UNIVERZA V MARIBORU FAKULTETA ZA ELEKTROTEHNIKO, RAČUNALNIŠTVO IN INFORMATIKO

Klemen Rebol

Analiza harmonskega popačenja napetosti v industrijskem elektroenergetskem omrežju

Diplomsko delo

Maribor, junij 2015





Fakulteta za elektrotehniko, računalništvo in informatiko Smetanova ulica 17 2000 Maribor, Slovenija

Analiza harmonskega popačenja napetosti v industrijskem elektroenergetskem omrežju

Diplomsko delo

Študent:	Klemen Rebol
Študijski program:	Visokošolski študijski program
	Elektrotehnika
Smer:	Močnostna elektrotehnika
Mentor:	red. prof. dr. Gorazd Štumberger
Somentor	doc. dr. Klemen Deželak





Fakulteta za elektrotehniko, računalništvo in informatiko Smetanova ulica 17 2000 Maribor, Slovenija

> Številka: 93571338 Datum in kraj: 20. 03. 2015, Maribor

Na osnovi 330. člena Statuta Univerze v Mariboru (Ur. l. RS, št. 46/2012) izdajam

SKLEP O DIPLOMSKEM DELU

- 1. Klemnu Rebolju, študentu visokošolskega strokovnega študijskega programa ELEKTROTEHNIKA, smer Močnostna elektrotehnika, se dovoljuje izdelati diplomsko delo.
- 2. MENTOR: red. prof. dr. Gorazd Štumberger SOMENTOR: doc. dr. Klemen Deželak
- 3. Naslov diplomskega dela: ANALIZA HARMONSKEGA POPAČENJA NAPETOSTI V INDUSTRIJSKEM ELEKTROENERGETSKEM OMREŽJU
- 4. Naslov diplomskega dela v angleškem jeziku: ANALYSIS OF VOLTAGE HARMONIC DISTORTION IN AN INDUSTRIAL ELECTRICITY NETWORK
- Diplomsko delo je potrebno izdelati skladno z "Navodili za izdelavo diplomskega dela" in ga oddati v treh izvodih (dva trdo vezana izvoda in en v spiralo vezan izvod) ter en izvod elektronske verzije do 20. 03. 2016 v referatu za študentske zadeve.

Pravni pouk: Zoper ta sklep je možna pritožba na senat članice v roku 3 delovnih dni.

Dekan: ZA red, prof. dr. Borut Žalik

Obvestiti:

- kandidata,
- mentorja,
- somentorja,
- odložiti v arhiv.

W: feri.um.si | E: feri@um.si | T: 02 220 7000 | F: 02 220 7272 | TRR: 01100 6090106039 | ID: SI71674705

ZAHVALA

Zahvaljujem se mentorju red. prof. dr. Gorazdu Štumbergerju in somentorju doc. dr. Klemenu Deželaku za pomoč in vodenje pri opravljanju diplomskega dela.

Hvala tudi podjetju za finančno podporo pri študiju in sodelavcem za spodbudo.

Posebna zahvala velja staršem, mojim najdražjim, Matevžu, Zarji in Manji za razumevanje in potrpežljivost v času študija.

Analiza harmonskega popačenja napetosti v industrijskem elektroenergetskem omrežju

Ključne besede: harmoniki, harmonska analiza, industrijsko omrežje, popačenje napetosti, THD

UDK: 621.3.018.3(043.2)

Povzetek

V industrijskih omrežjih vedno bolj narašča število naprav, ki predstavljajo vir harmonskega popačenja napajalne napetosti. Pri umeščanju takšnih naprav v zaključena industrijska omrežja je treba upoštevati vpliv naprav na ostalo omrežje, kot ga predpisuje standard SIST EN 61000-2-4[1].

V diplomskem delu sta opisana osnovni namen in izvedba harmonske analize v izbranem zaključenem industrijskem omrežju. Poleg osnovne naloge kompenziranja jalove moči je v nalogi prikazan vpliv dvojnega kompenzacijskega filtra na napajalno napetost v izbrani priključni točki. Podan je predlog za učinkovito kompenzacijo jalove moči osnovne harmonske komponente in kompenzacijo tokov harmonskih komponent višjega reda. V zaključku so podane ugotovitve različnih vplivov na napajalno napetost v izbrani priključni točki, ob izbrani filtrski kompenzacijski napravi.

Analysis of voltage harmonic distortion in an industrial electricity network

Key words: harmonics, harmonic analysis, industrial electricity network, voltage distortion, THD

UDK: 621.3.018.3(043.2)

Abstract

In industrial networks the number of devices that represent a source of harmonic voltage distortion is increasing. In the placement of such devices in closed industrial networks it is necessary to consider the impact of these devices on the rest of the network devices as prescribed by the standard SIST EN 61000-2-4 [1].

This thesis describes the basic purpose and implementation of harmonic analysis of the selected closed industrial network. In addition to the basic functions to compensate reactive power, this diploma thesis shows the influence of dual compensation filter on the supply voltage at the selected connection point. The thesis proposes and efficient fundamental harmonic component reactive power compensation, as well as compensation of higher order harmonic currents. In the conclusion, the findings related to the impacts caused by the chosen filter compensation devise on supply voltage at the given connection point are discussed.

х

KAZALO VSEBINE

1 (UVOD	1
2 2.1	OSNOVE ANALIZE HARMONSKIH KOMPONENT NAPETOSTI IN TOKA [3], [4], [15 Fouriereva vrsta in njeni koeficienti]3 3
2.2	Osnovne značilnosti harmonskih komponent v elektroenergetskem omrežju	6
2.2.1	Simetričnost	6
2.2.2	Fazno zaporedje	7
2.3	Karakteristične veličine v harmonsko popačenih elektroenergetskih omrežjih	9
2.3.1	Efektivna vrednost napetosti in toka	9
2.3.2	Faktor celostnega harmonskega popačenja napetosti in toka	10
2.3.3	Navidezna, delovna, jalova in moč popačenja	12
2.3.4	Faktor moči (PF)	13
2.4	Nihajni krogi in resonanca v omrežju [7]	14
2.4.1	Zaporedna resonančna vezava RLC	16
2.4.2	Vzporedna resonančna vezava RLC	19
2.5	Vrednotenje kakovosti napajalne napetosti na osnovi harmonskega popačenja [8]	21
2.5.1	Vrednotenje harmonske napetosti	21
2.5.2	Povzetek [5]	23
3 \	VPLIV HARMONSKEGA POPAČENJA NAPETOSTI NA OMREŽJE [5], [15]	25
3.1	Termične izgube v omrežijih z harmonskimi komponentami višjega reda	25
33	Vnliv harmonskih komponent višjega reda na elemente električnega omrežia	26
331	Vpliv harmonskih komponent višjega reda na ciemente ciektiloličga omrezja	20
3.3.2	Vpliv harmonskih komponent višjega reda na energetske transformatorie	20
333	Vpliv harmonskih komponent višjega reda na rotirajoče stroje	27
334	Vpliv harmonskih komponent višjega reda na zaščitno, komunikacijsko in ostalo	
0.011	elektronsko opremo	28
335	Povzetek	28
0.010		
4 I 4.1	MODELIRANJE NADOMESTNIH ELEMENTOV OMREŽJA [5] Modeliranje elementov omrežja	 29 29
4.2	Impedanca ob prisotnosti harmonskih komponent višjega reda	30
4.3	Kožni pojav (ang. skin effect)	31
4.4	Model VN omrežja	32
4.5	Model generatorja	34
4.6	Modeli bremena	35
4.6.1	Samostojno breme	35

4.6.2	Povezano breme
4.6.3	Nadomestni enofazni model bremena37
4.6.4	Breme priključeno v trikotno trifazno vezavo
4.6.5	Breme priključeno v zvezdno trifazno vezavo
4.7	Splošen model prenosnega voda40
4.8	Splošen model energetskega transformatorja50
5 I 5.1	NADOMESTNI MODEL OMREŽJA53 Model tujega omrežja53
5.2	Model energetskega transformatorja55
5.3	Model energetskega prenosnega voda55
5.4	Model pasivnega bremena56
5.5	Model nelinearnega bremena57
5.6	Model kompenzacijskega filtra za kompenziranje tokov harmonskih komponent višjega reda
	58
6 /	ANALIZA HARMONSKEGA POPAČENJA NAPETOSTI NADOMESTNEGA MODELA63 Prikaz nazivnih podatkov naprav, vključenih v analizo harmonskega popačenja napetosti64
6.2	Izračun impedance elementov omrežja66
6.3	Rezultati opravljene analize harmonskega popačenja napetosti omrežja70
6.3.1	Nadomestni model omrežja brez kompenzacijskega filtra71
6.3.2	Nadomestni model omrežja z uporabo kompenzacijskega filtra h_r 3,78/4,7 [14]74
6.3.3	Sprememba kratkostične moči omrežja78
6.3.4	Sprememba moči transformacije81
7	SKLEP
8 I	LITERATURA

KAZALO SLIK

Slika 2.1 Tipične oblike popačenega sinusnega signala	6
Slika 2.2 Kazalci faznih napetosti simetričnega trifaznega sistema	8
Slika 2.3 Kazalčni diagram moči ob upoštevanju moči popačenja D	13
Slika 2.4 Zaporedna vezava idealnih elementov RLC	16
Slika 2.5 Amplitudna in fazna karakteristika za zaporedno RLC vezje	18
Slika 2.6 Vzporedna vezava idealnih elementov RLC	19
Slika 2.7: Amplitudna in fazna karakteristika za vzporedno RLC vezje	20
Slika 4.1 Prikaz modela bremena v zaporedni vezavi (a) in v vzporedni vezavi (b)	35
Slika 4.2 Breme priključeno v trikot trifazno vezavo	39
Slika 4.3 Breme priključeno v zvezdno trifazno vezavo	40
Slika 4.4: Ekvivalentni π model kabla	40
Slika 4.5: fizikalne lastnosti prenosnega voda	45
Slika 4.6: Vzdolžna in prečna reaktanca voda	46
Slika 4.7: Nadomestna impedanca izbranega π modela voda	47
Slika 4.8: Vzdolžna impedanca nadomestnega π modela voda	48
Slika 4.9: Prečna admitanca nadomestnega π modela voda	49
Slika 5.1 Topološka shema za izvedbo harmonske analize	53
Slika 5.2: Oblika toka nelinearnega bremena <i>I_{nlb}</i> ,	58
Slika 5.3: Enopolna shema modela kompenzacijskega filtra	59
Slika 5.4: Amplitudna in fazna karakteristika kompenzacijskega filtra Q_1	60
Slika 5.5: Amplitudna in fazna karakteristika kompenzacijskega filtra Q_2	60
Slika 5.6: Amplitudna in fazna karakteristika kompenzacijskih filtrov Q_1 in Q_2	61
Slika 6.1: Nadomestno vezje za izračun impedance v priključni točki Z _{zb4}	67
Slika 6.2: Nadomestno vezje za izračun nadomestne impedance Z _{eqh}	69
Slika 6.3: Amplitudna karakteristika Z_{eq} in Z_{zb4} , brez kompenzacijskega filtra	72
Slika 6.4: Oblika napetosti in toka na zbiralkah Z_{zb4} brez kompenzacijskega filtra	72
Slika 6.5: Impedančna karakteristika Z_{eq} in Z_{zb4} , s kompenzacijskim filtrom h_r 3,78/4,7	75
Slika 6.6: Oblika napetosti in toka na zbiralkah Z_{zb4} s kompenzacijskim filtrom h_r 3,78/4,7	76
Slika 6.7: Impedančna karakteristika Z_{eq} in Z_{zb4} ob manjši kratkostični moči Sk''	78
Slika 6.8: Oblika napetosti in toka na zbiralkah Z _{zb4} ob manjši kratkostični moči Sk''	79
Slika 6.9: Impedančna karakteristika Z_{eq} in Z_{zb4} ob paralelnem delovanju transformatorjev	81

KAZALO TABEL

Tabela 2.1 Fazno zaporedje harmonskih komponent v simetričnem trifaznem sistemu
Tabela 2.2 Nivoji združljivosti za harmonske napetosti industrijskih omrežij
Tabela 4.1: Vezja in fazni premiki izbranega trifaznega dvonavitnega transformatorja
Tabela 5.1: Parametri kratkostične moči na zbiralkah v RTP Črnomelj povzeti po EIMV54
Tabela 5.2: Podane vrednosti parametrov transformatorja Tr 1 (vezava YNyn)
Tabela 5.3: Podane vrednosti parametrov transformatorja Tr 2 (vezava Dyn5) 55
Tabela 5.4: Podane vrednosti parametrov prenosnega voda KB 1 56
Tabela 5.5: Ocenjene vrednosti parametrov prenosnega voda KB 1 56
Tabela 5.6: Podane vrednosti nazivnih parametrov pasivnega bremena P
Tabela 5.7: Podane vrednosti nazivnih prametrov nelinearnega bremena F 57
Tabela 5.8: Podane vrednosti osnovnih parametrov kompenzacijskih filtrov
Tabela 6.1: Parametri nadomestnega modela za analizo harmonskega popačenja napetosti 65
Tabela 6.2: Bazne vrednosti za posamezni napetostni nivo 66
Tabela 6.3: Rezultati harmonske analize brez kompenzacijskega filtra
Tabela 6.4: Rezultati analize harmonskega popačenja napetosti za kompenzacijski filter h_r 3,78/4,7
Tabela 6.5: Rezultati harmonske analize za kompenzacijski filter h_r 3,78/4,7 ob polovični moči S_k 80
Tabela 6.6: Rezultati analize harmonskega popačenja za kompenzacijski filter h_r 3,78/4,7 ob
paralelnem delovanju transformatorjev82

SEZNAM UPORABLJENIH SIMBOLOV

- A₀ temenska vrednost enosmerne komponente v Fourierevi vrsti
- A_h temenska vrednost realne harmonske komponente reda h v Fourierevi vrsti
- B_h temenska vrednost imaginarne harmonske komponente reda h v Fourierevi vrsti
- B_{ν} susceptanca prečne veje voda [S=1/ Ω]
- *b* susceptanca prečne veje voda na enoto dolžine [S/km]
- β_h fazna konstanta signala harmonske komponente reda h [1/m]
- *C* kapacitivnost kondenzatorja [F]
- C1 temenska vrednost osnovne harmonske komponente v Fourierevi vrsti
- C_h komponenta harmonika višjega reda h
- D efektivna vrednost popačene moči [VA]
- *d* faktor znižanja obremenitve (ang. derating factor)
- F efektivna vrednost signala
- F_h temenska vrednost signala harmonske komponente reda h
- F_{hef} efektivna vrednost signala harmonske komponente reda h
- f frekvenca [Hz]
- f_h frekvenca harmonske komponente reda h
- f_r resonančna frekvenca [Hz]
- f_{nih} frekvenca nihanja signala harmonske komponente reda h [Hz]
- f_t trenutna vrednost signala
- f_1 frekvenca osnovne harmonske komponente [Hz]
- G električna prevodnost [S=1/ Ω]
- G_{ν} ohmska prevodnost prečne veje voda [S=1/ Ω]
- *g* ohmska prevodnost prečne veje voda na enoto dolžine [S/km]
- χ kompleksni kazalec konstante širjenja osnovne harmonske komponente [1/m]
- *h* red harmonske komponente
- *h_r* relativna resonančna frekvenca
- *I* efektivna vrednost toka [A]
- <u>I</u> kompleksni kazalec efektivne vrednosti toka [A]
- *i* trenutna vrednost toka [A]
- i_h relativna vrednost toka harmonske komponente reda h
- <u>*I*</u> kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente linijskega toka faze a [A]

<u>I</u> b	kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente linijskega toka faze b [A]
<u>I</u> brh	kompleksni kazalec toka bremena harmonske komponente reda h [A]
I _{brmax}	temenska vrednost osnovne harmonske komponente maksimalnega toka bremena
	[A]
<u>I</u> c	kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente linijskega toka faze c [A]
<u>I</u> _{fh}	kompleksni kazalec toka \mathcal{Q}_c harmonske komponente reda h [A]
I_h	temenska vrednost toka harmonske komponente reda h [A]
I _{hef}	efektivna vrednost toka harmonske komponente reda h [A]
<u>I</u> nlbh	kompleksni kazalec toka nelinearnega bremena harmonske komponente reda h [A]
<u>I</u> zb4h	kompleksni kazalec toka $Z_{ m zb4}$ harmonske komponente reda h [A]
I_1	temenska vrednost toka osnovne harmonske komponente [A]
I _{1ef}	efektivna vrednost toka osnovne harmonske komponente [A]
$I_{l\Phi}$	efektivna vrednost enofaznega kratkostičnega toka [A]
<u>I</u> 1	kompleksni kazalec toka osnovne harmonske komponente na začetku voda [A]
$\underline{I}_{l\Phi}$	kompleksni kazalec enofaznega kratkostičnega toka [A]
$\underline{I}^*_{l}\Phi$	konjugirano kompleksna vrednost enofaznega kratkostičnega toka [A]
<u>I</u> 2	kompleksni kazalec toka osnovne harmonske komponente na koncu voda [A]
$I_{3\Phi}$	efektivna vrednost trifaznega kratkostičnega toka [A]
<u>I</u> 3ф	kompleksni kazalec trifaznega kratkostičnega toka [A]
$\underline{I}^*_{3\Phi}$	konjugirano kompleksna vrednost trifaznega kratkostičnega toka [A]
L	induktivnost tuljave [H]
l	dolžina voda [km]
λ	valovna dolžina voda [m]
λ_h	valovna dolžina voda harmonske komponente reda h [m]
Р	efektivna vrednost delovne moči [W]
PF	faktor moči
PFdisp	premaknjeni faktor moči
PFdist	pravi faktor moči popačenja
Q	efektivna vrednost jalove moči [VAr]
Q_C	jalova moč kompenzacije [VAr]
Q_{Co}	kapacitivna moč naprav v omrežju [VAr]
Q_v	faktor kvalitete RLC vezja

- R ohmska upornost [Ω]
- R_a upornost armature [Ω /fazo]
- R_{ah} upornost armature harmonske komponente $h [\Omega/fazo]$
- R_g upornost zvezdišča [Ω]
- R_p upornost povezanega bremena [Ω]
- R_S upornost samostojnega bremena [Ω]
- R_v upornost vzdolžne veje voda [Ω]
- r upornost vzdolžne veje voda na enoto dolžine [Ω /km]
- *S* absolutna vrednost navidezne moči [VA]
- <u>S</u> kompleksni kazalec navidezne moči [VA]
- *S*_b bazna vrednost navidezne moči [VA]
- \underline{S}_{b}^{*} kompleksni kazalec nazivne moči bremena [VA]
- *S*_{tr} nazivna moč transformatorja [VA]
- $S_{k}^{''}$ kratkostična moč omrežja [VA]
- $\underline{S}_{k}^{''}$ kompleksni kazalec kratkostične moči [VA]
- *S*₁ osnovna harmonska komponenta navidezne moči [VA]
- $\underline{S}'_{I\Phi}$ kompleksni kazalec enofazne kratkostične moči [VA]
- $\underline{S}'_{3\Phi}$ kompleksni kazalec trifazne kratkostične moči [VA]
- sh hiperbolični sinus
- *T* čas ene periode [s]
- TDD Faktor celostnega popačenja pri maksimalnem toku bremena
- THD faktor celostnega harmonskega popačenja
- THD_I faktor celostnega harmonskega popačenja toka
- THD_U faktor celostnega harmonskega popačenja napetosti
- th hiperbolični tangens
- U_{bL-L} efektivna vrednost bazne napetosti zbiralk [V]
- U efektivna vrednost napetosti [V]
- <u>U</u> kompleksni kazalec efektivne vrednosti napetosti [V]
- *u* trenutna vrednost napetosti [V]
- <u>U</u>_a kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente fazne napetosti faze a [V]
- \underline{U}_b kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente fazne napetosti faze b [V]
- \underline{U}_C kompleksni kazalec efektivnega padca napetosti na kondenzatorju C [V]

- <u>U</u>_c kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente fazne napetosti faze c [V]
- U_h temenska vrednost napetosti harmonske komponente reda h [V]
- u_h relativna vrednost napetosti harmonske komponente reda h
- U_{hef} efektivna vrednost napetosti harmonske komponente reda h [V]
- \underline{U}_L kompleksni kazalec efektivnega padca napetosti na tuljavi L [V]
- \underline{U}_R kompleksni kazalec efektivnega padca napetosti na uporu R [V]
- \underline{U}_{zb4h} kompleksni kazalec vozliščne napetosti Z_{zb4} harmonske komponente reda h [V]
- U_1 temenska vrednost napetosti osnovne harmonske komponente [V]
- <u>U</u>₁ kompleksni kazalec napetosti osnovne harmonske komponente na začetku voda [V]
- U_{lef} efektivna vrednost napetosti osnovne harmonske komponente [V]
- <u>U</u>₂ kompleksni kazalec napetosti osnovne harmonske komponente na koncu voda [V]
- U_{40} efektivna vrednost napetosti do 40. harmonika [V]
- v_h hitrost širjenja signala harmonske komponente reda h [m/s]
- \mathcal{O}_h fazni kot harmonske komponente reda h [°]
- Φ_h fazni kot napetosti harmonske komponente reda h [°]
- Θ_h fazni kot toka harmonske komponente reda h [°]
- φ_h fazni kot v resonančni točki [°]
- Φ_1 enofazni kot kratkostične impedance [°]
- Φ_3 trifazni kot kratkostične impedance [°]
- X_C kapacitivna upornost (reaktanca) [Ω]
- X_L induktivna upornost (reaktanca) [Ω]
- X_n nadomestna upornost (reaktanca) [Ω]
- X_p reaktanca povezanega bremena [Ω]
- X_S reaktanca samostojnega bremena [Ω]
- X_{ν} reaktanca vzdolžne veje voda [Ω]
- X_0 reaktanca ničnega zaporedja generatorja [Ω /fazo]
- X_2 reaktanca negativnega zaporedja generatorja [Ω /fazo]
- $X^{''}_{d}$ začetna reaktanca generatorja generatorja [Ω /fazo]
- x reaktanca vzdolžne veje voda na enoto dolžine [Ω /km]
- ω osnovna krožna frekvenca [Hz]
- ω_r resonančna krožna frekvenca [Hz]

- <u>*Y*</u> kompleksni kazalec admitance voda osnovne harmonske komponente [S=1/ Ω]
- y kompleksni kazalec prečne admitance voda na enoto dolžine [S/km]
- <u> Y_h </u> kompleksni kazalec admitance voda harmonske komponente reda h [S=1/ Ω]
- \underline{y}_h kompleksni kazalec admitance voda harmonske komponente reda h na enoto dolžine [S/km]
- \underline{Y}_p kompleksni kazalec admitance bremena [S=1/ Ω]
- <u>*Y*</u>_{ph} kompleksni kazalec admitance bremena harmonske komponente h [S=1/ Ω]
- \underline{Y}_l kompleksni kazalec prečne admitance osnovne harmonske komponente na začetku voda [S=1/ Ω]
- <u>*Y*</u>_{*lh*} kompleksni kazalec prečne admitance na začetku voda harmonske komponente reda h [S=1/ Ω]
- <u>*Y*</u>₂ kompleksni kazalec prečne admitance osnovne harmonske komponente na koncu voda $[S=1/\Omega]$
- <u>*Y*</u>_{2*h*} kompleksni kazalec prečne admitance na koncu voda harmonske komponente reda h [S=1/ Ω]
- \underline{Y}^{0} kompleksni kazalec admitance ničnega zaporedja [S=1/ Ω]
- \underline{Y}^+ kompleksni kazalec admitance pozitivnega zaporedja [S=1/ Ω]
- <u>*Y*</u> kompleksni kazalec admitance negativnega zaporedja [S=1/ Ω]
- \underline{Z} kompleksni kazalec impedance osnovne harmonske komponente voda [Ω]
- \underline{z} kompleksni kazalec impedance voda na enoto dolžine [Ω /km]
- \underline{Z}_{bh} kompleksni kazalec impedance bremena harmonske komponente h [Ω]
- \underline{Z}_{brh} kompleksni kazalec impedance bremena harmonske komponente reda h [Ω]
- \underline{Z}_c kompleksni kazalec impedance valovne upornosti osnovne harmonske komponente voda [Ω]
- \underline{Z}_{ch} kompleksni kazalec valovne upornosti voda harmonske komponente reda h [Ω]
- \underline{Z}_{dv} kompleksni kazalec impedance prenosnega voda [Ω]
- \underline{Z}_{eqh} kompleksni kazalec impedance nadomestnega vezja harmonske komponente reda $h[\Omega]$
- \underline{Z}_{fh} kompleksni kazalec impedance kompenzacijskega filtra harmonske komponente reda h [Ω]
- \underline{Z}_{g} kompleksni kazalec impedance generatorja [Ω]
- \underline{Z}_h kompleksni kazalec impedance harmonske komponente reda h [Ω]

- \underline{Z}_{kbh} kompleksni kazalec impedance kablovoda harmonske komponente reda h [Ω]
- \underline{Z}_{vh} kompleksni kazalec impedance voda harmonske komponente reda h [Ω]
- z_h kompleksni kazalec impedance voda harmonske komponente reda h na enoto dolžine [Ω /km]
- \underline{Z}_{gh} kompleksni kazalec impedance generatorja harmonske komponente $h[\Omega]$
- \underline{Z}_{dvh} kompleksni kazalec impedance prenosnega voda harmonske komponente h [Ω]
- \underline{Z}_{nvh} kompleksni kazalec nadomestne impedance voda harmonske komponente reda h[Ω]
- \underline{Z}_{omh} kompleksni kazalec impedance omrežja harmonske komponente reda h [Ω]
- \underline{Z}_r kompleksni kazalec impedance vezja v resonančni točki [Ω]
- \underline{Z}_s kompleksni kazalec impedance bremena [Ω]
- \underline{Z}_{sh} kompleksni kazalec impedance bremena harmonske komponente reda h [Ω]
- \underline{Z}_{tr} kompleksni kazalec impedance transformatorja [Ω]
- \underline{Z}_{trh} kompleksni kazalec impedance transformatorja harmonske komponente h [Ω]
- \underline{Z}_{tr1h} kompleksni kazalec impedance Tr l harmonske komponente reda $h [\Omega]$
- \underline{Z}_{tr2h} kompleksni kazalec impedance Tr 2 harmonske komponente reda $h[\Omega]$
- *ztr* kompleksni kazalec relativne impedance transformatorja
- \underline{Z}_{v} kompleksni kazalec vzdolžne impedance voda osnovne harmonske komponente [Ω]
- \underline{Z}_{vh} kompleksni kazalec vzdolžne impedance voda harmonske komponente reda h [Ω]
- \underline{Z}_{Y} kompleksni kazalec impedance bremena v zvezda vezavi [Ω]
- \underline{Z}_{Zb4} kompleksni kazalec impedance v Z_{zb4} [Ω]
- \underline{Z}^+ kompleksni kazalec impedance pozitivnega zaporedja [Ω]
- \underline{Z}_{b}^{+} kompleksni kazalec impedance pozitivnega zaporedja bremena [Ω]
- \underline{Z}_{gh}^{*} kompleksni kazalec impedance pozitivnega zaporedja generatorja harmonske komponente reda h [Ω]
- \underline{Z}_{om}^{+} kompleksni kazalec impedance pozitivnega zaporedja omrežja [Ω]
- \underline{Z}_{tr}^{+} kompleksni kazalec impedance pozitivnega zaporedja transformatorja [Ω]
- \underline{Z} kompleksni kazalec impedance negativnega zaporedja [Ω]
- \underline{Z}_{gh} kompleksni kazalec impedance negativnega zaporedja generatorja harmonske komponente reda h [Ω]
- \underline{Z}_{tr} kompleksni kazalec impedance negativnega zaporedja transformatorja [Ω]

- \underline{Z}^0 kompleksni kazalec impedance ničnega zaporedja [Ω]
- \underline{Z}^{0}_{b} kompleksni kazalec impedance ničnega zaporedja bremena [Ω]
- $\underline{Z}^{0}_{\ gh}$ kompleksni kazalec impedance ničnega zaporedja generatorja harmonske komponente reda h [Ω]
- \underline{Z}^{0}_{om} kompleksni kazalec impedance ničnega zaporedja omrežja [Ω]
- \underline{Z}^{0}_{tr} kompleksni kazalec impedance ničnega zaporedja transformatorja [Ω]
- \underline{Z}_{Δ} kompleksni kazalec impedance bremena v vezavi trikot [Ω]

SEZNAM KRATIC

- AC izmenični vir napetosti
- EES elektroenergetski sistem
- EN evropski standard
- F frekvenčno vodeno breme
- KB kablovod
- LR lastna raba
- OO ostali odjem
- P pasivno breme
- pu sistem enotinih vrednosti
- RP razdelilna postaja
- RTP razdelilna transformatorska postaja
- SIST slovenski standard
- TO tuje omrežje
- TP transformatorska postaja

1 UVOD

Z vse hitrejšim razvojem komponent na področju močnostne elektrotehnike, je v industrijskih omrežjih iz dneva v dan večje število naprav, ki so po svojem delovanju in vplivu na omrežje zelo raznolike. Zaradi tega je treba poleg klasične potrebe po kompenziranju osnovne harmonske komponente jalove moči, razmišljati še o kompenziranju jalove moči harmonskih komponent višjega reda. S pomočjo analize harmonskega popačenja napetosti omrežja se zagotovi optimalna umeščenost kompenzacijskih naprav v takšna omrežja. Kakor vemo, je naloga kompenzacijskih naprav kompenzirati jalovo moč, ki jo potrebujejo bremena za svoje delovanje. Vendar pa lahko ob nepravilnem dimenzioniranju in izbiri elementov povzročimo dodatno ojačanje tokov oziroma napetosti harmonskih komponent višjega reda v omrežju. Zaradi tega pred vgradnjo kompenzacijskih naprav v omrežje, preverimo tokovne in napetostne razmere s pomočjo merilnih instrumentov ter z natančno analizo harmonskega popačenja napetosti na izbranem mestu vgradnje kompenzacijske naprave v omrežje.

V diplomski nalogi je obravnavana predvsem teorija vpliva sestavljenega filtra kompenzacijske naprave v širšem frekvenčnem področju. S pomočjo ustreznega programskega orodja pa lahko služi tudi kot pomoč pri umeščanju kompenzacijskih naprav v industrijska omrežja.

V drugem poglavju so predstavljene osnove analize harmonskega popačenja napetosti in toka. Pri tem je uporabljen razvoj harmoničnih signalov v Fourierevo vrsto. Opisane so osnovne značilnosti obnašanja harmonskih komponent višjega reda v energetskih omrežjih, vrednotenje kakovosti električne energije na osnovi harmonskega popačenja po standardu SIST EN 61000-2-4 [1] in nihajni krogi z resonančnimi stanji v omrežju.

Tretje poglavje je namenjeno predstavitvi vpliva harmonskega popačenja napetosti na omrežje in na posamezne elemente, ki ga sestavljajo.

V četrtem poglavje so predstavljeni pristopi k modeliranju elementov omrežja, ki se uporabljajo pri izvedbi analize harmonskega popačenja napetosti omrežja. Pri tem so nakazane osnove modeliranja energetskih transformatorjev, srednjenapetostnih kablovodov, kompenzacijskih filtrov ter linearnih in nelinearnih bremen.

V sklopu petega poglavja je predstavljen model tipičnega industrijskega omrežja. Natančneje so opisani in podani parametri potrebni pri konfiguraciji elementov modela.

V šestem poglavju je za izbrani model omrežja izvedena analiza harmonskega popačenja napetosti. Podani so rezultati v obliki preglednic in grafov. V analizo je bilo vključenih več različnih obratovalnih stanj, ki predstavljajo pričakovane razmere v električnem omrežju.

V sklepu so podani zaključki izvedene analize harmonskega popačenja napetosti in priporočila glede izbire filtrske kompenzacijske naprave.

2 OSNOVE ANALIZE HARMONSKIH KOMPONENT NAPETOSTI IN TOKA [3], [4], [15]

Električni signal, tako napetostni kot tokovni, je mogoče predstaviti v časovnem ali frekvenčnem področju. V elektroenergetskih omrežjih, predvsem v zaključenih industrijskih delih omrežja, kakršno predstavlja tudi nadomestni model v naši nalogi pa imamo pogosto opravka tudi s toki in napetostmi, ki vsebujejo le nekaj dominantnih frekvenc in se periodično ponavljajo. Takšni toki in napetosti so poseben primer zveznih funkcij, ki so definirane na intervalu [t_1 , t_2]. Zaradi prevladujočega vpliva le nekaj frekvenc, jih je smiselno predstaviti kot harmonične funkcije teh frekvenc in časa. V tem primeru govorimo o obravnavi tokov in napetosti v frekvenčnem področju [2].

Ob predpostavki, da je omrežje v trenutku opazovanja v ustaljenem obratovanju, in obravnavamo tok ali napetost kot periodični funkciji, lahko ti funkciji predstavimo s pomočjo Fouriereve vrste. Pri tem lahko vsako periodično funkcijo predstavimo kot vsoto enosmerne komponente, in vsoto sinusnih in kosinusnih členov harmonskih komponent višjega reda. Pri tem je harmonska komponenta višjega reda definirana kot funkcija frekvence, ki je večkratnik osnovne harmonske frekvence [3].

Fouriereva analiza tako predstavlja izračun amplitudnih vrednosti (2.3), (2.4), (2.5) in faznih kotov (2.7) za opazovan signal pri osnovni frekvenci in harmonskih komponentah višjega reda [5]. Matematične osnove Fouriereve vrste in njenih koeficientov so podane v nadaljevanju.

2.1 Fouriereva vrsta in njeni koeficienti

Na splošno lahko vsako periodično funkcijo f(t) na intervalu [t_1 , t_2] predstavimo kot vsoto trigonometričnih funkcij v obliki (2.2) [5], kadar je zadoščeno Dirichletevemu pogoju:

- Interval na katerem je funkcija *f*(*t*) definirana, lahko razdelimo na končno mnogo intervalov, na katerih je funkcija *f*(*t*) monotona in zvezna ter
- v vseh točkah nezveznosti funkcije f(t) sta definirani vrednosti f(t+0) in f(t-0).

Kadar funkcija f(t) zadošča Dirichletevemu pogoju, njena Fouriereva vrsta konvergira. Vsota Fouriereve vrste je za tiste vrednosti *t*, za katere je funkcija f(t) zvezna, enaka f(t).

Za tiste vrednosti *t*, za katere je funkcija f(t) nezvezna, pa je vrednost vrste enaka zapisu v (2.1) [455], pri čemer sta z f(t+0) in f(t-0) označeni vrednosti desne in leve limite.

$$f(t) = \frac{f(t+0) + f(t-0)}{2}$$
(2.1)

Na splošno lahko vsako ponavljajočo se obliko signala, razširimo v obliko Fouriereve vrste, ki jo zapišemo kot (2.2) [5]:

$$f(t) = A_0 + \sum_{h=1}^{\infty} \left[A_h \cos(h\omega_0 t) + B_h \sin(h\omega_0 t) \right]$$

= $A_0 + \sum_{h=1}^{\infty} C_h \sin(h\omega_0 t + \phi_h)$ (2.2)

Pri tem je:

$$\omega_0 = \frac{2\pi}{T}$$
 krožna frekvenca, in *T* čas ene periode,

h red harmonske komponente,

A₀ temenska vrednost enosmerne komponente v Fourierevi vrsti,

- A_h temenska vrednost realne harmonske komponente reda h v Fourierevi vrsti,
- B_h temenska vrednost imaginarne harmonske komponente reda h v Fourierevi vrsti,
- *C*₁ temenska vrednost osnovne harmonske komponente v Fourierevi vrsti,
- C_h temenska vrednost harmonske komponente reda h v Fourierevi vrsti,

 ϕ_1 fazni kot komponente osnovne harmonskega harmonika,

 ϕ_h fazni kot harmonske komponente reda *h* v Fourierevi vrsti.

Fouriereve koeficiente tako predstavimo z naslednjimi enačbami (2.3), (2.4), (2.5), (2.6) in (2.7) [5]:

$$A_0 = \frac{1}{T} \int_{t_1}^{t_2} f(t) dt = \frac{1}{2\pi} \int_{0}^{2\pi} f(t) dx; \quad x = \omega_0 t$$
(2.3)

$$A_{h} = \frac{2}{T} \int_{t_{1}}^{t_{2}} f(t) \cos(h\omega_{0}t) dt = \frac{1}{\pi} \int_{0}^{2\pi} f(t) \cos(hx) dx$$
(2.4)

$$B_{h} = \frac{2}{T} \int_{t_{1}}^{t_{2}} f(t) \sin(h\omega_{0}t) dt = \frac{1}{\pi} \int_{0}^{2\pi} f(t) \sin(hx) dx$$
(2.5)

$$C_h = \sqrt{A_h^2 + B_h^2} \tag{2.6}$$

$$\phi_h = \tan^{-1} \left(\frac{A_h}{B_h} \right) \tag{2.7}$$

Na sliki 2.1 so prikazane oblika električnega signala osnovne harmonske komponente frekvence 50 Hz, oblika signala sestavljenega iz osnovne harmonske komponente in deležem tretje harmonske komponente ter oblika signala, ki vsebuje osnovno komponento in delež večjega števila harmonskih komponent. Signal brez dodatnih harmonskih komponent višjega reda je čiste sinusne oblike, medtem ko lahko opazimo, da je oblika signala z večanjem števila prisotnosti harmonskih komponent višjega reda in seveda tudi velikostjo njihove amplitude, vedno bolj popačena.

Izris slike 2.1 je izveden s pomočjo programske kode v programu Matlab, ki je podana kot priloga **B.1**.



Slika 2.1 Tipične oblike popačenega sinusnega signala

- 2.2 Osnovne značilnosti harmonskih komponent v elektroenergetskem omrežju
- 2.2.1 Simetričnost
 - Funkcija f(t) je liha, kadar je f(-t)=-f(t), za njene koeficiente velja naslednje (2.8)
 [4]:

$$A_h = 0, \quad B_h = \frac{4}{T} \int_0^{T/2} f(t) \sin h \frac{2\pi t}{T} dt \qquad (h = 1, 2, 3...).$$
 (2.8)

V Fourierevi vrsti nastopajo samo sinusni členi, ni kosinusnih členov in je $a_h=0$ [7].

Funkcija f(t) je soda, kadar je f(t)=f(-t), za njene koeficiente velja naslednje (2.9)
 [4]:

$$A_{h} = \frac{4}{T} \int_{0}^{T/2} f(t) \cos h \frac{2\pi t}{T} dt, \quad B_{h} = 0 \qquad (h = 0, 1, 2, 3....).$$
(2.9)

V Fourierevi vrsti nastopajo samo kosinusni členi, brez sinusnih in je $B_h=0$ [7].

• Kadar je f(t+T/2)=-f(t), zadoščajo njeni koeficienti enakostim (2.10) [4]:

$$A_{2h+1} = \frac{4}{T} \int_{0}^{T/2} f(t) \cos(2h+1) \frac{2\pi t}{T} dt, \quad A_{2h} = 0,$$

$$B_{2h+1} = \frac{4}{T} \int_{0}^{T/2} f(t) \sin(2h+1) \frac{2\pi t}{T} dt, \quad B_{2h} = 0, \quad (h = 0, 1, 2, 3...).$$
(2.10)

Če členi zadoščajo pogoju polovične simetričnosti, potem je vrednost enosmerne komponente takšne funkcije enaka nič. Rezultat tega je, da odpadejo vsi sodi sinusni in kosinusni členi harmonskih komponent višjega reda [7].

2.2.2 Fazno zaporedje

Za simetričen elektroenergetski sistem velja, da je vsaka izmed harmonskih komponent toka ali napetosti v sistemu simetričnih komponent zapisana samo kot:

- tok ali napetost ničnega (homopolarnega) zaporedja,
- tok ali napetost pozitivnega (direktnega) zaporedja,
- tok ali napetost negativnega (inverznega) zaporedja.

Pri tem velja, da so toki v faznem (linijskem) vodniku vsota tokov treh zgoraj omenjenih sistemov (zaporedij). Metoda simetričnih komponent ima to lastnost, da s transformacijo faznih nesimetričnih veličin v simetrične komponente, prevedemo prej povezani nesimetrični trifazni sistem v tri medsebojno neodvisne simetrične sisteme [6].

Tako v obravnavamo tri med seboj nepovezane sisteme za vsak red harmonske komponente posebej [15].

Osnovne harmonske komponente napetosti so v simetričnem trifaznem sistemu med seboj premaknjene za 120°, kot je prikazano na sliki 2.2. Fazni premik harmonskih komponent višjega reda je določen s produktom reda harmonske komponente h in kotom premika osnovne harmonske komponente [15].

V nadaljevanju podani opisi v tabeli 2.1 so smiselno povzeti po [15] in [6].

Tako so v tabeli 2.1 z negativnim predznakom označene harmonske komponente višjega reda, pri katerih je fazni premik med fazama -120°. Te komponente predstavljajo negativni sistem trifaznega simetričnega zaporedja. V tem primeru se trifazni simetrični sistem za izbrano harmonsko komponento vrti v nasprotni smeri osnovnega sistema.

S pozitivnim predznakom so označene harmonske komponente višjega reda, pri katerih je fazni premik med fazama 120° in, tako tvorijo pozitivni simetrični sistem ter imajo enako smer vrtenja kot sistem osnovnih harmonskih komponent.

Nično zaporedje predstavljajo harmonske komponente, ki so v tabeli 2.1 označene z 0. Fazni premik med posamezni fazami je enak 0°. Te harmonske komponente so v fazi in tvorijo nični sistem simetričnih komponent.



Slika 2.2 Kazalci faznih napetosti simetričnega trifaznega sistema

h	1	2	3	4	5	6	7	8	9	10	11	12	13	14	15	16	17	18	19	20	21	
700	1	_	Δ	1	_	Δ	Ŧ	-	Δ	+	-	0	+	-	0	+	-	Δ	4	_	Δ	
Zau.				- T		0	I T		0	- T		0	- T		0	- T		0	I T		i U	

Tabela 2.1 Fazno zaporedje harmonskih komponent v simetričnem trifaznem sistemu

Ugotovimo lahko, da imajo harmonske komponente 1., 7., 13., 19., … reda isto smer vrtenja kot pozitivni simetrični sistem, harmonske komponente 5., 11., 17., … reda isto smer kot negativni sistem in harmonske komponente 3., 9., 15., 21.,…reda isto kot nični sistem simetričnega zaporedja [15].

Vse zgoraj omenjeno velja le ob predpostavki, da obravnavamo popolnoma uravnotežen trifazni sistem. V splošnem to pomeni, da ima harmonska komponenta višjega reda v vseh treh fazah enak fazni premik glede na osnovno harmonsko komponento in enako amplitudo. V primeru neravnovesja med fazami pa te predpostavke ne veljajo več, saj za vsako harmonsko komponento obstajata tudi ostali dve simetrični komponenti zaporedja.

Pri tem velja, da kadar so v omrežju prisotni harmoniki, potem so v omrežju prisotni tudi toki negativnega in ničnega zaporedja simetričnih komponent višjega harmonskega reda, kljub dejstvu, da je sistem simetrično obremenjen [5].

Toki ničnega zaporedja v transformatorjih vezanih v trikot, tečejo le po navitjih in se v omrežje ne širijo. Podobno lahko rečemo, da je v primeru trižilnega trifaznega sistema brez nevtralnega vodnika, tok ničnega zaporedja vselej enak nič, če obravnavamo uravnotežen sistem [5].

2.3 Karakteristične veličine v harmonsko popačenih elektroenergetskih omrežjih

Obliko signala napetosti ali toka lahko v predpostavljenem ustaljenem načinu obratovanja z razvojem v Fourierevo vrsto izrazimo z (2.11) ali (2.12) [5].

$$u(t) = \sum_{h=1}^{\infty} U_h \sin(h\omega_0 t + \phi_h)$$
(2.11)

$$i(t) = \sum_{h=1}^{\infty} I_h \sin(h\omega_0 t + \Theta_h)$$
(2.12)

Kjer so:

U_h	temenska vrednost napetosti harmonske komponente reda h ,
-------	---

<i>u</i> trenutna vredno	ost napetosti,
--------------------------	----------------

- I_h temenska vrednost toka harmonske komponente reda h,
- *i* trenutna vrednost toka,
- Φ_h fazni kot napetosti harmonske komponente reda h,
- Θ_h fazni kot toka harmonske komponente reda h.

2.3.1 Efektivna vrednost napetosti in toka

Efektivna vrednost periodičnega signala f(t) s periodo T je definirana kot (2.13) [5]:

$$F^{2} = \frac{1}{T} \int_{0}^{T} f_{t}^{2}(t) dt = \frac{1}{2} \sum_{h=1}^{T} F_{h}^{2} = \sum_{h=1}^{T} F_{hef}^{2}$$
(2.13)

Kjer so:

F efektivna vrednost signala,

- f_t trenutna vrednost signala,
- F_h temenska vrednost signala harmonske komponente reda h,

 F_{hef} efektivna vrednost signala harmonske komponente reda h.

Na podlagi česar lahko efektivno vrednost napetosti U in toka I ob prisotnosti harmonskih komponent višjega reda izrazimo z (2.14) in (2.15) [5].

$$U = \sqrt{\sum_{h=1}^{\infty} U_{hef}^2}$$
(2.14)

$$I = \sqrt{\sum_{h=1}^{\infty} I_{hef}^2}$$
(2.15)

Kjer so:

U	efektivna vrednost napetosti,
U_{hef}	efektivna vrednost napetosti harmonske komponente reda h ,
Ι	efektivna vrednost toka,
Ihef	efektivna vrednost toka harmonske komponente reda h .

Iz enačb je razvidno, da prisotnost harmonskih komponent v signalu poveča njegovo efektivno vrednost. Vendar pa se kljub povečani efektivni vrednosti signala toka ali napetosti, srednja vrednost moči ne spremeni. Takšni pogoji so v omrežjih nezaželeni, saj harmonske komponente višjega reda ne prispevajo k usmerjenemu pretoku energije, ampak sodelujejo le pri recipročni izmenjavi energije med izvorom in porabnikom.

2.3.2 Faktor celostnega harmonskega popačenja napetosti in toka

Faktor celostnega harmonskega popačenja napetosti THD_U (total harmonic distortion) predstavlja razmerje med efektivno vrednostjo napetosti harmonskih komponent višjega reda in efektivno vrednostjo osnovne harmonske komponente napetosti. Kadar ni prisotna enosmerna komponenta lahko THD_U izrazimo z (2.16) [5].

$$THD_{U} = \frac{1}{U_{1}} \sqrt{\sum_{h=2}^{\infty} (U_{h})^{2}} = \sqrt{\left(\frac{U}{U_{1ef}}\right)^{2} - 1}$$
(2.16)

Kjer so:

 THD_U faktor celostnega harmonskega popačenja napetosti,

 U_1 temenska vrednost napetosti osnovne harmonske komponente,

- U_h temenska vrednost napetosti harmonske komponente reda h,
- U efektivna vrednost napetosti,
- U_{lef} efektivna vrednost napetosti osnovne harmonske komponente.

Podobno velja tudi za tok, kjer faktor celostnega harmonskega popačenja toka *THD*_l, brez upoštevanja enosmerne komponente izrazimo z (2.17) [5].

$$THD_{I} = \frac{1}{I_{1}} \sqrt{\sum_{h=2}^{\infty} (I_{h})^{2}} = \sqrt{\left(\frac{I}{I_{1ef}}\right)^{2} - 1}$$
(2.17)

Kjer so:

I_1	temenska	vrednost toka	osnovne	harmonske	komponente,
-------	----------	---------------	---------	-----------	-------------

	I_h	temenska	vrednost toka	harmonske	komponente	reda i
--	-------	----------	---------------	-----------	------------	--------

I efektivna vrednost toka,

*I*_{1ef} efektivna vrednost toka osnovne harmonske komponente,

 THD_I faktor celostnega harmonskega popačenja toka.

Zvezo med efektivno vrednostjo napetosti U in toka I ter THD_I tako predstavimo z (2.18) in (2.19) [5].

$$U = \sqrt{\sum_{h=1}^{\infty} (U_{hef})^2} = U_{1ef} \sqrt{1 + THD_U^2}$$
(2.18)

$$I = \sqrt{\sum_{h=1}^{\infty} (I_{hef})^2} = I_{1ef} \sqrt{1 + THD_I^2}$$
(2.19)

S pomočjo THD_U lahko okvirno ocenimo vrednost dodatnih izgub skozi ohmski del bremen, med tem ko s THD_I ocenimo vrednost dodatnih izgub skozi induktivni del bremen [15].

Ob razmeroma majhnih obremenitvah je vrednost THD_I včasih zelo zavajajoča, saj je po svoji vrednosti zelo velika, a v električnem sistemu zaradi tega ne predstavlja problema. V ta namen je pogosto v uporabi tudi TDD (total demand distortion), kateri poda faktor celostnega harmonskega popačenja toka glede na maksimalen bremenski tok v daljšem obdobju. Enačba za izračun TDD je podana s (2.20) [15].

$$TDD = \frac{\sqrt{\sum_{h=2}^{\infty} I_h^2}}{I_{br \max}}$$
(2.20)

Kjer so:

I_{brmax} temenska vrednost maksimalnega toka bremena osnovne harmonske komponente,

 I_h temenska vrednost toka harmonske komponente reda h.

TDD Faktor celostnega popačenja pri maksimalnem toku bremena.

2.3.3 Navidezna, delovna, jalova in moč popačenja

Na podlagi enačb za efektivno vrednost napetosti in toka lahko za navidezno moč *S* zapišemo (2.21) [5]:

$$S = U \cdot I = U_{1ef} \cdot I_{1ef} \sqrt{1 + THD_U^2} \cdot \sqrt{1 + THD_I^2}$$
(2.21)

Kjer je:

S absolutna vrednost navidezne moči.

Delovno moč P, ki je povprečna vrednost trenutne delovne moči p, je podana z (2.22) [5].

$$P = \sum_{h=1}^{\infty} U_{hef} I_{hef} \cos\left(\phi_h - \Theta_h\right)$$
(2.22)

Kjer je:

P efektivna vrednost delovne moči.

Jalova moč Q, ki je enaka temenski vrednosti trenutne jalove moči q, je podana z (2.23) [5].

$$Q = \sum_{h=1}^{\infty} U_{hef} I_{hef} \sin\left(\phi_h - \Theta_h\right)$$
(2.23)

Kjer je:

Q efektivna vrednost jalove moči.
Kadar so v omrežju prisotne tudi harmonske komponente višjega reda, pa navidezna moč S ni več sestavljena iz delovne moči P in jalove moči Q, ampak je treba upoštevati še moč popačenja D, ki je izražena z (2.24) [5]. Na sliki 2.3 je prikazan kazalčni diagram moči ob upoštevanju moči popačenja D.



Slika 2.3 Kazalčni diagram moči ob upoštevanju moči popačenja D

$$D = \sqrt{S^2 - (P^2 + Q^2)}$$
(2.24)

Kjer je:

D efektivna vrednost popačene moči.

2.3.4 Faktor moči (PF)

Faktor moči *PF* je definiran kot razmerje med delovno močjo *P* in absolutno navidezno močjo *S*. Ob prisotnosti harmonskih komponent višjega reda v omrežju je potrebno poleg faznega premika upoštevati tudi obliko toka in napetosti. Pri tem lahko zapišemo naslednje enačbe (2.25), (2.26), (2.27) [5]:

$$PF = \frac{P}{S} = \frac{P_1}{S_1} \cdot \frac{1}{\sqrt{1 + THD_U^2} \cdot \sqrt{1 + THD_I^2}} = PF_{disp} \cdot PF_{dist}$$
(2.25)

$$PF_{disp} = \frac{P}{S_1} \tag{2.26}$$

$$PF_{dist} = \frac{1}{\sqrt{1 + THD_U^2}} \cdot \sqrt{1 + THD_I^2} = \frac{U_{1ef}}{U} \cdot \frac{I_{1ef}}{I} = \frac{S_1}{S}$$
(2.27)

Kjer so:

PF faktor moči,

- PFdisp premaknjeni faktor moči (pri osnovni frekvenci),
- PFdist pravi faktor moči popačenja,
- *S*₁ osnovna harmonska komponenta navidezne moči.

Premaknjeni faktor moči PF_{disp} je enak razmerju med delovno močjo P in absolutno vrednostjo navidezne moči S_I , osnovne harmonske komponente. Medtem, ko je faktor moči popačenja PF_{dist} , podan kot razmerje med tokom osnovne harmonske komponente in celotnim tokom. Ob prisotnosti harmonskih komponent višjega reda v omrežju je faktor moči PF zmnožek premaknjenega faktorja moči in faktorja moči popačenja.

Dostikrat je zavajajoče, ko na napisni ploščici naprave opazimo podatek *PF*. Dejansko je podan premaknjeni faktor moči PF_{disp} , ki upošteva le osnovno komponento (2.26) [5].

2.4 Nihajni krogi in resonanca v omrežju [7]

Nihajni krog v električnem vezju dobimo, kadar sta v vezju prisotna vsaj en kondenzator in ena tuljava. Tuljavo in kondenzator v električnih vezjih obravnavamo kot energijski posodi, ki sta zmožni magnetno ali električno energijo prejeti, hraniti ter jo potem tudi oddati. Ob prisotnosti obeh elementov v električnem vezju obstaja zadostni pogoj, da pride v

takšnem vezju do resonančnega pojava. Edini potrebni in zadostni pogoj za obstoj resonance v električnem vezju je, da je fazni kot takšne vezave nič ali drugače, da sta napetost in tok tega vezja v fazi [16].

V električnih vezjih posebej obravnavamo zaporedno resonančno vezavo in vzporedno resonančno vezavo, pri obeh pa veljajo osnovne zakonitosti, ki so podane v nadaljevanju.

Za vezja, pri katerih je izpolnjen pogoj resonance velja naslednje:

Induktivna X_L in kapacitivna X_C upornost (reaktanca) v nihajnem krogu sta frekvenčno odvisni in ju podamo z (2.28) in (2.29) [5]:

$$X_L = \omega L \qquad (\omega = 2\pi f) \tag{2.28}$$

$$X_C = \frac{1}{\omega C} \qquad (\omega = 2\pi f) \tag{2.29}$$

Kjer so:

C kapacitivnost kondenzatorja,

f frekvenca,

L induktivnost tuljave,

 X_C kapacitivna upornost (reaktanca),

- X_L induktivna upornost (reaktanca),
- ω osnovna krožna frekvenca.

V primeru majhnih vrednosti ohmskih komponent elementov omrežja in porabnikov, prevladujejo induktivnosti in kapacitivnosti elementov omrežja in porabnikov. Omrežje se torej približuje stanju idealnega nihajnega kroga. Takt nihajnega kroga daje v tem primeru ena ali več harmonskih napetosti, če je pri tem izpolnjen pogoj(2.30) [5]:

$$\frac{1}{\omega C} = \omega L \tag{2.30}$$

Jalovi upornosti (reaktanci) sta med seboj enaki in govorimo o resonanci. V tem primeru se pri določeni frekvenci obe upornosti (reaktanci) med seboj »kompenzirata«, kar pomeni, da je nadomestna reaktanca enaka nič (2.31) [5].

$$\frac{1}{\omega C} = \omega L = X_n = 0 \tag{2.31}$$

Kjer je:

 X_n nadomestna upornost (reaktanca).

Ob dejstvu, da sta induktivnost *L* in kapacitivnost *C* snovno geometrijski konstanti, lahko zapišemo resonančno krožno frekvenco $\omega_r z$ (2.32) [5].

$$\omega_r = \frac{1}{\sqrt{LC}} \tag{2.32}$$

Kjer je:

 ω_r resonančna krožna frekvenca.

Ter resonančno frekvenco f_r z (2.33) [5], pri kateri je izpolnjen pogoj resonance.

$$f_r = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} = \frac{f_1}{\omega_1\sqrt{LC}} = f_1\sqrt{\frac{X_C}{X_L}}$$
(2.33)

Kjer sta:

- f_1 frekvenca osnovne harmonske komponente,
- f_r resonančna frekvenca.

Relativno resonančno frekvenco h_r izrazimo s (2.34) [5] kot:

$$h_{r} = \frac{f_{r}}{f_{1}} = \frac{1}{\omega_{1}\sqrt{LC}} = \sqrt{\frac{X_{C}}{X_{L}}}$$
(2.34)

Kjer je:

 h_r relativna resonančna frekvenca.

Ker bomo analizo harmonskega popačenja napetosti obravnavali na nadomestnem električnem vezju, sta v nadaljevanju predstavljeni idealni vezavi elementov resonančnega vezja.

2.4.1 Zaporedna resonančna vezava RLC

V primeru zaporedne vezave elementov RLC kot je prikazano na sliki 2.4, govorimo o zaporedni ali napetostni resonanci. Vezje je sestavljeno iz idealnega upora z ohmsko upornostjo R, idealne tuljave z induktivnostjo L in idealnega kondenzatorja s kapacitivnostjo C.



Slika 2.4 Zaporedna vezava idealnih elementov RLC

Kjer so:

- \underline{U}_R kompleksni kazalec efektivnega padca napetosti na uporu R,
- \underline{U}_L kompleksni kazalec efektivnega padca napetosti na tuljavi L,
- \underline{U}_C kompleksni kazalec efektivnega padca napetosti na kondenzatorju C,
- <u>U</u> kompleksni kazalec efektivne vrednosti napetosti,
- <u>I</u> kompleksni kazalec efektivne vrednosti toka,
- R ohmska upornost.

Impedanca zaporedne RLC vezave \underline{Z}_h za red harmonske komponente h, je podana z (2.35) [5]:

$$\underline{Z}_{h} = R + j \left(h\omega L - \frac{1}{h\omega C} \right)$$
(2.35)

Kjer je:

 \underline{Z}_h kompleksni kazalec impedance harmonske komponente reda h.

Pogoj resonance lahko tako zapišemo z (2.36) [7].

$$\varphi_{h} = \arctan\left(\frac{h\omega L - \frac{1}{h\omega C}}{R}\right) = 0$$
(2.36)

Kjer je:

 φ_h fazni kot v resonančni točki.

V resonančni točki se zaradi medsebojne kompenzacije reaktanc impedanca takšne vezava Z_r navzven kaže kot ohmska upornost (2.37) [5].

$$Z_r = R \tag{2.37}$$

Kjer je:

Pri tem velja, da ima vezje visoko kvaliteto Q_{ν} , če je moč, ki se v vezju porablja zanemarljiva v primerjavi z jalovo močjo, ki se v resonanci preliva med izvorom in vezjem. Tako lahko zapišemo (2.38) [5].

$$Q_{\nu} = \frac{X_n}{R}$$
(2.38)

Kjer je:

 Q_{ν} faktor kvalitete RLC vezja.

Za vezja v zaporedni vezavi med drugim velja tudi:

 V resonanci sta oba jalova padca napetosti na elementih L in C enaka. Ker sta po vrednosti lahko dosti večja od priključene napetosti, je treba paziti, da pri načrtovanju izberemo elemente, katerih vzdržna napetost ustreza padcem napetosti na elementih v trenutku resonance [7]. V resonanci se energija samo preliva med izvorom in vezjem in je moč vezja čisto ohmska [7].

Razmere v zaporedno vezanem RLC vezju se spreminjajo s spremembo krožne frekvence napetosti. Na sliki 2.5 so prikazane amplitudne in fazne karakteristike elementov v vezju.



Slika 2.5 Amplitudna in fazna karakteristika za zaporedno RLC vezje

Iz frekvenčni krivulj lahko ugotovimo, da je pri nizki frekvenci vezje predvsem kapacitivno ter ima veliko kapacitivno upornost. Takrat je fazni kot vezave $-\pi/2$ in skozi vezje teče majhen tok. V resonančni točki je fazni kot enak nič, celotna impedanca vezja pa doseže najmanjšo vrednost, ko je enaka ohmski upornosti vezja. V tem trenutku je tok skozi vezje največji.

V frekvenčnem področju nad resonančno točko je vezje predvsem induktivno. Fazni kot vezja gre z naraščanjem frekvence proti vrednosti $\pi/_2$, tok v vezju pa upada proti nič.

Izris slike 2.5 je izveden s pomočjo programske kode v programu Matlab, ki je podana kot priloga **B.2**.

Pri vezjih z realnimi elementi se resonančne krivulje razlikujejo v ohmski upornosti vezja, ki se poveča. Posledično s tem je zaradi povečanja ohmske upornosti tok skozi vezje manjši.

2.4.2 Vzporedna resonančna vezava RLC

Paralelna resonanca nastane v električnih vezjih, kjer sta paralelno vezana kondenzator s kapacitivnostjo C in tuljava z induktivnostjo L, kot kaže slika 2.6. Tuljava v vezju je izvedena s prevodnim navitjem, ki ima ohmsko upornost, zato je pri tuljavi poleg induktivnosti L treba upoštevati še upornost R.

Pri tem velja izpostaviti tudi:

- ob resonančnem stanju sta oba jalova toka enako velika, čeprav se navzven kompenzirata, ker imata nasproten predznak. Po vrednosti sta lahko dosti večja od toka v dovodu, zato lahko pride do pregrevanja katerega izmed jalovih elementov [7].
- Energija obeh energijskih posod se le preliva iz ene posode v drugo [7].



Slika 2.6 Vzporedna vezava idealnih elementov RLC

Za vezje na sliki 2.6 lahko njegovo nadomestno impedanco \underline{Z}_h , za harmonsko komponento reda *h* zapišemo z (2.39) [5].

$$\underline{Z}_{h} = \frac{-jRX_{L}X_{C}}{R\left(hX_{L} - \frac{X_{C}}{h}\right) - jX_{L}X_{C}}$$
(2.39)

V resonančni točki se zaradi medsebojnega kompenziranja jalovih upornosti (reaktanc) takšna vezava navzven kaže kot povsem ohmskega značaja, impedanca pa je podana z (2.40) [5].

$$Z_r = R \tag{2.40}$$

Pri tem velja, da ima vezje visoko kvaliteto Q_{ν} , če je moč, ki se v vezju porablja zanemarljiva, v primerjavi z močjo, ki se v resonanci preliva med izvorom in vezjem [7]. Tako lahko zapišemo (2.41) [5].

$$Q_{\nu} = \frac{R}{X_{n}}$$
(2.41)

V primeru paralelne resonance sta jalovi prevodnosti (susceptanci) B_C in B_L enaki, zato postane admitanca \underline{Y}_n izredno majhna, njena vrednost pa je enaka prevodnosti G=1/R, kar kaže slika 2.7. Potrebni tok za vzbujanje paralelnega nihajnega kroga pa gre proti nič. Tako lahko ugotovimo, da ob prisotnosti že razmeroma majhnega toka harmonske komponente višjega reda dobimo veliko napetost harmonske komponente istega reda.



Slika 2.7: Amplitudna in fazna karakteristika za vzporedno RLC vezje

Na sliki 2.7 so prikazane krivulje odvisnosti od frekvence gonilne napetosti. Prevodnost vezja G je podana z vodoravno premico in je v celotnem frekvenčnem področju enaka.

Susceptanca tuljave (induktivna prevodnost) B_L je podana z enakoosno hiperbolo, ki upada s krožno frekvenco, s funkcijo $1/\omega$, njena vrednost pa je največja pri majhnih frekvencah.

Susceptanca kondenzatorja (kapacitivna prevodnost) B_c je podana kot linearna funkcija, ki narašča premosorazmerno s krožno frekvenco ω .

Izris slike 2.7 je izveden s pomočjo programske kode v programu Matlab, ki je podana kot priloga **B.3**.

Ob konstantni napetosti skozi vezje velja naslednje:

- Tok skozi vezje ali posamezno vejo je enak produktu prevodnosti vezja ali veje in napetosti na vezju ali veji [7].
- Ob resonanci skozi vezje teče tok le zaradi (ohmske) prevodnosti vezja [7].
- Vezje se pod resonančno frekvenco obnaša pretežno induktivno s faznim kotom, ki z naraščanjem krožne frekvence pada od π/2 proti 0, nad resonančno frekvenco pa se obnaša pretežno kapacitivno s faznim kotom, ki z naraščanjem krožne frekvence pada od 0 proti -π/2 [7].

Z zadostno natančnostjo lahko resonančno frekvenco f_r tega omrežja ocenimo s kratkostično močjo omrežja S''_k in močjo kompenzacije Q_{Co} po enačbi (2.42) [5]:

$$f_r = f_1 \sqrt{\frac{S_k^{"}}{Q_{Co}}}$$
(2.42)

Kjer sta:

 $S_{k}^{''}$ kratkostična moč omrežja,

- *Q*_{Co} kapacitivna moč naprav v omrežju.
- 2.5 Vrednotenje kakovosti napajalne napetosti na osnovi harmonskega popačenja [8]

2.5.1 Vrednotenje harmonske napetosti

Harmonske napetosti lahko ovrednotimo:

- posamično z njihovo relativno vrednostjo (u_h) glede na amplitudno vrednost napetosti osnovne harmonske komponente U₁, kjer je h red harmonika,
- *celostno*, kot na primer s faktorjem celostnega harmonskega popačenja *(THD)*, ki ga izračunamo po standardu SIST EN 50160 z (2.43) [8]:

$$THD_{U} = \frac{1}{U_{1}} \sqrt{\sum_{h=2}^{40} (U_{h})^{2}} = \sqrt{\left(\frac{U_{40}}{U_{1ef}}\right)^{2} - 1}$$
(2.43)

Kjer so:

 U_1 temenska vrednost napetosti osnovne harmonske komponente,

 U_h temenska vrednost napetosti harmonske komponente reda h,

 U_{40} efektivna vrednost napetosti do 40. harmonika,

 U_{lef} efektivna vrednost napetosti osnovne harmonske komponente.

Efektivno vrednost napetosti U izrazimo s pomočjo THD_U zapišemo z (2.44):

$$U = \sqrt{\sum_{h=1}^{40} U_{h_{ef}}^2} = U_{1ef} \sqrt{1 + THD_U^2}$$
(2.44)

Kjer je:

*U*_{hef} efektivna vrednost napetosti do 40. harmonika.

Vrednosti motenj, ki so dovoljene za industrijska omrežja, opredelimo v skladu s standardom SIST EN 61000-2-4, za omrežja, ki niso namenjena javni uporabi. V njih je v veliki meri pričakovati napajalne razmere, ki se razlikujejo od razmer v javnih omrežjih in od tistih, kot so na primer na ladjah, letalih, železnici – vlakih in črpalnih naftnih ploščadih [8].

Standard določa glede prisotnosti motenj tri okolja [8]:

• Razred 1:

Ta razred določa okolje z električnimi napravami, ki so občutljivejše od naprav v javni uporabi in javnih zgradbah. Sem spadajo električne naprave v okoljih, kot so računalniški sistemi, električni instrumenti laboratorijev in podobna električna oprema. Običajno dosegamo zadovoljivo nizek nivo motenj s posebno urejenim napajanjem in filtri. V nekaterih posebnih primerih je treba zagotoviti nivoje motenj, ki so še nižji od motenj razreda 1.

• Razred 2:

Nivo združljivosti za to okolje se navezuje na točke skupnega priklopa in na točke mesta priklopa v inštalaciji. Običajno je identičen nivoju združljivosti v okoljih javnih omrežij.

• Razred 3:

Ta razred določa nivo združljivosti v industrijskih okoljih oziroma za točke znotraj takšnih inštalacij.

Omrežje lahko opredelimo kot industrijsko okolje, če je:

- Večina naprav, energetsko napajana s pretvorniki.
- Večji delež bremen predstavljajo varilni aparati.
- Pogosti so zagoni velikih motorjev.
- Bremena se pogosto sunkovito spreminjajo.

Značilnosti napetosti za industrijska okolja niso določena tako, da bi podajala kriterije za oceno kakovosti napetosti, ampak so za to okolje podani samo nivoji združljivosti. Ti so za drugi razred identični nivojem združljivosti za javna omrežja. Nivo združljivosti za harmonske napetosti industrijskih omrežij je v obliki zgornjih dovoljenih vrednosti motenj, ki se kažejo v obliki emisije harmonskih komponent napetosti višjega reda podan v tabeli 2.2.

Lihi harmoniki				Celostni faktor popačenja THD						
Niso večkratniki števila 3			Večkratniki števila 3							
Red	Razred	Razred	Razred	Red	Razred	Razred	Razre	Razred	Razred	Razred
harmonika	1	2	3	harmonika	1	2	d 3	1	2	3
h	u _h (%)	u _h (%)	u _h (%)	h	u _h (%)					
5	3	6	8	3	3	5	6			
7	3	5	7	9	1,5	1,5	2,5	5	8	10
11	3	3,5	5	15	0,3	0,5	2			
13	3	3	4,5	21	0,2	0,4	1,75			
17	2	2	4	21 <i><h< i="">≤45</h<></i>	0,2	0,3	1			
17 <i><h< i="">≤49</h<></i>	9 2,27*(17/ <i>h</i>)-0,27 4,5*(17 / <i>h</i>) +0,25		Ti nivoji se nanašajo na ničelno komponento harmonikov							

Tabela 2.2 Nivoji združljivosti za harmonske napetosti industrijskih omrežij

2.5.2 Povzetek [5]

Harmoniki so komponente popačenega sinusnega signala, katerih frekvence so celoštevilčen večkratnik osnovne harmonske frekvence. Lahko rečemo, da je vsak periodični popačeni signal sestavljen iz signalov sinusne oblike, ki so večkratniki osnovne harmonske frekvence.

Harmonske komponente v energetskih sistemih so bile zaznane že pred veliko leti, vendar šele z razvojem naprav, ki po svojem delovanju spadajo med nelinearna bremena, problem harmonskega popačenja prihaja vse bolj v ospredje. Pri tem gre izpostaviti predvsem naslednja dejstva:

- Vgradnja kompenzacijskih naprav v omrežje lahko predstavlja težave, če obstaja možnost nastanka paralelne resonance.
- Regulacija naprav s pomočjo pretvornikov in ostali polprevodniški elementi lahko pri resonanci povzročajo dodatno ojačanje harmonskih komponent višjih redov.
- Napetosti harmonskih komponent višjega reda na vseh napetostnih nivojih povzročajo tista bremena, katerih napetostno tokovna karakteristika je nelinearna.
- Dodatni vir nelinearnosti v sistemu povzročajo elementi elektro sistema, ki za svoje delovanje potrebujejo magnetilne ali polnilne toke.
- Toki harmonskih komponent višjega reda tečejo skozi impedance sistema in na njih povzročajo padce napetosti harmonskih komponent višjega reda.
- Napetosti in toki harmonskih komponent v sistemu so časovno spremenljivi.

3 VPLIV HARMONSKEGA POPAČENJA NAPETOSTI NA OMREŽJE [5], [15]

3.1 Predstavitev

V industrijskih omrežjih se iz dneva v dan povečuje število nelinearnih naprav in bremen, kar povzroča težave zaradi popačenja oblike napajalne napetosti v omrežju. V tem poglavju je glavna pozornost namenjena predstavitvi vpliva harmonskega popačenja napetosti na elemente električnega omrežja. Vpliv kompenzacijskih naprav, energetskih transformatorjev in električnih rotacijskih strojev je pri tem izvzet, saj predpostavljamo, da je zanemarljivo majhen.

V literaturi [5] so vplivi popačenja napajalne napetosti razdeljeni v tri glavne kategorije:

- Vpliv popačenja napajalne napetosti na termične lastnosti materialov.
- Vpliv popačenja napajalne napetosti na izolacijske lastnosti materialov.
- Vpliv popačenja napajalne napetosti na nepravilno delovanje naprav in elementov.

Harmonske komponente višjega reda imajo velik vpliv na povečanje izgub pri delovanju naprav in s tem posledično tudi vpliv na termične lastnosti vgrajenih materialov. S povečanjem vsebnosti harmonskih komponent višjega reda se povečuje tudi temenska vrednost napajalne napetosti, s čimer so povezane izolacijske lastnosti vgrajenih materialov. Večinoma se takšni vplivi končajo z odpovedjo kabelskih končnikov ali prebojem kondenzatorjev. Nepravilno delovanje naprav v veliki večini še vedno opredelimo kot odpoved naprav oziroma njihovo nepravilno delovanje zaradi nepojasnjenih vzrokov.

3.2 Termične izgube v omrežjih z harmonskimi komponentami višjega reda

Harmonske komponente višjega reda napetosti imajo vpliv na dielektrične izgube, izgube v bakru in izgube v železu posameznih naprav in elementov, vgrajenih v omrežje. Kot preventivni ukrep v omrežjih z vsebnostjo harmonskih komponent višjega reda uporabimo

faktor za znižanje obremenitve naprav d in opreme. Faktor za znižanje obremenitve podamo s (3.1) [5].

$$d = \frac{1,15}{1+0,15K} \tag{3.1}$$

Kjer je:

d faktor znižanja obremenitve (ang. derating factor).

Faktor K, je standardiziran faktor, s katerim proizvajalci določajo tip transformatorja glede na dopustno obremenitev s toki nesinusnih oblik podrobneje je opisan v [5].

Vendar pa je to le kot preventivni ukrep, saj se takšni ukrepi po daljšem časovnem obdobju počasi zanemarijo. Oprema pa se ponovno obremenjuje s toki, ki so dovoljeni z nazivno močjo naprave.

3.3 Vpliv harmonskih komponent višjega reda na elemente električnega omrežja

Prisotnost harmonskih komponent toka in napetosti višjega reda v omrežju se odraža kot že omenjene povečane izgube ter kot eden izmed dejavnikov za prekomerno staranje materialov, naprav in elementov, vgrajenih v omrežje. Harmonske komponente, ki so večkratniki števila tri, so pomemben faktor pri določanju prenosnih zmogljivosti nevtralnega vodnika v štirivodnih sistemih. Vrednost toka v nevtralnem vodniku lahko kljub uravnoteženemu sistemu porabe preseže vrednost faznega toka, tako da je potrebno pri načrtovanju in izračunu prenosnih zmogljivosti kabelskih povezav upoštevati tudi harmonske deleže tokov tretjega, devetega in ostalih večkratnikov tretjega harmonika.

Harmonske komponente višjega reda prav tako delujejo in vplivajo na merilne in zaščitne naprave v omrežju, na krmilne in komunikacijske povezave, kakor tudi na ostale elektronske naprave porabnikov.

3.3.1 Vpliv harmonskih komponent višjega reda na naprave za izboljšanje PF

Harmonske komponente toka in napetosti višjega reda vplivajo na naprave z vgrajenimi kondenzatorji na naslednji način:

- Kondenzatorji so preobremenjeni s toki harmonskih komponent višjega reda, kajti dejstvo, da njihova reaktanca z naraščanjem frekvence pada in delujejo kot ponori za toke višjih frekvenc. Harmonske komponente napetosti vodijo do velikih tokov, ki povzročijo odpoved varovalk vgrajenih znotraj kondenzatorjev.
- Harmonske komponente povzročajo povečane dielektrične izgube. Dodatno segrevanje in krajšanje življenjske dobe kondenzatorjev pa sta v neposredni medsebojni povezavi.
- Kondenzatorji v povezavi s tuljavami v omrežju tvorijo pogoje za nastanek vzporedne resonance. Rezultat tega je povečana napetost, ki preseže dovoljene nazivne napetosti opreme in povzroči odpoved kondenzatorja.

3.3.2 Vpliv harmonskih komponent višjega reda na energetske transformatorje

Energetski transformatorji, ki delujejo v omrežjih z večjimi deleži harmonskih komponent toka in napetosti višjih redov imajo posledično zaradi tega:

- Povečane izgube v bakru.
- Povečane histerezne izgube in izgube zaradi vrtinčnih tokov (ang. eddy currents).
 Pri tem pa velja poudariti, da je s strani delovanja transformatorja dosti bolj kritično segrevanje navitja kot pa segrevanje samega jedra.
- Skupaj s kondenzatorji za izboljšanje PF in notranjo reaktanco transformatorja ustvarjajo pogoje za nastanek resonance za posamezne harmonike višjega reda.
- Povečane obremenitve izolacije zaradi povečanih koničnih napetosti.

Omenjene izgube povzročijo v transformatorju dodatno segrevanje in mu krajšajo njegovo življenjsko dobo. Pri tem pridemo do zaključka, da je treba pri obratovanju energetskih transformatorjev z harmonskimi toki višjega reda upoštevati določeni redukcijski faktor ter skladno z vrednostjo redukcijskega faktorja zmanjšati obremenitev transformatorja

3.3.3 Vpliv harmonskih komponent višjega reda na rotirajoče stroje

Vpliv harmonskih komponent toka in napetosti višjega reda na rotirajoče stroje lahko v glavnem opišemo kot:

- Povečane izgube v bakru, ki se odražajo v povišani temperaturi navitij.
- Pulzirajoči navor, ki je posledica medsebojnega vpliva magnetnega polja zaradi harmonske komponente višjega reda in magnetnega polja osnovne harmonske komponente. Medsebojni vpliv se odraža v glasnejšem delovanju naprav.

3.3.4 Vpliv harmonskih komponent višjega reda na zaščitno, komunikacijsko in ostalo elektronsko opremo

Harmonske komponente toka in napetosti višjega reda vplivajo na zaščitno in krmilno opremo, merilne naprave, komunikacijske zanke in elektronska bremena na več načinov:

- Harmonske komponente višjega reda vplivajo na zmožnost izklopa odklopnikov in stikal, zaradi stresanja se podaljša čas odklopa in prihaja do povratnih vžigov.
- Karakteristike delovanja elektromehanskih relejev se spreminjajo. Releji zemeljskostične zaščite ne ločijo med toki ničnega zaporedja in tretje harmonske komponente ter delujejo nepravilno, saj prihaja do premaknitve ničlišča in povečanja koničnih napetosti.
- Merilne naprave se različno odzivajo na popačene oblike signalov.
- Napačno delovanje digitalnih ur, televizijskih sprejemnikov, računalnikov in ostale računalniške opreme.

3.3.5 Povzetek

Harmonske komponente toka in napetosti višjega reda se odražajo kot motnje in popačenja v energetskih sistemih in vplivajo na pravilno delovanje opreme in porabnikov. V splošnem lahko strnemo vplive harmonskih komponent toka in napetosti višjega reda na:

• Trenutne

Trenutni vplivi harmonskega popačenja se kažejo kot motnje delovanja in slabša učinkovitost naprav. V najslabšem primeru vodijo k okvari oziroma izpadu naprav iz obratovanja. Povzročajo nepravilno delovanje zaščitnih naprav, tresljaje in hrup v rotirajočih strojih.

• Trajne

Trajni vplivi harmonskega popačenja so predvsem segrevanje in odpoved energetskih kondenzatorjev, transformatorjev in rotirajočih strojev. Povišane izgube v bakru in jedru generatorjev, pri katerih prihaja do supersinhronizacijske resonance. V primeru, da je le ta v bližini osnovne harmonske frekvence, se to odraža v pulzirajočem magnetnem polju.

4 MODELIRANJE NADOMESTNIH ELEMENTOV OMREŽJA [5]

4.1 Modeliranje elementov omrežja

Pri modeliranju elementov, potrebnih za analizo nelinearnosti bremen v elektroenergetskem omrežju uporabimo parametre, kakršne uporabljamo za izvedbo kratkostičnih razmer v ustaljenem stanju obratovanja. Vpliv porabnikov na popačenost oblike napajalne napetosti ocenjujemo z razmerjem med kratkostično močjo omrežja v priključni točki in nazivno močjo porabnika. Kratkostična moč je merilo za sposobnost omrežja, da ohrani sinusno obliko napajalne napetosti in konstantno amplitudo tudi pri nelinearnih tokih porabnika ali nenadnih spremembah moči porabnikov.

O stacionarnem stanju govorimo, kadar je elektroenergetski sistem v stanju, ko se spremenljivke omrežja več ne spreminjajo. Pri opravku z izmeničnimi veličinami, ki se periodično ponavljajo, ni možno govoriti o stacionarnem stanju, lahko pa govorimo o nekem vnihanem ponavljajočem se stanju, ki ga imenujemo kvazi stacionarno stanje [9].

Pri modeliranju izjemo predstavljajo izvori harmonskega toka, ki jih je treba predstaviti s pomočjo polprevodnih stikalnih elementov, s katerimi simuliramo delovanje pretvornikov in ostalih električnih naprav sestavljenih iz elementov močnostne elektronike. Pri napravah z magnetnim jedrom je treba upoštevati tudi lastnosti delovanja naprave v nasičenju [10].

Natančnost modeliranja posameznih elementov v omrežju je odvisna od zahtev uporabnika, kako natančno analizo harmonskega popačenja napetosti v omrežju si želi.

Na širjenje tokov harmonskih komponent višjega reda v omrežju, vpliva večje število dejavnikov, ki se nanašajo na naprave, katere so izvor tokov harmonskih komponent višjega reda, kakor tudi na naprave, na katere toki harmonskih komponent višjega reda pri njihovem delovanju bolj ali manj vplivajo. Lahko rečemo, da na širjenje tokov

harmonskih komponent višjega reda po omrežju vplivajo tako naprave, ki te toke proizvajajo, kakor tudi naprave na katere toki vplivajo. Popačenje oblike napetosti, ki ga povzroča močan vir tokov harmonskih komponent višjega reda, je v samem omrežju lahko še vedno znotraj predpisanih mej, če je dominantna frekvenca vira harmonskih komponent višjega reda daleč od resonančne frekvence omrežja. Lahko pa že majhen vir tokov harmonskih komponent višjega reda povzroči veliko popačenje oblike napetosti, če katerakoli izmed njegovih karakterističnih frekvenc sovpada z resonančno frekvenco.

Vse večje potrebe za nadzor harmonskih komponent višjega reda v omrežju, in s tem tudi analize vsebnosti tokov harmonskih komponent višjega reda v omrežju, nam nalagajo vedno boljše poznavanje lastnosti in medsebojnega vpliva elementov, ki elektroenergetski sistem sestavljajo. Treba je upoštevati omejitve in poenostavitve pri modeliranju posameznih elementov omrežja, določiti njegovo vlogo in delovanje v obravnavanem omrežju. V nadaljevanju so prikazane osnovne enačbe za izvedbo analize harmonskega popačenja napetosti v delu elektroenergetskega omrežja, katerega enopolna shema je podana na sliki 5.1.

4.2 Impedanca ob prisotnosti harmonskih komponent višjega reda

Kadar poljuben realen element induktivnega značaja z ohmsko upornostjo R in njegovo reaktanco X_L predstavljamo s pomočjo njegove impedance \underline{Z} , potem lahko pri omrežni frekvenci f_l zapišemo impedanco z enačbo (4.1) [5].

$$\underline{Z} = R + j2\pi f_1 L \tag{4.1}$$

Kadar pa impedanco takšnega elementa predstavljamo pri celoštevilčnem razmerju h med poljubno frekvenco f_h in osnovno frekvenco f_l , velja enačba (4.2) [5].

$$\underline{Z}_h = R + jh2\pi f_1 L \tag{4.2}$$

Kjer je:

 f_h frekvenca harmonske komponente reda h.

Podobno velja tudi za vsak poljubni realni element kapacitivnega značaja, da je njegova reaktanca X_C pri osnovni frekvenci f_I enaka (4.3) [5], medtem ko pri celoštevilčnem razmerju *h* med poljubno frekvenco f_h in osnovno frekvenco f_I , velja enačba (4.4) [5].

$$X_C = -j\frac{1}{2\pi f_1 C} \tag{4.3}$$

$$\underline{Z}_h = -j\frac{1}{h2\pi f_1 C} \tag{4.4}$$

4.3 Kožni pojav (ang. skin effect)

Pri obravnavi toka skozi vodnik v frekvenčnem področju je treba upoštevati, da se pri tem, ko skozi vodnik teče tok sinusne oblike, inducirajo vrtinčni toki, ki niso enakomerno porazdeljeni po preseku vodnika, ampak tečejo predvsem po površini vodnika. Ob naraščanju toka, narašča tudi magnetno polje. Električno polje v notranjosti vodnika ima zaradi induciranega toka nasprotno smer od električnega toka, ki ga generira, med tem, ko ima električno polje na robu vodnika isto smer kot tok, ki ga generira. Posledica tega je, da je na površini vodnika gostota toka mnogo večja kot v sredini vodnika. Pri tem z naraščanjem frekvence lastno magnetno polje vse bolj izriva električni tok proti zunanjosti vodnika, kar imenujemo kožni pojav, oziroma skin efekt [11]. Posledica tega pa je neenakomerna porazdelitev gostote po prerezu vodnika, pri čemer je gostota toka največja na površini vodnika, proti središču pa naglo upada.

Z upoštevanjem kožnega pojava, impedanco transformatorja \underline{Z}_{trh} , generatorja \underline{Z}_{gh} in prenosnega voda \underline{Z}_{dvh} predstavljamo pri celoštevilčnem razmerju *h* med poljubno frekvenco f_h in osnovno frekvenco f_1 , z enačbami (4.5), (4.6) in (4.7) [5]:

$$\underline{Z}_{trh} = h \cdot \left(R + jX\right) \tag{4.5}$$

$$\underline{Z}_{gh} = \sqrt{h} \cdot R + jhX \tag{4.6}$$

$$\underline{Z}_{dvh} = \sqrt{h} \cdot \left(R + jX\right) \tag{4.7}$$

kjer so:

 \underline{Z}_{trh} kompleksni kazalec impedance transformatorja harmonske komponente h,

 \underline{Z}_{gh} kompleksni kazalec impedance generatorja harmonske komponente h,

 \underline{Z}_{dvh} kompleksni kazalec impedance prenosnega voda harmonske komponente h.

4.4 Model VN omrežja

Pri modeliranju visoko napetostnega (VN) omrežja je z večine dovolj, če upoštevamo podatke, dobljene s pomočjo analize kratkostičnih razmer v obravnavanem delu elektroenergetskega omrežja. Ne smemo pa se s tem zadovoljiti v primeru, kadar je na tem napetostnem nivoju nameščeno večje število kompenzacijskih naprav, transformatorjev, daljših prenosnih vodov ali drugih naprav, ki vplivajo na pretok energije med posameznimi elementi omrežja.

Kadar so za modeliranje VN dela omrežja dovolj že parametri dobljeni z analizo kratkostičnih razmer, je treba podati naslednje parametre:

- Efektivno vrednost nazivne napetosti omrežja U_n.
- Efektivno vrednost trifaznega kratkostičnega toka $I_{3\phi}$.
- X/R razmerje pri trifaznem kratkem stiku $(X/R)_{3\phi}$.
- Efektivno vrednost enofaznega kratkostičnega toka $I_{I\phi}$.
- X/R razmerje pri enofaznem kratkem stiku $(X/R)_{1\phi}$.

Na podlagi podanega razmerja X/R lahko izračunamo vrednosti faznih kotov kratkostične impedance omrežja pri simetričnem kratkem stiku (4.8) [5], in pri nesimetričnem enofaznem kratkem stiku (4.9) [5].

$$\phi_3 = \tan^{-1}(X / R)_{3\phi} \tag{4.8}$$

$$\phi_1 = \tan^{-1}(X / R)_{1\phi} \tag{4.9}$$

Kjer sta:

 Φ_3 trifazni kot kratkostične impedance,

 Φ_1 enofazni kot kratkostične impedance.

Sedaj lahko izrazimo vrednosti kratkostičnega toka, zapisane v polarni obliki s (4.10) in (4.11) [5].

$$\underline{I}_{3\phi} = \left| I_{3\phi} \right| \angle -\phi_3 \tag{4.10}$$

$$\underline{I}_{1\phi} = \left| I_{1\phi} \right| \angle -\phi_1 \tag{4.11}$$

Kjer so:

$I_{3\Phi}$	efektivna vrednost trifaznega kratkostičnega toka,
<u>Ι</u> 3Φ	kompleksni kazalec trifaznega kratkostičnega toka,
$I_{l\Phi}$	efektivna vrednost enofaznega kratkostičnega toka,
$\underline{I}_{l\Phi}$	kompleksni kazalec enofaznega kratkostičnega toka.

S pomočjo enačb (4.10), (4.11) in podane nazivne napajalne napetosti U_n lahko izračunamo kratkostični moči $\underline{S}_{3\phi}^{"}$ in $\underline{S}_{1\phi}^{"}$ kot produkt napetosti U_n in konjugirane kompleksne vrednosti toka \underline{I}^* v (4.12) in (4.13) [5].

$$\underline{S}_{3\phi}^{'} = \sqrt{3} \cdot U_n \underline{I}_{3\phi}^* \tag{4.12}$$

$$\underline{S}_{1\phi}^{"} = \sqrt{3} \cdot U_n \underline{I}_{1\phi}^* \tag{4.13}$$

Kjer so:

$\underline{I}^*{}_{3\Phi}$	konjugirano kompleksna vrednost trifaznega kratkostičnega toka,
$\underline{I}^*_{l}\Phi$	konjugirano kompleksna vrednost enofaznega kratkostičnega toka,
$\underline{S}''_{3\Phi}$	kompleksni kazalec trifazne kratkostične moči,
$\underline{S}''_{I\Phi}$	kompleksni kazalec enofazne kratkostične moči.

Impedanco pozitivnega \underline{Z}^{+}_{om} in ničnega \underline{Z}^{0}_{om} zaporedja simetričnih komponent omrežja izračunamo s pomočjo (4.14) in (4.15) [5].

$$\underline{Z}_{om}^{+} = U_n / \underline{I}_{3\phi}$$
(4.14)

$$\underline{Z}_{om}^{0} = (3U_n / \underline{I}_{1\phi}) - 2\underline{Z}_{om}^{+}$$

$$\tag{4.15}$$

Kjer sta:

 \underline{Z}^{+}_{om} kompleksni kazalec impedance pozitivnega zaporedja omrežja, \underline{Z}^{0}_{om} kompleksni kazalec impedance ničnega zaporedja omrežja. Impedanca omrežja Z_{omh} je tako za harmonsko komponento reda h izražena s (4.16) [5].

$$\underline{Z}_{omh} = \begin{cases} \begin{pmatrix} 3 U_n / \underline{I}_{1\phi} - 2 U_n / \underline{I}_{3\phi} \end{pmatrix} & h = 3n; \quad n = 0, 1, 2, 3, 4, 5.... \\ U_n / \underline{I}_{3\phi}, & h = 3n \pm 1; \quad n = 0, 1, 2, 3, 4, 5.... \end{cases}$$
(4.16)

Kjer je:

 \underline{Z}_{omh} kompleksni kazalec impedance omrežja harmonske komponente reda h.

Kjer velja, da pri impedančnih izračunih 3. harmonske komponente in njenih celoštevilčnih večkratnikih upoštevamo (4.15), za vse ostale celoštevilčne večkratnike harmonskih komponent višjega reda uporabljene v izračunih pa (4.14).

4.5 Model generatorja

Pri modelu generatorja, upoštevamo impedanco generatorja skupaj s kožnim pojavom, zaradi česar je impedanca generatorja podana z enačbami (4.17), (4.18) in (4.19) [5].

$$\underline{Z}_{gh}^{0} = R_{a} + jhX_{0}, \ h = 3, 6, 9, 12, 15...$$
(4.17)

$$\underline{Z}_{gh}^{+} = R_{a} + jhX_{d}^{"}, \ h = 1, 4, 7, 10, 13...$$
(4.18)

$$\underline{Z}_{gh}^{-} = R_a + jhX_2, \ h = 2,5,8,11,14...$$
(4.19)

Kjer so:

$$R_a$$
 upornost armature,

 $X^{''}_{d}$ reaktanca generatorja,

$$X_2$$
 reaktanca negativnega zaporedja generatorja,

 X_0 reaktanca pozitivnega zaporedja generatorja,

- \underline{Z}_{gh}^{+} kompleksni kazalec impedance pozitivnega zaporedja generatorja harmonske komponente reda h,
- \underline{Z}_{gh} kompleksni kazalec impedance negativnega zaporedja generatorja harmonske komponente reda h,
- \underline{Z}_{gh}^{0} kompleksni kazalec impedance ničnega zaporedja generatorja harmonske komponente reda *h*.

Ob upoštevanju kožnega pojava je upornost armature R_{ah} za harmonsko komponento reda *h* izražena s (4.20) [5].

$$R_{ah} = \sqrt{h} \cdot R_a \tag{4.20}$$

Kjer je:

 R_{ah} upornost armature harmonske komponente h.

4.6 Modeli bremena

4.6.1 Samostojno breme

Samostojno breme predstavimo s pomočjo zaporedne vezave upora R_s in dušilke L_s z njeno reaktanco X_s , kot je prikazano na sliki 4.1(a). Sklop večjega števila povezanih bremen pa predstavimo s pomočjo vzporedne vezave upora R_p in dušilke L_p njeno reaktanco X_p , kot je prikazano na sliki 4.1(b).



Slika 4.1 Prikaz modela bremena v zaporedni vezavi (a) in v vzporedni vezavi (b)

Kjer so:

- *R*_S upornost samostojnega bremena,
- X_S reaktanca samostojnega bremena,
- R_p upornost povezanega bremena,
- X_p reaktanca povezanega bremena,
- <u>S</u> kompleksni kazalec navidezne moči,
- P efektivna vrednost delovne moči,
- *Q* efektivna vrednost jalove moči.

Za zaporedno vezavo velja (4.21) [5]:

$$\underline{Z}_{s} = R_{s} + jX_{s} = \frac{U^{2}}{P - jQ} = \frac{U^{2}(P + jQ)}{P^{2} + Q^{2}} = \frac{U^{2}(P + jQ)}{|S|^{2}}$$
(4.21)

Kjer je:

 \underline{Z}_s kompleksni kazalec impedance bremena.

Impedanca bremena harmonske komponente reda h označimo z \underline{Z}_{sh} in zapišemo s (4.22) [5].

$$\underline{Z}_{sh} = R_s + jhX_s \tag{4.22}$$

Kjer je:

$$\underline{Z}_{sh}$$
 kompleksni kazalec impedance bremena harmonske komponente reda h .

4.6.2 Povezano breme

Za večje število med seboj povezanih bremen, priključenih na isto vozlišče lahko admitanco bremena \underline{Y}_p izrazimo s (4.23) [5].

$$\underline{Y}_{p} = \frac{1}{R_{p}} - \frac{1}{jX_{p}} = \frac{P - jQ}{U^{2}}$$
(4.23)

Kjer je:

 \underline{Y}_p kompleksni kazalec admitance bremena.

Admitanco bremena harmonske komponente reda h označimo z \underline{Y}_{ph} in zapišemo s (4.24) [5].

$$\underline{Y}_{ph} = \frac{1}{R_p} - jh\frac{1}{X_p}$$
(4.24)

Kjer je:

 \underline{Y}_{hp} kompleksni kazalec admitance bremena harmonske komponente h.

4.6.3 Nadomestni enofazni model bremena

Bremena, ki so po svoji karakteristiki delovanja linearna, lahko njihovo impedanco pozitivnega zaporedja \underline{Z}_{b}^{+} in impedanco ničnega zaporedja \underline{Z}_{b}^{0} predstavimo s (4.25) in (4.26) [5].

$$\underline{Z}_{b}^{+} = \frac{1}{\underline{S}_{b}^{*}}$$
(4.25)

$$\underline{Z}_{b}^{0} = \infty \tag{4.26}$$

Kjer so:

$\underline{S}^{*}{}_{b}$	kompleksni kazalec nazivne moči bremena,
$\underline{Z}^{+}{}_{b}$	kompleksni kazalec impedance pozitivnega zaporedja bremena,
$\underline{Z}^{0}{}_{b}$	kompleksni kazalec impedance ničnega zaporedja bremena.

Tako je impedanca \underline{Z}_{bh} za harmonsko komponento reda h izražena s (4.27) [5]

$$\underline{Z}_{bh} = \begin{cases} \infty, & h = 3n; \quad n = 0, 1, 2, 3, 4, 5.... \\ \frac{1}{\underline{S}_{b}^{*}}, & h = 3n \pm 1; \quad n = 0, 1, 2, 3, 4, 5.... \end{cases}$$
(4.27)

Kjer je:

 \underline{Z}_{bh}

kompleksni kazalec impedance bremena harmonske komponente h.

4.6.4 Breme priključeno v trikotno trifazno vezavo

Za bremena, priključena v trikotno vezavo, kot je prikazano na sliki 4.2, linijske tokove \underline{I}_a , \underline{I}_b in \underline{I}_c izrazimo z (4.28), (4.29) in (4.30) [5].

$$\underline{I}_{a} = \frac{\underline{U}_{a} - \underline{U}_{b}}{\underline{Z}_{\Delta}} + \frac{\underline{U}_{a} - \underline{U}_{c}}{\underline{Z}_{\Delta}}$$
(4.28)

$$\underline{I}_{b} = \frac{\underline{U}_{b} - \underline{U}_{a}}{\underline{Z}_{\Delta}} + \frac{\underline{U}_{b} - \underline{U}_{c}}{\underline{Z}_{\Delta}}$$
(4.29)

$$\underline{I}_{c} = \frac{\underline{U}_{c} - \underline{U}_{b}}{\underline{Z}_{\Delta}} + \frac{\underline{U}_{c} - \underline{U}_{a}}{\underline{Z}_{\Delta}}$$
(4.30)

Kjer so:

- <u>*I*</u>_{*a*} kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente linijskega toka faze a,
- \underline{I}_b kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente linijskega toka faze b,
- <u>*I*</u>_{*c*} kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente linijskega toka faze c,
- \underline{U}_a kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente fazne napetosti faze a,
- \underline{U}_b kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente fazne napetosti faze b,
- \underline{U}_c kompleksni kazalec osnovne harmonske komponente fazne napetosti faze c,
- \underline{Z}_{Δ} kompleksni kazalec impedance bremena v vezavi trikot.

Enačbe (4.28) do (4.30) lahko predstavimo v matrični obliki s (4.31) [5].

$$\begin{bmatrix} \underline{I}_{a} \\ \underline{I}_{b} \\ \underline{I}_{c} \end{bmatrix} = \frac{1}{\underline{Z}_{\Delta}} \cdot \begin{bmatrix} 2 & -1 & -1 \\ -1 & 2 & -1 \\ -1 & -1 & 2 \end{bmatrix} \cdot \begin{bmatrix} \underline{U}_{a} \\ \underline{U}_{b} \\ \underline{U}_{c} \end{bmatrix}$$
(4.31)

Pri tem za admitančno matriko zapisano v sistemu simetričnih komponent velja (4.32) [5].

$$\begin{bmatrix} \underline{Y}^{\circ} & 0 & 0 \\ 0 & \underline{Y}^{+} & 0 \\ 0 & 0 & \underline{Y}^{-} \end{bmatrix} = \frac{1}{\underline{Z}_{\Delta}} \cdot \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 3 & 0 \\ 0 & 0 & 3 \end{bmatrix} = \frac{3}{\underline{Z}_{\Delta}} \cdot \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$
(4.32)

Kjer so:

 \underline{Y}^{0} kompleksni kazalec admitance ničnega zaporedja,

 \underline{Y}^+ kompleksni kazalec admitance pozitivnega zaporedja,

<u>Y</u> kompleksni kazalec admitance negativnega zaporedja.

Tako je admitanca ničnega zaporedja \underline{Y}^{0} enaka 0, in $\underline{Y}^{+}=\underline{Y}=3/\underline{Z}_{\Delta}$, oziroma velja, da je impedanca ničnega zaporedja \underline{Z}^{0} neskončna, medtem ko sta impedanci pozitivnega in negativnega zaporedja enaki $\underline{Z}_{\Delta}/3$, kar kaže zapis (4.33) [5].

$$\begin{bmatrix} \underline{Z}^{\circ} & 0 & 0 \\ 0 & \underline{Z}^{+} & 0 \\ 0 & 0 & \underline{Z}^{-} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \underline{Y}^{\circ} & 0 & 0 \\ 0 & \underline{Y}^{+} & 0 \\ 0 & 0 & \underline{Y}^{-} \end{bmatrix}^{-1} = \frac{\underline{Z}_{\Delta}}{3} \cdot \begin{bmatrix} \infty & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$
(4.33)

Kjer so:

- \underline{Z}^0 kompleksni kazalec impedance ničnega zaporedja,
- \underline{Z}^+ kompleksni kazalec impedance pozitivnega zaporedja,
- <u>Z</u> kompleksni kazalec impedance negativnega zaporedja.



Slika 4.2 Breme priključeno v trikot trifazno vezavo

4.6.5 Breme priključeno v zvezdno trifazno vezavo

Za bremena, ki so priključena kot kaže slika 4.3, brez nevtralnega vodnika, je matrika impedanc zapisana v sistemu simetričnih komponent podana s (4.34) [5].

$$\begin{bmatrix} \underline{Z}^{\circ} & 0 & 0 \\ 0 & \underline{Z}^{+} & 0 \\ 0 & 0 & \underline{Z}^{-} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \infty & 0 & 0 \\ 0 & \underline{Z}_{Y} & 0 \\ 0 & 0 & \underline{Z}_{Y} \end{bmatrix} = \underline{Z}_{Y} \cdot \begin{bmatrix} \infty & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$
(4.34)

Kjer je:

 \underline{Z}_{Y} kompleksni kazalec impedance bremena v zvezda vezavi.

Njen inverz (4.35) [5], pa je kot matrika admitanc zapisana v sistemu simetričnih komponent.

$$\begin{bmatrix} \underline{Y}^{\circ} & 0 & 0 \\ 0 & \underline{Y}^{*} & 0 \\ 0 & 0 & \underline{Y}^{-} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \underline{Z}^{\circ} & 0 & 0 \\ 0 & \underline{Z}^{*} & 0 \\ 0 & 0 & \underline{Z}^{-} \end{bmatrix}^{-1} = \frac{1}{\underline{Z}_{Y}} \cdot \begin{bmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$
(4.35)

Slika 4.3 Breme priključeno v zvezdno trifazno vezavo

4.7 Splošen model prenosnega voda

Nadzemne prenosne vode in kable ponazorimo z nadomestnim π vezjem, kakor je prikazano na sliki 4.4 [5].



Slika 4.4: Ekvivalentni π model kabla

Kjer so:

- <u>*I*</u> kompleksni kazalec toka osnovne harmonske komponente na začetku voda,
- <u>I</u>₂ kompleksni kazalec toka osnovne harmonske komponente na koncu voda,
- <u>U</u>₁ kompleksni kazalec napetosti osnovne harmonske komponente na začetku voda,

- <u>U</u>₂ kompleksni kazalec napetosti osnovne harmonske komponente na koncu voda,
- <u>Z</u> kompleksni kazalec impedance osnovne harmonske komponente voda,
- \underline{Y}_{I} kompleksni kazalec prečne admitance osnovne harmonske komponente na začetku voda,
- <u>Y</u>₂ kompleksni kazalec prečne admitance osnovne harmonske komponente na koncu voda.

Dommel v svoji knjigi EMTP [12] pravi, da se zaradi kožnega pojava (ang. skin effecta) v okroglem vodniku povečuje njegova ohmska upornost *R* in manjša njegova induktivnost *L*. Pri tem se upornost *R* in reaktanca X_L spreminjata z $\sqrt{\omega}$. Tako lahko impedanco krajšega prenosnega voda ob prisotnosti harmonskih komponent višjega reda predstavimo s (4.7) [5].

$$\underline{Z}_{dvh} = \begin{cases} \sqrt{h} \cdot (R_0 + jX_0) & h = 3n; \quad n = 0, 1, 2, 3, 4, 5.... \\ \sqrt{h} \cdot (R + jX), \quad h = 3n \pm 1; \quad n = 0, 1, 2, 3, 4, 5.... \end{cases}$$
(4.36)

Za bolj natančno obravnavo prenosnih vodov, ki so dolžin daljših od 200 km, pa je potrebno izvesti izračun parametrov na podlagi π modela prenosnega voda [6].

Predstavljen π model prenosnega voda dolžine *l* lahko predstavimo z njegovo vzdolžno impedanco z = r + jx in njegovo prečno admitanco y = g + jb. Tako lahko zapišemo vzdolžno impedanco <u>Z</u> celotnega voda s (4.37) [5].

$$\underline{\underline{Z}} = \underline{\underline{z}} * l = (r + jx) * l = R_v + jX_v$$

$$\underline{\underline{Z}}_{vh} = R_v + jhX_v$$
(4.37)

Kjer so:

l dolžina voda,

 R_{ν} upornost vzdolžne veje voda,

r upornost vzdolžne veje voda na enoto dolžine,

 X_v reaktanca vzdolžne veje voda,

- *x* reaktanca vzdolžne veje voda na enoto dolžine,
- <u>Z</u> kompleksni kazalec impedance voda osnovne harmonske komponente,
- \underline{Z}_{vh} kompleksni kazalec impedance voda harmonske komponente reda h,

<u>z</u> kompleksni kazalec impedance voda na enoto dolžine.

Njegovo prečno admitanco Y pa s (4.38) [5].

$$\underline{Y} = \underline{Y}_1 + \underline{Y}_2; \qquad \underline{Y}_1 = \underline{Y}_2$$

$$\underline{Y} = \underline{y}^* l = (g + jb)^* l = G_v + jB_v$$

$$\underline{Y}_h = G_v + jhB_v$$
(4.38)

Kjer so:

B_{ν}	susceptanca	prečne	veje	voda,
,			,	,

- *b* susceptanca prečne veje voda na enoto dolžine,
- G_{ν} ohmska prevodnost prečne veje voda,
- *g* ohmska prevodnost prečne veje voda na enoto dolžine,
- Y kompleksni kazalec admitance voda osnovne harmonske komponente,

 \underline{Y}_h kompleksni kazalec admitance voda harmonske komponente reda h,

y kompleksni kazalec prečne admitance voda na enoto dolžine.

Iz zgoraj predstavljenega nadomestnega vezja prenosnega voda lahko parametre vzdolžne impedance \underline{Z}_{ν} in prečne admitance \underline{Y}_{1} ter \underline{Y}_{2} predstavimo s (4.39) in (4.40) [5].

$$\underline{Z}_{v} = \underline{Z}_{c} sh(\gamma l) \tag{4.39}$$

$$\underline{Y}_{1} = \underline{Y}_{2} = \frac{\underline{Y}}{2} \frac{th(\underline{\gamma}l/2)}{\underline{\gamma}l/2}$$
(4.40)

Kjer so:

γ kompleksni kazalec konstante širjenja osnovne harmonske komponente,

sh hiperbolični sinus,

th hiperbolični tangens,

- \underline{Z}_c kompleksni kazalec impedance valovne upornosti osnovne harmonske komponente voda,
- \underline{Z}_{v} kompleksni kazalec vzdolžne impedance voda osnovne harmonske komponente.

Konstanta širjenja voda je splošnem za sinusne oblike toka in napetosti kompleksna vrednost. Realno komponento α imenujemo konstanta dušenja, imaginarno komponento β pa imenujemo fazna konstanta [17].

Ob prisotnosti harmonskih komponent višjega reda je treba za izračun parametrov upoštevati naslednje enačbe [5]:

$$\underline{\gamma}_{h} = \sqrt{\underline{z}_{h}} \ \underline{y}_{h} \tag{4.41}$$

$$\gamma l_h = \sqrt{\underline{Z}_h \ \underline{Y}_h} \tag{4.42}$$

$$\underline{Z}_{ch} = \sqrt{\underline{Z}_h / \underline{Y}_h} \tag{4.43}$$

$$\underline{Z}_{vh} = \underline{Z}_{ch} \operatorname{sh}(\gamma l_h) \tag{4.44}$$

$$\underline{Y}_{1h} = \underline{Y}_{2h} = \frac{\operatorname{th}(\gamma l_h / 2)}{\underline{Z}_{ch}}$$
(4.45)

Kjer so:

- \underline{Z}_{ch} kompleksni kazalec valovne upornosti voda harmonske komponente reda h,
- \underline{Z}_{vh} kompleksni kazalec vzdolžne impedance voda harmonske komponente reda h,
- \underline{z}_h kompleksni kazalec impedance voda harmonske komponente reda h na enoto dolžine,
- \underline{Y}_{lh} kompleksni kazalec prečne admitance na začetku voda harmonske komponente reda h,
- \underline{Y}_{2h} kompleksni kazalec prečne admitance na koncu voda harmonske komponente reda h,
- \underline{y}_h kompleksni kazalec admitance voda harmonske komponente reda h na enoto dolžine.

Valovno dolžino sinusnega potujočega vala λ , hitrost širjenja *c* in frekvenco nihanja f_{nih} ob prisotnosti harmonskih komponent višjega reda določimo z enačbami (4.46) do (4.48) [5].

$$\lambda_h = \frac{2\pi}{\beta_h} \tag{4.46}$$

$$v_h = \frac{h\omega_1}{\beta_h} \tag{4.47}$$

$$f_{nih} = \frac{V_h}{l} \tag{4.48}$$

Kjer so:

λ_h	valovna dolžina voda harmonske komponente reda h ,
β_h	fazna konstanta signala harmonske komponente reda h ,
v_h	hitrost širjenja signala harmonske komponente reda h ,
f _{nih}	frekvenca nihanja signala harmonske komponente reda h .

Kot je omenjeno v [17] je hitrost širjenja vala za kable ocenjena na 2/3 svetlobne hitrosti, medtem, ko je hitrost širjenja vala za nadzemne vode enaka svetlobni hitrosti.

Nadomestno impedanco voda Z_{nvh} gledano s konca voda in s kratkosklenjenimi sponkami na začetku voda, predstavimo z enačbo (4.49) [5].

$$\underline{\underline{Z}}_{nvh} = \frac{1}{\underline{Y}_{1h}} / \left[\underline{\underline{Z}}_{vh} + \frac{1}{\underline{Y}_{1h}} \right]$$
(4.49)

Kjer je:

 \underline{Z}_{nvh} kompleksni kazalec nadomestne impedance voda harmonske komponente reda h.

V nadaljevanju je predstavljen nadomestni enofazni π model kabla z osnovnimi parametri v odvisnosti od frekvence *f*, katera je predstavljena s pomočjo večkratnikov osnovne harmonske frekvence *f*₁. Za predstavitev je izbran model skupne dolžine 250 km, kajti pri krajših vodih, kakršni so tudi del našega omrežja, smemo prečne prevodnosti zanemariti in kratki vod predstaviti kar z enoelementnim četveropolom ter uporabimo približni model z upoštevanjem le vzdolžne veje voda.

Vsi izračuni in vhodni podatki, za v nadaljevanju grafično prikazane izračune na slikah od 4.5 do 4.9 so povzeti po [5]. Programska koda za izračun potrebnih parametrov v programskem paketu Matlab je v prilogi **B.4**.



Slika 4.5: fizikalne lastnosti prenosnega voda

Kakor je moč opaziti iz grafov na sliki 4.5, so valovna upornost voda \underline{Z}_c (4.43), hitrost širjenja v (4.47) in frekvenca nihanja f_{nih} (4.48) skoraj neodvisne od frekvence f, njegova valovna dolžina λ (4.46) pa je obratno sorazmerna s frekvenco f.



Slika 4.6: Vzdolžna in prečna reaktanca voda

Na sliki 4.6 lahko iz prikazanih grafov razberemo, da se reaktanca vzdolžne veje spreminja s sinusno obliko lastne frekvence nihanja ter je pri vsaki temenski vrednosti v pozitivni in negativni polperiodi vzpostavljen pogoj za zaporedno resonanco. Za izračun odvisnosti reaktance voda X_{ν} od frekvence f je bila uporabljena (4.37), pri kateri smo upoštevali le imaginarni del enačbe. Pogoji za paralelno resonanco so zagotovljeni ob ½, 1, ⅔, in dvokratniku lastne frekvence nihanja f_{nih} , kar je prikazano z rektanco prečne veje $X_{\nu}=1/B_{\nu}$, pri izračunu katere je bil uporabljen imaginarni del (4.38).



Slika 4.7: Nadomestna impedanca izbranega π modela voda

S pomočjo (4.44) in izračuna faznega kota impedance med njeno realno in imaginarno komponento lahko na sliki 4.7 vidimo, da je zadoščeno pogoju za paralelno resonanco, ko je absolutna vrednost impedance voda Z_h zelo velika, fazni kot Φ_h pa je 0. Na spodnjih diagramih je prikazano, kako se s spreminjanjem frekvence f spreminjata upornost R_ν in reaktanca X_ν nadomestnega π modela voda, katerih izračun temelji na realni in imaginarni komponenti (4.49).



Slika 4.8: Vzdolžna impedanca nadomestnega π modela voda

Na grafih, ki jih prikazuje slika 4.8, vidimo, kako se s frekvenco *f* spreminjajo vzdolžna impedanca voda \underline{Z}_{vh} , fazni kot Φ_{vh} , reaktanca X_v in ohmska upornost R_v vzdolžne veje nadomestnega π modela voda.

S pomočjo (4.44) in izračuna faznega kota impedance med njeno realno in imaginarno komponento, lahko na sliki 4.8 vidimo, da je zadoščeno pogoju za zaporedno resonanco, ko je absolutna vrednost impedance voda Z_{vh} enaka 0, fazni kot Φ_h pa sunkovito preide iz 90° proti -90°. Na spodnjih diagramih je prikazano, kako se s spreminjanjem frekvence f spreminjata upornost R_v in reaktanca X_v vzdolžne veje nadomestnega π modela voda, katerih izračun temelji na realni in imaginarni komponenti (4.44).


Slika 4.9: Prečna admitanca nadomestnega π modela voda

Na grafih, ki jih prikazuje slika 4.9, lahko vidimo, kako se s frekvenco *f* spreminjajo prečna admitanca \underline{Y}_{Ih} (4.45) in izračuna faznega kota admitance med njeno realno in imaginarno komponento fazni kot Φ_{Ih} . S pomočjo imaginarnega dela (4.45) je izveden izračun susceptance B_{ν} in s pomočjo realnega dela ohmska prevodnost G_{ν} prečne veje nadomestnega π modela voda.

Iz prikazanih grafov na zgornjih slikah je moč ugotoviti, da je za natančno analizo harmonskega popačenja napetosti v omrežju, za daljše dolžine prenosnih vodov treba upoštevati nadomestni π model. Za kratke dolžine prenosnih vodov smemo prečne admitance zanemariti in popolnoma zadošča upoštevanje impedance vzdolžne veje prenosnega voda [6].

4.8 Splošen model energetskega transformatorja

Dandanes v svetu prevladujejo trifazni elektroenergetski sistemi za prenos in distribucijo električne energije. Nizkonapetostni sistemi za dobavo energije končnim porabnikom so zasnovani kot štirivodni sistem s tremi faznimi vodniki in nevtralnim vodnikom, da lahko v omrežje priključujemo tudi enofazne porabnike. Za SN in VN napetostne sisteme pa velja, da so praviloma trivodni brez nevtralnega vodnika. Za pretok energije med različnimi napetostnimi nivoji tako potrebujemo transformatorje, ki so glede na izvedbo lahko izvedeni, kot enofazni transformatorji ali pa so zgrajeni z enim železnim jedrom, ki nosi navitja vseh treh faz.

S strani modeliranja nadomestnega modela energetskega transformatorja za uporabo v analizi harmonskega popačenja napetosti omrežja je precej pomembno vedeti, v kakšni vezavi je transformator priključen v omrežje. Kajti v trivodnih sistemih toki ničnega zaporedja ne morejo teči, medtem ko v vezavi navitij v trikot, toki ničnega zaporedja tečejo le med faznimi navitji.

Pri izvedbi izračunov je treba upoštevati fazni zamik vezave primarnega in sekundarnega navitja.

V tabeli 4.1 so podane osnovne grafične predstavitve primarnega in sekundarnega navitja energetskega transformatorja.

	Kazalčna slik	а	Vezna shema		
oznaka	navitje VN	navitje SN	navitje VN	navitje SN	
vezave					
YNyn	A C	b n a c	A B C N	abcn IIII	

Tabela 4.1: Vezja in fazni premiki izbranega trifaznega dvonavitnega transformatorja

Za izbrani model tako izberemo za navitje VN vezavo YN in za navitje SN vezavo yn. V veznem modelu lahko dvonavitne energetske transformatorje predstavimo z ustrezno vezavo impedanc pozitivnega in negativnega zaporedja, ki jih predstavimo z njihovo kratkostično impedanco Z_{tr} , medtem, ko je treba za nično zaporedje upoštevati, kako je transformator povezan v sistem. Podatke za nično zaporedje je najbolje pridobiti od proizvajalca, za naš primer pa bodo podatki povzeti po [6].

Pri izračunu impedance transformatorja za harmonsko komponento reda h, \underline{Z}_{trh} je treba upoštevati (4.50) [5].

$$\underline{Z}_{trh} = h \cdot (R + jX) \tag{4.50}$$

Ob vnosu osnovnih parametrov transformatorja, naletimo na težavo pri preračunu impedanc elementov elektroenergetskega omrežja zaradi prehoda iz enega na drugi napetostni nivo. Rešitev težave je uporaba metode enotinih vrednosti (ang. *per unit*).

$$\underline{Z}_{\mu}^{+} = \underline{Z}_{\mu}^{-} = \frac{\% \underline{Z}_{\mu}}{100} \frac{S_{b}}{S_{\mu}}$$
(4.51)

$$\underline{Z}_{\mu}^{0} = \underline{Z}_{\mu}^{+} + \frac{3R_{s}}{Z_{b}}$$
(4.52)

Kjer so:

R_g	upornost zvezdišča,
S_b	bazna vrednost navidezne moči,
S_{tr}	nazivna moč transformatorja,
<u>Z</u> tr	kompleksni kazalec relativne impedance transformatorja,
\underline{Z}^{+}_{tr}	kompleksni kazalec impedance pozitivnega zaporedja transformatorja,

 \underline{Z}_{tr} kompleksni kazalec impedance negativnega zaporedja transformatorja,

 \underline{Z}_{tr}^{0} kompleksni kazalec impedance ničnega zaporedja transformatorja.

Za harmonsko komponento višjega reda h tako velja (4.53) [5]:

$$\underline{Z}_{trh} = \begin{cases} \underline{Z}_{trh}^{0}, \ h = 3n; & n = 1, 2, 3, 4, 5... \\ \underline{Z}_{trh}^{+}, \ h = 3n \pm 1; & n = 1, 2, 3, 4, 5... \end{cases}$$
(4.53)

Kjer je:

 \underline{Z}_{trh} kompleksni kazalec impedance transformatorja harmonske komponente h.

5 NADOMESTNI MODEL OMREŽJA

Za izračun parametrov simulacijskega nadomestnega modela omrežja, ki je zajet v analizi harmonskega popačenja napetosti, je bil izbran programski paket Matlab. Omenjeni programski paket omogoča ustrezen izračun in prikaz obravnavanih obratovalnih stanj v dostopni študentski verziji programske opreme. Sestavljeni model, katerega topološka shema je podana na sliki 5.1, vsebuje vse za analizo potrebne elemente znotraj omrežja, kakor tudi povezovalni vod in energetski transformator do priključne točke na 110 kV distribucijske zbiralke v RTP Bršljin.



Slika 5.1 Topološka shema za izvedbo harmonske analize

V nadaljevanju je predstavljeno določanje parametrov tujega omrežja, energetskega transformatorja, srednjenapetostnega kablovoda in različnih vrst bremen.

Vsi postopki izračunov impedanc, v nadaljevanju predstavljenih elementov omrežja v Matlabu, ki so potrebni za analizo harmonskega popačenja napetosti omrežja in izris amplitudnih karakteristik, so za osnovno harmonsko komponento podani v prilogi A.2.

5.1 Model tujega omrežja

Uporabljeni model omrežja je v elektroenergetski sistem Slovenije priključen na Z_{zb1} v RTP Bršljin. Prenosno elektroenergetsko omrežje nadomestimo z ekvivalentnim napetostnim izvorom, katerega parametre izračunamo na podlagi podatkov, pridobljenih s

strani lastnika prenosnega omrežja. Podatki kratkostičnih razmer na zbiralkah Z_{zb1} v RTP Bršljin so povzeti na podlagi [13], kjer je simulacijski izračun narejen za zbiralke v RTP Črnomelj. Omenjeni RTP je v omrežje povezan preko RP Hudo, ki je praktično v isti točki kot RTP Bršljin. Za izračun potrebnih parametrov uporabimo naslednje vrednosti, ki so podane v spodnji tabeli 5.1.

Opis parametra	Oznaka	Vrednost	Enota
Nazivna napetost	U_n	110.10 ³	[V]
Kratkostična moč	$S_k^{''}$	931·10 ⁶	[VA]
Frekvenca	f	50	[Hz]
Razmerje X/R	X/R	10	

Tabela 5.1: Parametri kratkostične moči na zbiralkah v RTP Črnomelj povzeti po EIMV

Pri izračunu kratkostične moči na zbiralkah v RTP Bršljin je potrebno upoštevati poleg podanih podatkov iz študije EIMV [13] še impedanco povezovalnih vodov med RTP Črnomelj in RP Hudo. Okvirne podatke za povezovalne nadzemne vode smo povzeli po [6], kjer so podani podatki za impedanco pozitivnega in ničnega zaporedja sistema simetričnih komponent.

Napetostni izvor lahko kot ekvivalent EES uporabimo ob predpostavki, da je za našo obravnavo dovolj natančno, če v normalnem obratovalnem stanju obravnavamo svoj model kot del celotnega distribucijskega omrežja in stično mesto predstavimo kot napetostni izvor s serijsko vezano impedanco, ki v stičnem mestu Z_{zb1} ustreza kratkostični moči in razmerju med ohmskim in induktivnim delom pripadajoče impedance.

Izračun parametrov potrebnih za izračun impedance v stičnem mestu Z_{zbI} je izveden po enačbah od (4.8) do (4.16) v poglavju 4.4. in je za osnovno harmonsko komponento podan v prilogi **A.1**.

5.2 Model energetskega transformatorja

Za transformacijo električne energije iz prenosnega omrežja na distribucijsko je v RTP Bršljin instaliran energetski transformator *Tr 1* s podatki, podanimi v tabeli 5.2.

Opis parametra	Oznaka	Enota	Vrednost
Moč na VN strani transformatorja	S _{tr1}	MVA	31,5
Moč na SN strani transformatorja	S _{tr1}	MVA	31,5
Nazivna napetost na VN strani transformatorja	U _{vn1}	kV	110
Nazivna napetost na SN strani transformatorja	U _{nn1}	kV	21
Kratkostična napetost med VN in SN navitjem	U _{k12}	%	13,10
Relativna impedanca transformatorja	Z _{tr1}	%	0,45+j13,1
Moč kratkega stika med VN in SN navitjem	P_{k12}	kW	156,085
Moč prostega teka	$\overline{P_0}$	kW	14,058

Tabela 5.2: Podane vrednosti parametrov transformatorja Tr 1 (vezava YNyn)

Izračun impedance transformatorja Z_{trl} je izveden po enačbah od (4.50) do (4.53) v poglavju 4.8 in je za osnovno harmonsko komponento podan v prilogi **A.2**.

Za transformacijo električne energije znotraj zaključenega industrijskega omrežja, so v večji meri instalirani transformatorji z nazivnimi podatki, ki so podani v tabeli 5.3.

Tabela 5.3: Podane vrednosti parametrov transformatorja Tr 2 (vezava Dyn5)

Opis parametra	Oznaka	Enota	Vrednost
Moč na SN strani transformatorja	S _{tr2}	MVA	2,5
Moč na NN strani transformatorja	S _{tr2}	MVA	2,5
Nazivna napetost na SN strani transformatorja	U _{sn2}	kV	20
Nazivna napetost na NN strani transformatorja	U _{nn2}	kV	0,4
Kratkostična napetost med SN in NN navitjem	<i>U</i> _{<i>k</i>12}	%	6,1
Relativna impedanca transformatorja	Z _{tr2}	%	0,85+j6,1
Moč kratkega stika med SN in NN navitjem	P_{k12}	kW	21,215
Moč prostega teka	P_0	kW	4,359

Izračun impedance transformatorja Z_{tr2} je izveden po enačbah od (4.50) do (4.53) v poglavju 4.8 in je za osnovno komponento podan v prilogi **A.3**.

5.3 Model energetskega prenosnega voda

Nadomestni model industrijskega omrežja je v model distribucijskega omrežja povezan s podzemno kabelsko povezavo, s srednjenapetostnim kablovodom.

Parametre, potrebne za izračun impedance pozitivnega in negativnega zaporedja je moč pridobiti na straneh proizvajalca in so podani v tabeli 5.4 [18].

Opis parametra	Oznaka	Enota	Vrednost
Nazivna napetost	Un	kV	24
Presek glavnega vodnika	An	mm ²	150
Presek ekrana	A_n	mm²	25
Upornost vodnika	R_1	Ω/km	0,206
Induktivnost vodnika	L_1	mH/km	0,39
Kapacitivnost vodnika	<i>C</i> ₁	µF/km	0,251
Dolžina vodnika	1	km	3

Tabela 5.4: Podane vrednosti parametrov prenosnega voda KB 1

Natančne podatke za nično zaporedje lahko pridobimo le na podlagi izvedenih meritev. Dovolj natančno jih lahko ocenimo s pomočjo [6] in so podani v tabeli 5.5.

Opis parametra	Oznaka	Enota	Vrednost
Upornost vodnika	R_0	Ω/km	1,347
Induktivnost vodnika	Lo	mH/km	2,12
Kapacitivnost vodnika	C_o	µF/km	0,251
Dolžina vodnika	1	km	3

Tabela 5.5: Ocenjene vrednosti parametrov prenosnega voda KB 1

Izračun impedance prenosnega voda Z_{kb1} je izveden po (4.36) v poglavju 4.7 in je za osnovno harmonsko komponento podan v prilogi **A.4**.

5.4 Model pasivnega bremena

Nazivne parametre izbranega pasivnega bremena, podane v tabeli 5.6, smo določili na podlagi spremljanja letnega diagrama porabe v izbrani transformatorski postaji [14].

Opis parametra	Oznaka	Enota	Vrednost
Nazivna moč bremena	P_{br}	kW	1425
Cosφ	cosφ		0,95
Nazivna napetost	Un	kV	0,4

Tabela 5.6: Podane vrednosti nazivnih parametrov pasivnega bremena P

Izračun impedance pasivnega bremena Z_{br} je izveden po (4.25) do (4.27) v poglavju 4.6.3 in je za osnovno harmonsko komponento podan v prilogi **A.5**.

5.5 Model nelinearnega bremena

Nazivne parametre izbranega nadomestnega modela nelinearnega bremena smo določili na podlagi predhodno opravljenih meritev toka in napetosti harmonskih komponent višjega reda, ki so podane v tabeli 5.7.

Pri tem je potrebno upoštevati, da so toki za vsako liho harmonsko komponento višjega reda podani posamično, z njihovo relativno vrednostjo i(h) glede na amplitudno vrednost osnovne komponente toka.

Izračun impedance nelinearnega bremena Z_{nlb} je izveden po (4.25) do (4.27) v poglavju 4.6.3 in je za osnovno harmonsko komponento podan v prilogi **A.6**.

Opis para	metra		Oznaka	Enota	Vrednost		
Nazivna m	noč bremen	а			P _{nlb}	kW	1282,5
Cos φ					cosφ		0,95
izkoristek					η		0,9
Nazivna n	apetost				Un	kV	0,4
i(h)	i(1)	<i>i</i> (2)	i(3)	i(4)	i(5)	i(6)	i(7)
%	100	1,167	5,419	0,3929	20,27	0,3209	9,269
<i>i</i> (<i>h</i>)	i(8)	i(9)	i(10)	i(11)	i(12)	i(13)	i(14)
%	0,176	3,093	0,1312	4,599	0,086	1,68	0,1077
<i>i</i> (<i>h</i>)	i(15)	i(16)	i(17)	i(18)	i(19)	i(23)	i(25)
%	1,668	0,0559	1,97	0,060	1,637	1,065	1,00

Tabela 5.7: Podane vrednosti nazivnih prametrov nelinearnega bremena F

Na sliki 5.2 je prikazana oblika toka nelinearnega bremena I_{nlb} , ki je popačene sinusne oblike, zaradi vpliva tokov harmonskih komponent višjega reda. Tok je podan v sistemu enotinih vrednosti (*pu*), v času dveh period osnovne harmonske frekvence omrežja 50 Hz, $T=1/f_1$.





Programska koda za izris slike 5.2 časovnega poteka toka nelinearnega bremena I_{nlb} v je podana kot priloga **B.5**.

5.6 Model kompenzacijskega filtra za kompenziranje tokov harmonskih komponent višjega reda

Nazivne parametre izbranega nadomestnega modela kompenzacijskega filtra smo določili na podlagi predhodno opravljenih meritev toka in napetosti v širšem frekvenčnem področju. Relativno resonančno frekvenco v analizi uporabljenih kompenzacijskih filtrov smo povzeli po [14], kjer so podane standardne vrednosti relativnih resonančnih frekvenc, za katere se kompenzacijski filtri izdelujejo. Nazivno moč Q_c smo določili glede na velikost osnovne harmonske komponente jalove moči. Parametre posamezne veje kompenzacijskih filtrov Q_1 in Q_2 smo določili na podlagi enačb od (2.28) do (2.38) [5] v poglavju 2.4 in 2.4.1 in so za osnovno harmonsko komponento podani v prilogi **A.7**.

Osnovne parametre kompenzacijskih filtrov Q_1 in Q_2 uporabljenih v analizi harmonskega popačenja napetosti podaja tabela 5.8.

Vhodni podatki kompenzacijskega filtra				Izračuna	ni podatki k	ompenzacijs	skega filtra
Veja	h_{rq}	Q_{vq}	Q_{Cq} (MVAr)	$R_q(m\Omega)$	$X_{nq}(m\Omega)$	$X_{Lq}(m\Omega)$	$X_{Cq}(m\Omega)$
Q_1	3,78	100	0,55	0,7696	77	20,4	290,9
Q_2	4,7	100	0,55	0,6189	61,9	13,2	290,9

Tabela 5.8: Podane vrednosti osnovnih parametrov kompenzacijskih filtrov

Za izračun vrednosti elementov R, X_n , X_L in X_C , ki sestavljajo posamezen kompenzacijski filter so bile uporabljene enačbe od (2.28) do (2.34).

Na sliki 5.3 je prikazan nadomestni model kompenzacijskega filtra, uporabljenega v analizi harmonskega popačenja napetosti. Oba kompenzacijska filtra Q_1 in Q_2 sta predstavljena s kondenzatorjema C_1 in C_2 in dušilkama L_1 in L_2 , katerih navitji imata svoji notranji upornosti R_1 in R_2 .



Slika 5.3: Enopolna shema modela kompenzacijskega filtra

V nadaljevanju so s pomočjo programske kode v Matlabu izvedeni simulacijski izračuni ter izris amplitudnih in faznih karakteristik kompenzacijskih filtrov Q_1 in Q_2 . Rezultati so podani na slikah od 5.4 do 5.6, programska koda pa v prilogi **B.6**.

Na slikah 5.4 in 5.5 sta prikazani amplitudni in fazni karakteristiki kompenzacijskih filtrov Q_1 in Q_2 v odvisnosti od frekvence f, ki je podana v obliki celoštevilčnih večkratnikov osnovne harmonske frekvence f_1 . Iz karakteristik je možno ugotoviti, pri katerem večkratniku osnovne harmonske frekvence f_1 je relativna resonančna frekvenca h_r , na levi strani te točke je izbrani filter za porabnike v omrežju kapacitivnega značaja, medtem ko je na desni strani filter popolnoma induktivnega značaja. To si lahko potrdimo tudi s karakteristiko faznega kota filtra, katera je za frekvence f pred resonančno točko na -90°, nato v resonančni točki doseže 0° in nato narašča v pozitivni smeri, dokler ne doseže 90°.



Slika 5.4: Amplitudna in fazna karakteristika kompenzacijskega filtra Q_1



Slika 5.5: Amplitudna in fazna karakteristika kompenzacijskega filtra Q_2

Na sliki 5.6 je prikazana amplitudna in fazna karakteristika obeh filtrov Q_1 in Q_2 skupaj. Pri tem lahko opazimo, da pride do paralelne resonance zaradi medsebojnega vpliva filtrov.

Paralelna resonanca nastopi med zaporedno resonanco filtra Q_1 in zaporedno resonanco filtra Q_2 .



Slika 5.6: Amplitudna in fazna karakteristika kompenzacijskih filtrov Q_1 in Q_2

6 ANALIZA HARMONSKEGA POPAČENJA NAPETOSTI NADOMESTNEGA MODELA

Za lažjo obravnavo modela, predvsem zaradi različnih napetostnih nivojev, vse predstavljene parametre izbranih elementov energetskega omrežja, pretvorimo v sistem enotinih vrednosti (ang. per unit). Princip metode enotinih vrednosti izhaja iz dejstva, da je možno poljubno veličino podati tudi kot relativno vrednost neke veličine, ki smo jo definirali kot bazno vrednost. V tabeli 6.1 so podani vsi parametri izbranega nadomestnega modela omrežja v sistemu enotinih vrednostih.

Za prikaz in izvedbo analize harmonskega popačenja napetosti omrežja smo upoštevali nekaj osnovnih pravil načrtovanja [5].

- Za izris amplitudnih karakteristik so harmonske komponente ničnega zaporedja obravnavane kot harmonske komponente pozitivnega zaporedja.
- V izračunih THD_U in THD_I so harmonske komponente ničnega zaporedja obravnavane kot harmonske komponente, ki tečejo po nevtralnem vodniku.
- Parametre, v analizi harmonskega popačenja napetosti, izbranih uglašenih filtrov je treba uskladiti z vrednostmi, ki jih standardi še dopuščajo kot maksimalne vrednosti tokovnih in napetostnih preobremenitev.
- Velikost kratkostične moči v točki priklopa modela v ostalo omrežje je precej odvisna od razpoložljivih proizvodnih enot. Povečanje kratkostične moči močno vpliva na izboljšanje oblike sinusne napetosti, vendar pa po drugi strani povzroči premik resonančne točke. Zaradi tega je treba izvesti analizo za različne vrednosti kratkostične moči omrežja.
- Ob vrednotenju skupnega harmonskega popačenja ni upoštevan prispevek popačenja napetosti zaradi drugih porabnikov priključenih na distribucijsko omrežje.

6.1 Prikaz nazivnih podatkov naprav, vključenih v analizo harmonskega popačenja napetosti

Zaradi večje preglednosti in lažjega izračuna potrebnih impedančnih stanj smo podatke naprav ter nazivnih napetosti zbiralk zbrali v tabeli 6.1. Podatke smo za lažje delo pretvorili v sistem enotinih vrednosti. Nazivne podatke elementov omrežja smo podali v prejšnjem poglavju, ki natančneje opisuje vse gradnike nadomestnega modela, uporabljenega v analizi. Izračuni za pretvorbo nazivnih vrednosti parametrov v sistem enotinih vrednosti so za osnovno komponento podani v prilogi **A.8**. Vsi izračuni temeljijo na podlagi v četrtem poglavju prikazanih enačb in pretvorbi v sistem enotinih vrednosti (*pu*) po korakih prikazanih v [6].

Parametri prenosnega omrežja													
Sв110 (MVA)	100	S _{B20} (MVA)			10	0 S	S _{B0,4} (MVA)				100		
VN omrežje		Distrib	ucijsk	o omr	ežje	•	lr	ndus	trijsko o	mre	ežje		
Bazna napetost Uв110 (kV)	110	Bazna (kV)	napet	ost L	J _{B20}	21	В	Bazna napetost U _{B0,4} (kV)		0,4			
Bazni tok IB110 (A)	524,8	Bazni to	<mark>)k І</mark> в20 (k	κA)		2,749	В	azni t	ок Iво,4 (k/	4)		144,3	34
Bazna impedanca Z _{B110} (Ω)	121	Bazna (Ω)	impeda	anca Z	B 20	4,41	В	azna	impedanc	ca Z	B0,4 (Ω)	0,001	16
				1								1	
l uje omrežje	-		A	pu	4	zapor	edje	X/R		S _k '	<u>' (MVA)</u>	pu	
	_	lk3f	4887	9,31	1	Poziti	/no	10			931,1	9,311	
		lk1f	2814	5,30	I	NICHO		10			536,14	5,301	14
Vrsto bromon prikliučon	ih na etikalı	ni blok =								C.			
	ili lla Stikali			$[l_{k}]$	Λ	DF	17	korie	tok n	Sin	$(k)/\Delta$		
Ekvivalentno pasivno brer	ne	1000)	0° (KV)	0.95	12	.KUII5		10	52	0.0070	0
	ne	1000	,	0,4		0,35	1			10	52	-j0,0070	51
Ekvivalentno nelinearno b	reme	1282	2,5	0,4		0,9	0	,95		15	00	0,0135	5+
												j0,0065	5
Impedance posameznih	elementov	obravna	avaneg	a mod	ela								
Tuje omrežje	zaporedje	S ⊧ ",	pu			Z p	u R	, pu		Χ,	pu		
	Z ⁺	9,31				0,107	0,	0107		0,1	1069		
	Z^0	5,36				0,348	0,	0343		0,3	3430		
110/20 kV Tr 1	zaporedje	S n (M	AVA)	R, %		X, %	R	, pu		Χ,	pu		
	Z ⁺	31,5		0,45		13,1	0,	0143		0,4	4159		
	Z^0	Rupor	· (Ω)				54	4,436	1	0,4	4159		
	zonorodio	80					В			v	D 11		
KD I								, pu		^ ,	<u>pu</u>		
	Z 70						0	2361		0,0	2022		
20/0.4 kV/Tr 2	zanoredie	S. (I		R %		X %	R	2001		X	nu		
20/0,4 KV 11 2	Zaporeuje 7 ⁺	25	1 V A)	0.84		A , 7		, pu 336		24	1160		
	7 0	2,0		0,04		0,04	0	336		24	4160 4160		
Nadomestno pasivno	L					Z ni	I R	. DU		<u>Χ</u> .	nu		
breme	Z ⁺	1.5				100	7	9.324	1	60	.8908		
	<u>Z</u> ⁰	1,0				1e20	10	e20	·	1e	20		
		I		<u>. </u>				-		<u> </u>	-		
Harmonski filter													
Veja Vrsta	h _{rq}	Q _{vq}	Q _C (N	/IVAr)	R _q (pu)	X _{nq} (ou)	X _{Lq} (pu)		X _{Cq} (pu)		
Q ₁ selektiven	3 78	100	0,55		0,88	318	88,1	834	23,3289		333.33		
	0,10		,						,		000,00		-

Tabela 6.1: Parametri nadomestnega modela za analizo harmonskega popačenja napetosti

6.2 Izračun impedance elementov omrežja

Kakor smo omenili na začetku poglavja, vsi izračuni temeljijo na izbranih baznih vrednostih, od katerih po pravilu izberemo kot eno bazno vrednost moč S_b enotno za vse napetostne nivoje, kot drugo pa na vsakem napetostnem nivoju nazivno napetost nivoja. Ostale bazne veličine nekega napetostnega nivoja določimo iz izbranih S_b in U_b [6]. Enačbe in izračuni baznih tokov ter baznih impedanc so podani v prilogi **A.8**. V tabeli 6.2 so podane bazne vrednosti za posamezne napetostne nivoje.

napetos	napetostni nivo		20	0,4	
S _b	MVA	100	100	100	
U _{bL-L}	kV	110	21	0,4	
U _{bL-N}	kV	63,509	12,124	0,2367	
I _{baz}	А	524	2749,3	144337	
Z _b	Ω	121	4,41	0,0016	

Tabela 6.2: Bazne vrednosti za posamezni napetostni nivo

Kjer so:

*S*_b bazna vrednost navidezne moči,

 U_{bL-L} efektivna vrednost bazne medfazne napetosti zbiralk,

 U_{bL-L} efektivna vrednost bazne fazne napetosti zbiralk,

 I_{baz} efektivna vrednost baznega toka,

 Z_b absolutna vrednost bazne impedance.

Pri analizi harmonskega popačenja napetosti je treba določiti skupno priključno mesto, v katerem bomo opravili izračun vozliščne napetosti, tokov priključenih porabnikov in kratkostične impedance. Za naš izbran model smo to točko izbrali kot 0,4 kV zbiralke Z_{zb4} . Na sliki 6.1 je prikazano enopolno nadomestno vezje za izračun parametrov pri osnovni frekvenci.



Slika 6.1: Nadomestno vezje za izračun impedance v priključni točki Z_{zb4}

Kjer so:

AC izmenični vir napajalne napetosti,

- <u>*I*</u>_{br} kompleksni kazalec toka bremena osnovne harmonske komponente,
- *I*_f kompleksni kazalec toka kompenzacijskega filtra osnovne harmonske komponente,
- \underline{I}_{nlb} kompleksni kazalec toka nelinearnega bremena osnovne harmonske komponente,

 I_{zb3} kompleksni kazalec toka Z_{zb3} osnovne harmonske komponente,

 I_{zb4} kompleksni kazalec toka Z_{zb4} osnovne harmonske komponente,

 \underline{U}_{zb3} kompleksni kazalec napetosti Z_{zb3} osnovne harmonske komponente,

 \underline{U}_{zb4} kompleksni kazalec napetosti Z_{zb4} osnovne harmonske komponente,

- \underline{Z}_{br} kompleksni kazalec impedance bremena osnovne harmonske komponente,
- \underline{Z}_{f} kompleksni kazalec impedance kompenzacijskega filtra osnovne harmonske komponente,
- \underline{Z}_{kb1} kompleksni kazalec impedance kablovoda osnovne harmonske komponente,
- <u>Z</u>_{om} kompleksni kazalec impedance omrežja osnovne harmonske komponente,

 \underline{Z}_{nlb} kompleksni kazalec impedance nelinearnega bremena osnovne harmonske komponente,

- \underline{Z}_{tr1} kompleksni kazalec impedance osnovne harmonske komponente Tr 1,
- \underline{Z}_{tr2} kompleksni kazalec impedance osnovne harmonske komponente Tr 2,
- \underline{Z}_{zb3} kompleksni kazalec impedance osnovne harmonske komponente na zbiralkah Z_{zb3} ,
- \underline{Z}_{zb4} kompleksni kazalec impedance osnovne harmonske komponente na ziralkah Z_{zb4} .

67

Impedanco in kratkostično moč v omrežju izračunamo tako, da pri izračunu upoštevamo vse impedance prenosnih vodov in transformatorjev od podane impedance omrežja na 110 kV napetostnem nivoju do mesta priklopa porabnikov v omrežje. Impedanco v točki opazovanja Z_{zb4h} za harmonske komponente reda *h* predstavimo s (6.1).

$$\underline{Z}_{zb4h} = \underline{Z}_{omh} + \underline{Z}_{tr1h} + \underline{Z}_{kbh} + \underline{Z}_{tr2h}$$
(6.1)

Kjer so:

 \underline{Z}_{kbh} kompleksni kazalec impedance kablovoda harmonske komponente reda h,

<u>Z</u> omh	kompleksni kazalec impedance omrežja harmonske komponente reda h ,
\underline{Z}_{tr1h}	kompleksni kazalec impedance $Tr \ l$ harmonske komponente reda h ,
\underline{Z}_{tr2h}	kompleksni kazalec impedance $Tr 2$ harmonske komponente reda h ,
\underline{Z}_{zb4h}	kompleksni kazalec impedance Z_{zb4} harmonske komponente reda $h.$

Admitanco \underline{Y}_{zb4h} za harmonske komponente reda *h* določimo s (6.2).

$$\underline{Y}_{zb4h} = \frac{1}{\underline{Z}_{zb4h}} \tag{6.2}$$

Pri obravnavi vpliva tokov harmonskih komponent višjega reda, smo že v poglavju 2 omenili, da le ti tečejo skozi impedance sistema in na njih povzročajo padce napetosti harmonskih komponent višjega reda. Kot vir tokov harmonskih komponent višjega reda je v nadomestnem modelu uporabljeno nelinearno breme. Tako lahko s pomočjo slike 6.2 predstavimo nadomestno vezje za obravnavo impedančnih razmer harmonskih komponent višjega reda.



Slika 6.2: Nadomestno vezje za izračun nadomestne impedance Zeqh

Kjer so:

 \underline{I}_{brh} kompleksni kazalec toka bremena harmonske komponente reda h,

 \underline{I}_{fh} kompleksni kazalec toka kompenzacijskega filtra harmonske komponente reda h,

- \underline{I}_{nlbh} kompleksni kazalec toka nelinearnega bremena harmonske komponente reda h,
- \underline{I}_{zb4h} kompleksni kazalec toka harmonske komponente reda h preko $Z_{zb4h} = Z_{omh} + \underline{Z}_{tr1h} + \underline{Z}_{kbh} + \underline{Z}_{tr2h}$, oziroma na zbiralkah Z_{zb4} .
- \underline{Z}_{brh} kompleksni kazalec impedance bremena harmonske komponente reda h,
- \underline{Z}_{fh} kompleksni kazalec impedance kompenzacijskega filtra harmonske komponente reda h,
- \underline{Z}_{kbh} kompleksni kazalec impedance kablovoda harmonske komponente reda h,
- \underline{Z}_{tr1h} kompleksni kazalec impedance Tr 1 harmonske komponente reda h,
- \underline{Z}_{tr2h} kompleksni kazalec impedance Tr 2 harmonske komponente reda h.
- *Z_{omh}* kompleksni kazalec impedance impedance omrežja harmonske komponente reda *h*.

Nadomestno impedanco \underline{Z}_{eqh} takšnega modela za harmonske komponente reda h predstavimo s (6.3).

$$\underline{Z}_{eqh} = \frac{1}{\frac{1}{\underline{Z}_{brh}} + \frac{1}{\underline{Z}_{fh}} + \frac{1}{\underline{Z}_{zb4h}}}$$
(6.3)

Kjer je:

 \underline{Z}_{eqh} kompleksni kazalec impedance nadomestnega vezja harmonske komponente reda h.

Ob izračunani impedanci \underline{Z}_{eqh} za harmonske komponente reda h in ob tem za vsako harmonsko komponente reda h poznanem vsiljenem toku, lahko izračunamo vozliščno napetost \underline{U}_{zb4h} za harmonske komponente reda h s (6.4) [5].

$$\underline{U}_{zb4h} = \underline{Z}_{eqh} \underline{I}_{nlbh} \tag{6.4}$$

Kjer je:

 \underline{U}_{zb4h} kompleksni kazalec vozliščne napetosti harmonske komponente reda h (napetost čez impedanco \underline{Z}_{zb4h} na zbiralkah Z_{zb4}).

Ob poznani vozliščni napetosti \underline{U}_{zb4h} za harmonske komponente reda h in poznanih admitancah elementov ($\underline{Y}=1/\underline{Z}$) vezja za harmonske komponente reda h, izračunamo še zančne toke \underline{I}_{zb4h} , \underline{I}_{fh} in \underline{I}_{brh} s pomočjo (6.5) [5].

$$\underline{I}_{zb4h} = \underline{Y}_{zb4h} \ \underline{U}_{zb4h}
\underline{I}_{fh} = \underline{Y}_{fh} \ \underline{U}_{zb4h}
\underline{I}_{brh} = \underline{Y}_{brh} \ \underline{U}_{zb4h}$$
(6.5)

Ko imamo poznane vse zančne toke in impedance elementov za harmonske komponente reda *h*, lahko s pomočjo enačb (2.11) do (2.44) izračunamo še faktor celostnega harmonskega popačenja napetosti THD_U ter faktor celostnega harmonskega popačenja toka THD_I .

6.3 Rezultati opravljene analize harmonskega popačenja napetosti omrežja

Izračun potrebnih podatkov za izris amplitudnih karakteristik na slikah od 6.3 do 6.9 in rezultatov podanih v tabelah od 6.3 do 6.6, je izveden s pomočjo programske kode

napisane v programu Matlab. Ta je podana kot priloga **B.7** za rezultate podane v tabelah in kot priloga **B.8** za podane izrise amplitudnih karakteristik. V nadaljevanju so predstavljeni rezultati opravljenih simulacij ob različnih obratovalnih stanjih.

6.3.1 Nadomestni model omrežja brez kompenzacijskega filtra

Za izhodišče analize harmonskega popačenja smo izbrali nadomestni model omrežja brez kompenzacijskega filtra \underline{Z}_{f} , na podlagi katerega smo ugotovili potrebo po kompenzaciji jalove moči osnovne harmonske komponente. Na sliki 6.3 je prikazana amplitudna karakteristika v točki priklopa Z_{zb4} zaradi zaporedno priključenih impedanc \underline{Z}_{om} , \underline{Z}_{kb} , \underline{Z}_{tr1} in \underline{Z}_{tr2} in nadomestna impedanca \underline{Z}_{eq} zaradi tokovnega vira tokov harmonskih komponent višjega reda. Impedančna karakteristika je s strani omrežja, kakor tudi s strani nelinearnega bremena, ki za impedance harmonskih komponent reda h predstavlja tokovni vir, popolnoma induktivne narave, brez resonančnih točk za vse harmonske komponente višjega reda.

Podani rezultati, ki so v tabeli 6.3, predstavljajo vozliščno napetost in zančne toke v vezju nadomestnega modela. To velja ob predpostavki, da je napajanje izvedeno z idealnim napetostnim virom, ki ima čisto sinusno obliko. V realnosti bi bilo potrebno k skupnemu napetostnemu popačenju po grobi oceni dodati še nekje okoli 2 do 3 odstotke zaradi popačenja napajalne napetosti s strani ostalih porabnikov v omrežju. Ob upoštevanju le tega, bi bilo skupno popačenje napajalne napetosti nad predpisano zgornjo dopustno mejo THD_U . Takšno popačenje napajalne napetosti pa ni več dopustno za večino naprav, priključenih v industrijsko omrežje.

Na sliki 6.4 sta prikazana napetost in tok v skupni točki na zbiralkah Z_{zb4} . Tok na porabnike zaostaja za napetostjo na zbiralkah. Na podlagi kota med napetostjo in tokom lahko določimo potrebno moč kompenzacijskega filtra za kompenziranje osnovne harmonske komponente jalove moči. Na obliko napetosti v točki opazovanja vplivajo le porabniki, ki so na zbiralko priključeni, saj smo že prej omenili, da popačenja zaradi ostalih porabnikov, priključenih na distribucijsko omrežje nismo upoštevali. Kot lahko opazimo iz grafa na sliki 6.4, je popačenje toka in napetosti popolnoma simetrično v pozitivni in negativni polperiodi.



Slika 6.3: Amplitudna karakteristika Z_{eq} in Z_{zb4} , brez kompenzacijskega filtra



Slika 6.4: Oblika napetosti in toka na zbiralkah Z_{zb4} brez kompenzacijskega filtra

	Inlbh	I_{zb4}	I_{fh}	Ibrh		U_{zb4h}
THD _I	23,8541	12,7968	0	2,6874	THD_U	6,5588
THD ₁ , (h=3n±1)	23,0442	12,3558	0	2,6004	THD _U , (h=3n±1)	6,3168
Ι	2225,8	3785,29	0	1505,63	U	384,4
I ₁	2165,1	3754,67	0	1505,08	U_1	383,6
I ₁ / I _{baz04}	0,0150	0,0260	0	0,0104	U_1/U_{baz04}	0,959
h		I_h	/ I 1		h	U_h/U_1
2	1,167	0,6510	0	0,0866	2	0,1071
3	5,149	2,8132	0	0,5149	3	0,747
4	0,3929	0,2129	0	0,0409	4	0,0699
5	20,27	10,8949	0	2,2484	5	4,468
6	0,3209	0,1706	0	0,0396	6	0,0905
7	9,269	4,9363	0	1,0934	7	2,8333
8	0,176	0,0935	0	0,0211	8	0,0613
9	3,093	1,6293	0	0,4019	9	1,2962
10	0,1312	0,0695	0	0,016	10	0,0569
11	4,599	2,4318	0	0,566	11	2,193
12	0,086	0,0451	0	0,0114	12	0,0479
13	1,68	0,8869	0	0,2085	13	0,9453
14	0,1077	0,0568	0	0,0134	14	0,0652
15	1,338	0,7010	0	0,1788	15	0,9294
16	0,0559	0,0295	0	0,007	16	0,0387
17	1,97	1,0383	0	0,2468	17	1,447
18	0,06	0,0314	0	0,0081	18	0,05
19	1,637	0,8624	0	0,2056	19	1,3432
23	1,065	0,5607	0	0,1342	23	1,0572
25	1	0,5264	0	0,1262	25	1,0787
d		0,646				

Tabela 6.3: Rezultati harmonske analize brez kompenzacijskega filtra

Iz tabele rezultatov analize harmonskega popačenja napetosti omrežja, brez uporabe naprav za kompenziranje jalove energije in uporabe razglašenih kompenzacijskih filtrov, lahko opazimo, da je skupno harmonsko popačenje napetosti *THD*^{*u*} nad vrednostjo, ki je predpisana za razred 1 v industrijskem okolju. Prav tako je skupna tokovna obremenitev transformatorja *Tr 2*, ob upoštevanju redukcijskega faktorja *d* (3.1) in nanj priključenih bremen, nad njegovo priporočeno obremenitvijo, ki je pri takšni vrsti bremen le 65 odstotkov nazivne vrednosti. Težavo je možno rešiti na več načinov, in sicer z uporabo transformatorja, izdelanega za napajanje nelinearnih bremen, z uporabo dodatnega transformatorja, katerega vpliv bomo v nadaljevanju tudi prikazali ter z uporabo kompenzacijske naprave za znižanje tokovne obremenitve transformatorja. Ob pregledu harmonskih komponent višjega reda v toku lahko opazimo, da je najbolj prisotna peta harmonska komponenta, sledi ji še sedma, vse druge harmonske komponente toka pa so v omrežju precej manj prisotne

6.3.2 Nadomestni model omrežja z uporabo kompenzacijskega filtra h_r 3,78/4,7 [14]

V simulaciji smo uporabili kompenzacijski filter, ki je podrobneje predstavljen v prejšnjem poglavju 5.6. Na sliki 6.5 sta prikazani impedančni karakteristiki s strani nelinearnega bremena Z_{eq} , kot tokovnega vira za harmonske komponente reda *h* in s strani omrežja Z_{zb4} kot napetostnega vira za osnovno komponento.



Slika 6.5: Impedančna karakteristika Z_{eq} in Z_{zb4} , s kompenzacijskim filtrom h_r 3,78/4,7

Kakor lahko opazimo na sliki 6.5, dosežemo paralelno resonanco zaradi vpliva prvega filtra pri relativni resonančni frekvenci h_r =3,52. V tej točki lahko majhen tok harmonske komponente nelinearnega bremena povzroči velik padec napetosti harmonske komponente višjega reda. Nevarnost predstavljajo predvsem točke, ki dosežejo paralelno frekvenco v bližini značilnih harmonikov, ki so v opazovanem omrežju prisotni. Prvi filter ima resonančno točko pri h_r =3,78, kar na sliki opazimo v točki, kjer se impedanca s strani nelinearnega bremena približa vrednosti nič in ostane le ohmska komponenta impedance. Pri tem je treba poudariti, da mora biti izbrana frekvenca resonančne točke dovolj oddaljena od tipičnih frekvenc harmonskih komponent višjega reda, kajti v primeru iste frekvence, kot je frekvenca toka, ki ga proizvaja nelinearno breme, bi filter predstavljal kratek stik za to harmonsko komponento bremena. Pri relativni resonančni frekvenci h_r =4,2 je impedanca s strani omrežja in nelinearnega bremena enaka in omrežje MTK signala ne ojača in tudi ne slabi. Pri relativni resonančni frekvenci h_r =4,44 je naslednja točka paralelne resonance, ki prav tako ne predstavlja večjih težav, saj je ravno dovolj odmaknjena od pete harmonske komponente kakor tudi od frekvence MTK signala. Drugi filter ima svojo resonančno točko določeno pri relativni resonančni frekvenci h_r =4,7, kjer je impedanca zopet omejena le na ohmski del. Po tej frekvenci je vpliv sestavljenega filtra na omrežje razmeroma majhen.

Z uporabo izbranega filtra lahko na sliki 6.6 opazimo, da se je kot med napetostjo in tokom zaradi kompenzacije osnovne harmonske komponente jalove moči spremenil ter je PF_{disp} (2.26) v tem trenutku skoraj 1. Oblika napetosti se nekoliko izboljša, medtem ko se oblika toka I_{zb4} ob uporabi kompenzacijskega filtra bistveno popravi.



Slika 6.6: Oblika napetosti in toka na zbiralkah Z_{zb4} s kompenzacijskim filtrom h_r 3,78/4,7

Ob uporabi izbranega filtra lahko iz tabele 6.4 razberemo, da se tokovna obremenitev Tr 2 zmanjša za 11 odstotkov in je pod njegovo nazivno vrednostjo, vendar je dovoljena obremenitev transformatorja zaradi nelinearnih tokov še vedno prekoračena za 20 odstotkov. Skupno harmonsko popačenje napetosti *THD*^{*u*} je sedaj manjše za 46 odstotkov in je pod predpisano mejo 5 odstotkov, napetost na zbiralkah Z_{zb4} je sedaj blizu nazivne napetosti 400 V, medtem ko lahko opazimo, da se z uporabo takšnega kompenzacijskega filtra močno zmanjša prisotnost 5. in 7. harmonske komponente napetosti, poveča pa se prisotnost 3. harmonske komponente. Ob prisotnosti tokov harmonskih komponent višjega reda lahko transformator obremenimo le do meje 86 odstotkov nazivne vrednosti moči.

	I _{nlbh}	I_{zb4}	I_{fh}	I _{brh}		U_{zb4h}
THD ₁	23,8541	10,3025	25,118	1,8222	THD_U	3,5343
THD ₁ , (h=3n±1)	23,0442	4,5475	21,355	0,9115	THD _U , (h=3n±1)	2,6914
Ι	2225,8	3381,44	1723,5	1455,26	U	397,0
I ₁	2165,1	3363,64	1671,6	1455,02	U_1	396,8
I ₁ / I _{baz04}	0,0150	0,0233	0,0115	0,0101	U_1/U_{baz04}	0,992
h	I_h/I_1				h	U_h/U_1
2	1,167	0,8720	0,3055	0,1075	2	0,1242
3	5,149	9,1752	13,086	1,5563	3	2,1099
4	0,3929	0,1089	0,2762	0,0194	4	0,031
5	20,27	2,7339	20,351	0,5228	5	0,971
6	0,3209	0,0815	0,2378	0,0175	6	0,0375
7	9,269	2,8597	5,7776	0,587	7	1,4215
8	0,176	0,0580	0,1012	0,0121	8	0,033
9	3,093	1,0212	1,7575	0,2334	9	0,7036
10	0,1312	0,0460	0,0692	0,0098	10	0,0326
11	4,599	1,6365	2,3662	0,3529	11	1,2782
12	0,086	0,0299	0,0453	0,007	12	0,0275
13	1,68	0,6096	0,8364	0,1328	13	0,5627
14	0,1077	0,0393	0,0530	0,0086	14	0,0391
15	1,338	0,4751	0,6810	0,1123	15	0,5455
16	0,0559	0,0206	0,0271	0,0045	16	0,0234
17	1,97	0,7282	0,9486	0,1604	17	0,8789
18	0,06	0,0215	0,0300	0,0051	18	0,0297
19	1,637	0,6080	0,7811	0,1343	19	0,8202
23	1,065	0,3980	0,5023	0,0883	23	0,6499
25	1	0,3744	0,4699	0,0832	25	0,6645
d		0,86				

Tabela 6.4: Rezultati analize harmonskega popačenja napetosti za kompenzacijski filter h_r 3,78/4,7

6.3.3 Sprememba kratkostične moči omrežja

Elektroenergetsko omrežje po svoji strukturi ni povsem togo, saj se njegovi proizvodni viri, kakor tudi porabniki večji del časa spreminjajo in s tem se spreminja tudi kratkostična moč omrežja v izbrani točki. Delovanje izbranega filtra moramo tako preveriti pri različnih kratkostičnih močeh v omrežju. Kot največjo vrednost kratkostične moči smo vzeli vrednost iz tabele 5.1. Za prikaz vpliva znižane kratkostične moči v izbrani točki pa bomo sedaj vzeli kot primer polovično kratkostično moč.

Na sliki 6.7 je prikazana kratkostična impedanca omrežja, za katero lahko ugotovimo, da naklon krivulje z znižanjem kratkostične moči narašča. Ker se resonančna točka, paralelne resonance premika bolj proti osnovni harmonski komponenti, je manjše tudi ojačanje 3. harmonske komponente med tem, ko je manjše tudi dušenje 5. in 7. harmonske komponente. Rdeča in modra krivulja predstavljata impedančno karakteristiko pri polni kratkostični moči, medtem ko zelena in črna krivulja prikazujeta impedanco ob polovični kratkostični moči.



Slika 6.7: Impedančna karakteristika Z_{eq} in Z_{zb4} ob manjši kratkostični moči Sk''

Z zmanjšanjem kratkostične moči lahko na sliki 6.6 razberemo, da se zanemarljivo spremeni oblika napetosti, za opazen vpliv spremembe je treba zmanjšati kratkostično moč omrežja za 90 odstotkov.



Slika 6.8: Oblika napetosti in toka na zbiralkah Z_{zb4} ob manjši kratkostični moči Sk''

Z uporabo izbranega filtra, lahko iz tabele 6.5 razberemo, da se z znižanjem kratkostične moči omrežja poveča skupno harmonsko popačenje napetosti in toka čez transformator.

	I _{nlbh}	I_{zb4}	I_{fh}	I _{brh}		U_{zb4h}
THD ₁	23,8541	12,0014	27,805	2,2918	THD_U	4,0403
THD ₁ , (h=3n±1)	23,0442	4,4571	21,528	0,9248	THD _U , (h=3n±1)	2,7380
Ι	2225,8	3387,78	1735,03	1455,40	U	397,1
<i>I</i> ₁	2165,1	3363,64	1671,61	1455,02	U_1	396,8
I ₁ / I _{baz04}	0,0150	0,0233	0,01158	0,0101	U_1/U_{baz04}	0,992
h	I _h /I ₁				h	U_h/U_1
2	1,167	0,8770	0,3181	0,112	2	0,1294
3	5,149	11,0911	17,4833	2,0791	3	2,8187
4	0,3929	0,1068	0,2803	0,0197	4	0,0314
5	20,27	2,6596	20,4983	0,5266	5	0,978
6	0,3209	0,0766	0,2471	0,0182	6	0,0389
7	9,269	2,8080	5,8737	0,5967	7	1,4452
8	0,176	0,0571	0,1030	0,0124	8	0,0336
9	3,093	0,9714	1,8478	0,2454	9	0,7397
10	0,1312	0,0452	0,0705	0,01	10	0,0333
11	4,599	1,6110	2,4117	0,3597	11	1,3028
12	0,086	0,0285	0,0477	0,0074	12	0,029
13	1,68	0,6003	0,8528	0,1354	13	0,5737
14	0,1077	0,0387	0,0541	0,0088	14	0,0399
15	1,338	0,4536	0,7188	0,1185	15	0,5757
16	0,0559	0,0203	0,0276	0,0046	16	0,0239
17	1,97	0,7174	0,9676	0,1636	17	0,8965
18	0,06	0,0206	0,0317	0,0054	18	0,0313
19	1,637	0,5991	0,7968	0,137	19	0,8367
23	1,065	0,3922	0,5125	0,0901	23	0,663
25	1	0,3690	0,4794	0,0848	25	0,678
d		0,846				

Tabela 6.5: Rezultati harmonske analize za kompenzacijski filter h_r 3,78/4,7 ob polovični moči $S_k^{"}$

6.3.4 Sprememba moči transformacije

Za stabilno delovanje omrežja je treba upoštevati, da se transformatorji pri delovanju preko nazivne moči prekomerno segrevajo in posledično tudi hitreje pride do okvar zaradi staranja materialov. Zato je treba preveriti delovanje še ob vklopu dodatnega energetskega transformatorja v obratovanje, saj s tem zmanjšamo tokovno obremenitev posameznega transformatorja v območje, kjer je njegov izkoristek najboljši.

Na sliki 6.9 sta prikazani frekvenčni karakteristiki omrežja s strani nelinearnega bremena pred vklopom dodatnega transformatorja, kar prikazujeta rdeča in modra krivulja. Zelena in črna krivulja prikazujeta impedanco ob vklopu dodatnega transformatorja.



Slika 6.9: Impedančna karakteristika Z_{eq} in Z_{zb4} ob paralelnem delovanju transformatorjev

Ob vklopu dodatnega transformatorja v obratovanje se je znižala impedanca s strani omrežja, kakor tudi s strani nelinearnega bremena. Posledično se je s tem zmanjšalo skupno napetostno popačenje, resonančna točka se je pomaknila bližje k osnovni harmonski komponenti in zmanjšala se je vrednost omrežne impedance v resonančni točki.

Iz tabele 6.6 je razvidno, da se je skupno napetostno popačenje znižalo za 30 odstotkov, predvsem pa se je zmanjšala prisotnost 3. harmonske komponente in njenih večkratnikov.

Inlbh U_{zb4h} I_{zb4} I_{fh} I brh THD₁ 23.8541 8,3380 19,17709 0,9593 THD_U 2,2861 THD_I, THD_U, $(h=3n\pm1)$ 23,0442 6,0155 18,45587 $0,7226 (h=3n\pm1)$ 2,0285 398,1 2225,8 1682,57 1707,22 1450,70 U I 398 I_1 2165,1 1676,75 1676,66 1450,63 U₁ 0,0150 0,0116 0,011616 0,995 $0,0101 | U_1/U_{baz04}$ I_1/I_{baz04} h h I_h/I_1 U_h/U_1 2 0,0609 2 1,167 0,8220 0,1720 0,0699 3 5,149 5,6066 5,0030 0,5985 3 0,8066 4 0,3929 0,1415 0,2142 0,0151 4 0,024 5 17,8072 0,4602 5 0,8496 20,27 4,0087 6 0,3209 0,1054 0,1923 0.0143 6 0.0303 7 0,4463 7 9,269 3,6221 4,3666 1,0744 8 0,176 0,0723 0,0752 0,0091 8 0,0245 9 0,1798 9 3,093 1,2500 1,3456 0,5387 0,0072 10 10 0,1312 0,0564 0,0507 0.0239 11 4,599 1,9987 1,7243 0,2588 11 0,9314 12 0,086 0,0362 0,0342 0,0053 12 0,0208 13 0,7406 0,0969 13 0,4079 1,68 0,6063 14 0,1077 0,0384 0,0063 14 0,0477 0.0283 15 1,338 0,5715 0,5124 0,085 15 0,4104 16 0,0559 0,0249 0,0195 0,0033 16 0,0169 17 0,8802 0,6842 1,97 0,1164 17 0,6338 18 0,06 0,0258 0,0225 0,0039 18 0,0223 19 1,637 0,7340 0,5626 0,0973 19 0,5907 23 0.0639 23 1,065 0,4796 0,3612 0,4673 25 1 0,4509 0,3377 0,0601 25 0,4776 d 0,954

Tabela 6.6: Rezultati analize harmonskega popačenja za kompenzacijski filter h_r 3,78/4,7 ob paralelnem delovanju transformatoriev

7 SKLEP

V začetnem poglavju je bil namen nekoliko pobližje predstaviti matematične osnove za predstavitev ponavljajočih se popačenih sinusnih signalov, ki jih srečujemo pri analizi energetskih omrežij zaradi vse večjega obsega nelinearnih bremen.

V nadaljevanju so bili predstavljeni osnovni principi izračuna zaporedne in paralelne resonančne vezave. Za vrednotenje kakovosti električne napetosti zaradi harmonske popačenosti so bile predstavljene mejne vrednosti na podlagi predpisanega standarda SIST EN 61000-2-4, ki predpisuje osnovne značilnosti napajalne napetosti v industrijskih okoljih.

Za potrebe izvedbe analize harmonskega popačenja napetosti je potrebno poznavanje modeliranja različnih gradnikov energetskega omrežja, ki so bili v teoriji predstavljeni za izvajanje izračunov v širšem frekvenčnem področju. Pri tem je treba poudariti, da predstavljajo energetski transformatorji z možnostjo različnih vezalnih skupin in prestavnih razmerij zelo obširno področje, ki pa je bilo predstavljeno le z izračunom impedance, med tem, ko napetostnih razmer nismo posebej obravnavali.

V nadaljevanju je predstavljen tipični primer zaključenega industrijskega omrežja. Podani so njegovi osnovni parametri, ki so potrebni za izračun impedanc posameznih elementov energetskega omrežja.

V zadnjem poglavju smo zaradi različnih napetostnih nivojev uporabili metodo enotinih vrednosti. Z izbiro različnih kombinacij razglašenih kompenzacijskih filtrov smo prišli do optimalne rešitve za obravnavani model omrežja, ki smo jo za različna stanja omrežja tudi predstavili.

Ugotovili smo, da je v omrežjih, kjer je prisoten večji delež nelinearnih bremen in je faktor celostnega harmonskega popačenja toka THD_I okoli 20 do 25 odstotkov, smiselna uporaba razglašenih kompenzacijskih filtrov.

Z uporabo predstavljenega filtra se je celotno napetostno popačenje v priključni točki zmanjšalo za 60 odstotkov. Izbran resonančni filter ima ob predpostavljeni kratkostični moči omrežja resonančni točki pri 176 Hz in 222 Hz. Obe točki sta dovolj odmaknjeni od značilnih tokov harmonskih komponent višjega reda porabnikov.

S spremembo kratkostične moči omrežja se linearno spreminja tudi impedanca omrežja. Impedančna karakteristika nelinearnega bremena se z nižanjem kratkostične moči premika bolj proti osnovni harmonski komponenti. Zmanjša se ojačanje harmonskih komponent višjega reda na levi strani resonančne točke in dušenje na desni strani resonančne točke.

Z znižanjem impedance transformatorja, oziroma ob paralelnem obratovanju dveh transformatorjev, se močno zniža tudi vrednost napetostnega popačenja.

Izbrana kombinacija kompenzacijskih filtrov razmeroma dobro kompenzira vpliv harmonskih komponent 5. in 7. reda v omrežju, vendar pa, kar močno ojača 3. harmonsko komponento toka in napetosti v omrežju.
8 LITERATURA

- [1] SIST EN 61000-2-4:2003; Electromagnetic compatibility (EMC) Part 2: Enviroment – Section 4: Compatibility levels in industrial plants for lowfrequency conducted disturbances
- [2] G. Štumberger, D. Dolinar, *Definicije moči in ortogonalne razstavitve tokov*, interno gradivo, FERI, Maribor, 2006
- [3] J. Arillaga, N.R. Watson, *Power System Harmonics*, *Second edition*, John Wiley & Sons, 2003
- [4] Bronštejn, Semendjajev, Musiol, Műhlig, *Matematični priročnik*, tehniška založba Slovenije, 1997
- [5] J. Wakileh, *Power Systems Harmonics: Fundamentals, Analysis and Filter design*, Springer, 2001
- [6] J. Voršič, T. Zorič, *M. Horvat, Izračun obratovalnih stanj v elektroenergetskih omrežjih,* FERI, Maribor, 2008
- [7] I. Tičar, T. Zorič, Osnove elektrotehnike, III zvezek, izmenični tokokrogi in prehodni pojavi, Založniška dejavnost FERI, Maribor, 2001
- [8] F. Žlahtič, D. Matvoz, M. Zorman, *Motnje in motenja v elektroenergetskih omrežjih*, Elektrotehniška zveza Slovenije, 2003
- [9] G. Štumberger, K. Deželak, Prehodni pojavi v EES, študijsko gradivo, FERI, Maribor, 2007
- [10] Francisco C. De La Rosa, *Harmonics and power systems,* CRC Press, 2006
- [11] Internetni vir: <u>http://sl.wikipedia.org/wiki/Ko%C5%BEni_pojav</u>, Kožni pojav (dostop 25.9.2014)
- [12] Dommel HW, *Electromagnetic transients program (EMTP)*, Bonneville Power Administration, Portland, 1986
- [13] J. Kragelj, A. Majcen, F. Prepeluh, G. Zlatarev, P. Hrobat, Optimiranje zaščite zbiralk v 110 kV stikališčih distribucije Slovenije, EIMV, ref. Št. 1830, Ljubljana, 2006
- [14] T. Pfajfar, Analiza kompenzacijskih ukrepov v TP 1, Ljubljana, 2013

- [15] T. Pfajfar, Določanje odgovornosti za harmonsko popačenje z referenčnimi impedancami, Doktorska disertacija, Ljubljana, 2009
- [16] Internetni vir: <u>http://eele.tsckr.si/wiki/index.php/Resonanca</u>,(dostop 25.9.2014)
- [17] J. Voršič, J. Pihler, *Tehnika visokih napetosti in velikih tokov*, FERI, Maribor, 2008
- [18] Internetni vir: <u>http://www.nexans.com/</u>, SN kabli, (dostop 25.9.2014)

9 Priloge:

A.1

Izračun parametrov tujega omrežja (110 kV napetostni nivo)

$$\phi_3 = \tan^{-1}(X / R)_{3\phi} = \tan^{-1}(10)_{3\phi} = 84,29^{\circ}$$
(9.1)

$$\phi_1 = \tan^{-1}(X / R)_{1\phi} = \tan^{-1}(10)_{1\phi} = 84,29^{\circ}$$
(9.2)

$$\underline{I}_{3\phi} = \left| I_{3\phi} \right| \angle -\phi_3 = 4,88 \angle -84,29^{\circ} kA \tag{9.3}$$

$$\underline{I}_{1\phi} = \left| I_{1\phi} \right| \angle -\phi_1 = 2,81 \angle -84,29^{\circ} kA \tag{9.4}$$

$$\underline{S}_{3\phi}^{"} = \sqrt{3} \cdot \underline{U}_{n} \underline{I}_{3\phi}^{*} = 931 \angle 84, 29^{\circ} MVA$$

$$\tag{9.5}$$

$$\underline{S}_{1\phi}^{"} = \sqrt{3} \cdot \underline{U}_n \underline{I}_{1\phi}^{*} = 536 \angle 84, 29^{\circ} MVA$$
(9.6)

$$\underline{Z}_{zb1}^{+} = U_n / I_{3\phi}^{*} = 1.2931 - j12.9309 \ \Omega$$
(9.7)

$$\underline{Z}_{zb1}^{0} = (3U_n / \underline{I}_{1\phi}^{*}) - 2\underline{Z}^{*} = 2.2457 - j22.4568 \,\Omega$$
(9.8)

A.2

Izračun parametrov transformatorja Tr 1 (energetski transformator 110/21 kV, 31,5 MVA)

$$\underline{Z}_{ir} = (R + jX)$$

$$\underline{Z}_{ir}^{+} = \underline{Z}_{ir1}^{-} = \frac{\%_{\underline{Z}_{ir1}}}{100} = \frac{0,45 + j13,1}{100} = 0,0045 + j0,131 \ \Omega$$

$$\underline{Z}_{ir1}^{0} = \underline{Z}_{ir1}^{+} + 3R_{s} = 0,0045 + j0,131 + 3 \cdot 80 = 0,0045 + j240,131 \ \Omega$$
(9.9)

A.3

Izračun parametrov transformatorja Tr 2 (energetski transformator 21/0,41 kV, 2,5 MVA)

$$\underline{Z}_{tr} = (R + jX)$$

$$\underline{Z}_{tr}^{+} = \underline{Z}_{tr2}^{-} = \frac{\% \underline{z}_{tr2}}{100} = \frac{0.85 + j6.04}{100} = 0,0085 + j0,0604 \ \Omega \tag{9.10}$$

$$\underline{Z}_{tr2}^{0} = \underline{Z}_{tr2}^{+} + 3R_{s} = 0,0085 + j0,0604 + 3 \cdot 0 = 0,0085 + j0,0604 \ \Omega$$

A.4

Izračun parametrov prenosnega voda KB 1

$$\underline{Z}_{kb1} = (R_1 + j2\pi f_1 L_1) * l$$

$$\underline{Z}_{kb1}^+ = (0,206 + j2\pi \cdot 50 \cdot 0,00039) * 3 = 0,6180 + j0,3676 \Omega$$

$$\underline{Z}_{kb1}^0 = (R_0 + j2\pi f_1 L_0) * l$$

$$\underline{Z}_{kb1}^0 = (1,347 + j2\pi \cdot 50 \cdot 0,00212) * 3 = 4,0410 + j1,9981 \Omega$$
(9.11)

A.5

Izračun parametrov pasivnega bremena P

$$\underline{S}_{br} = \frac{P_{br}}{\cos\varphi} = \frac{1 \cdot 10^{6}}{0,95} = 1,0526 \cdot 10^{6} \angle \cos^{-1}(0,95) = 0,79324 + j0,60891 \text{ MVA}$$
$$\underline{Z}_{br}^{+} = \frac{1}{\underline{S}_{br}^{*}} = 0,1269 + j0,0974 \Omega \qquad (9.12)$$
$$\underline{Z}_{br}^{0} = \infty$$

A.6

Izračun parametrov nelinearnega bremena F

$$\underline{S}_{nlbr} = \frac{P_{nlb}}{\eta \cos \varphi} = \frac{1,282 \cdot 10^6}{0,90 \cdot 0,95} = 1,5 \cdot 10^6 \angle \cos^{-1}(0,95) = 1,35 + j0,6538 \text{ MVA}$$

$$\underline{Z}_{nlb}^+ = \frac{1}{\underline{S}_{nlb}^*} = 0,0960 + j0,0465 \Omega$$

$$\underline{Z}_{br}^0 = \infty$$
(9.13)

A.7

Izračun parametrov kompenzacijskega filtra Q1

$$h_{rq1} = \frac{f_{q1}}{f_1} = \frac{189}{50} = 3,78$$

$$X_{Cq1} = \frac{\left(U_{b0,4}\right)^2}{Q_{Cq1}} = \frac{\left(400\right)^2}{0,55\ 10^6} = 290,9\ \mathrm{m}\Omega$$

$$X_{Lq1} = \frac{X_{Cq1}}{\left(h_{rq1}\right)^2} = \frac{0,2909}{3,78^2} = 20,4\ \mathrm{m}\Omega$$

$$X_{nq1} = \sqrt{X_{Lq1}X_{Cq1}} = \sqrt{0,0204\cdot0,2909} = 77,0\ \mathrm{m}\Omega$$

$$R_{q1} = \frac{X_{nq1}}{Q_{vq1}} = \frac{0,077}{100} = 0,7696\ \mathrm{m}\Omega$$

$$\underline{Z}_{q1} = R_{q1} + j\left(X_{Lq1} - X_{Cq1}\right) = 0,7696 - j270,5\ \mathrm{m}\Omega$$
(9.14)

Izračun parametrov kompenzacijskega filtra Q2

$$h_{rq2} = \frac{f_{q2}}{f_1} = \frac{235}{50} = 4,7$$

$$X_{Cq2} = \frac{\left(U_{b0,4}\right)^2}{Q_{Cq2}} \frac{1}{Z_{b0,4}} = \frac{\left(400\right)^2}{0,55\ 10^6} = 290,9\ \mathrm{m}\Omega$$

$$X_{Lq2} = \frac{X_{Cq2}}{\left(h_{rq2}\right)^2} = \frac{0,2909}{4,7^2} = 13,2\ \mathrm{m}\Omega$$

$$X_{nq2} = \sqrt{X_{Lq2}X_{Cq2}} = \sqrt{0,0132\cdot0,2909} = 61,9\ \mathrm{m}\Omega$$

$$R_{q2} = \frac{X_{nq2}}{Q_{vq2}} = \frac{61,9}{100} = 0,61896\ \mathrm{m}\Omega$$

$$\underline{Z}_{q2} = R_{q2} + j\left(X_{Lq2} - X_{Cq2}\right) = 0,61896 - j277,7\ \mathrm{m}\Omega$$

A.8

Izračun baznih vrednosti toka in impedance za pretvorbo parametrov v sistem enotinih vrednosti

$$I_{baz110} = \frac{S_b}{\sqrt{3} U_{bL-L110}} = \frac{100 \ 10^6}{\sqrt{3} \ 110 \ 10^3} = 524,8A$$

$$I_{baz20} = \frac{S_b}{\sqrt{3} U_{bL-L20}} = \frac{100 \ 10^6}{\sqrt{3} \ 21 \ 10^3} = 2,749kA \tag{9.16}$$

$$I_{baz0,4} = \frac{S_b}{\sqrt{3} U_{bL-L0,4}} = \frac{100 \ 10^6}{\sqrt{3} \ 0,4 \ 10^3} = 144,34kA$$

$$Z_{baz110} = \frac{U_{bL-L110}}{\sqrt{3} I_{baz110}} = \frac{100 \ 10^{\circ}}{\sqrt{3} \ 524,8} = 121\Omega$$

$$Z_{baz20} = \frac{U_{bL-L20}}{\sqrt{3} I_{baz20}} = \frac{21 \ 10^{3}}{\sqrt{3} \ 2,749 \ 10^{3}} = 4,41\Omega$$

$$Z_{baz0,4} = \frac{U_{bL-L0,4}}{\sqrt{3} I_{baz0,4}} = \frac{100 \ 10^{6}}{\sqrt{3} \ 144,34 \ 10^{3}} = 0,0016\Omega$$
(9.17)

Izračun parametrov tujega omrežja (110 kV napetostni nivo)

$$\underline{I}_{3\phi} = \frac{\left|I_{3\phi}\right| \angle -\phi_{3}}{I_{baz}} = \frac{4,88 \angle -84,29^{\circ}}{524} = 9,311 \angle -84,29^{\circ} pu$$

$$\underline{I}_{1\phi} = \frac{\left|I_{1\phi}\right| \angle -\phi_{1}}{I_{baz}} = \frac{2,81 \angle -84,29^{\circ}}{524} = 5,3614 \angle -84,29^{\circ} pu$$

$$\underline{S}_{3\phi}^{"} = \frac{\sqrt{3} \cdot \underline{U}_{n} \underline{I}_{3\phi}^{*}}{S_{b}} = \frac{93110^{6} \angle 84,29^{\circ}}{100\ 10^{6}} = 9,31 \angle 84,29^{\circ} pu$$

$$\underline{S}_{1\phi}^{"} = \frac{\sqrt{3} \cdot \underline{U}_{n} \underline{I}_{1\phi}^{*}}{S_{b}} = \frac{53610^{6} \angle 84,29^{\circ}}{100\ 10^{6}} = 5,36 \angle 84,29^{\circ} pu$$
(9.18)

$$Z^{+} = \sqrt{1.2931^{2} + 12.9309^{2}} = 0,107 \ pu$$

$$\underline{Z}^{+} = 1/I_{3\phi}^{*} = \frac{1}{9,311 \angle -84,29^{\circ}} = 0,0107 + j0,1069 \ pu$$
(9.19)

$$Z^{0} = \sqrt{2.2457^{2} + 22.4568^{2}} = 0,3438 \ pu$$

$$\underline{Z}^{0} = \frac{3}{I_{3\phi}^{*}} - 2\underline{Z}^{+} = \frac{3}{(9,311\angle -84,29^{\circ})^{*}} - 0,0107 + j0,1069 = 0,0343 + j0,3430 \ pu$$
 (9.20)

Izračun parametrov transformatorja Tr 1 (energetski transformator 110/21 kV, 31,5 MVA)

$$\underline{Z}_{tr} = (R + jX)$$

$$\underline{Z}_{tr}^{+} = \underline{Z}_{tr}^{-} = \frac{\%}{100} \frac{S_{b110}}{S_{tr}} = \frac{0,45 + j13,1}{100} \frac{100}{2,5} = 0,0143 + j0,4159 \ pu \tag{9.21}$$

$$\underline{Z}_{tr}^{0} = \underline{Z}_{tr}^{+} + \frac{3R_{s}}{Z_{b}} = 0,0143 + j0,4159 + \frac{3 \cdot 80}{4} = 54,4361 + j0,4159 \ pu$$

Izračun parametrov transformatorja Tr 2 (energetski transformator 21/0,41 kV, 2,5 MVA)

$$\underline{Z}_{tr} = (R + jX)$$

$$\underline{Z}_{tr2}^{+} = \underline{Z}_{tr2}^{-} = \frac{\%_{\underline{Z}_{tr2}}}{100} \frac{S_{b20}}{S_{tr2}} = \frac{0.84 + j6.04}{100} \frac{100}{2.5} = 0.336 + j2.416 \ pu \tag{9.22}$$

$$\underline{Z}_{tr2}^{0} = \underline{Z}_{tr2}^{+} + \frac{3R_{s}}{Z_{b}} = 0.336 + j2.416 + \frac{3 \cdot 0}{4} = 0.336 + j2.416 \ pu$$

Izračun parametrov prenosnega voda KB 1

$$\underline{Z}_{kb1} = (R + jX) * l / Z_{b20}$$

$$\underline{Z}_{kb1}^{+} = (0,206 + j0,1225) * 3 / 4,41 = 0,1401 + j0,0833 \ pu$$

$$\underline{Z}_{kb1}^{0} = (1,347 + j0,6660) * 3 / 4,41 = 0,9163 + j0,4531 \ pu$$
(9.23)

Izračun parametrov pasivnega bremena P

$$\underline{S}_{br} = \frac{S_{br}}{S_{b04}} \angle \cos^{-1}(pf) = \frac{1,0}{100} \angle \cos^{-1}(0,95) = 0,0079 + 0,0061 \text{ pu}$$
$$\underline{Z}_{br}^{+} = \frac{1}{\underline{S}_{br}^{*}} = 79,3241 + j60,8908 \text{ pu}$$
$$\underline{Z}_{br}^{0} = \infty$$
(9.24)

Izračun parametrov nelinearnega bremena F

$$\underline{S}_{nlb} = \frac{S_{nlb} \eta}{S_b} \angle \cos^{-1}(pf) = \frac{1,50 0,95}{100} \angle \cos^{-1}(0,9) = 0,0135 + 0,0065 \text{ pu}$$
$$\underline{Z}_{nlb}^+ = \frac{1}{\underline{S}_{nlb}^*} = 60,000 + j29,0593 \text{ pu}$$
$$\underline{Z}_{nlb}^0 = \infty$$
(9.25)

lzračun parametrov kompenzacijskega filtra Q_1

$$h_{rq1} = \frac{f_{q1}}{f_1} = \frac{189}{50} = 3,78$$

$$X_{Cq1} = \frac{\left(U_{b0,4}\right)^2}{Q_{Cq1}} \frac{1}{Z_{b0,4}} = \frac{\left(400\right)^2}{0,55\ 10^6} \frac{1}{0,0016} = 181,8182\ pu$$

$$X_{Lq1} = \frac{X_{Cq1}}{\left(h_{rq1}\right)^2} = \frac{181,8182}{3,78^2} = 12,7249\ pu$$

$$X_{nq1} = \sqrt{X_{Lq1}X_{Cq1}} = \sqrt{12,7249\cdot181,8182} = 48,1\ pu$$

$$R_{q1} = \frac{X_{nq1}}{Q_{vq1}} = \frac{48,1}{100} = 0,481\ pu$$

$$\underline{Z}_{q1} = R_{q1} + j\left(X_{Lq1} - X_{Cq1}\right) = 0,481 - j169,09\ pu$$
(9.26)

lzračun parametrov kompenzacijskega filtra Q_2

$$\begin{aligned} h_{rq2} &= \frac{f_{q2}}{f_1} = \frac{235}{50} = 4,7 \\ X_{Cq2} &= \frac{\left(U_{b0,4}\right)^2}{Q_{Cq2}} \frac{1}{Z_{b0,4}} = \frac{\left(400\right)^2}{0,55\ 10^6} \frac{1}{0,0016} = 181,8182\ pu \\ X_{Lq2} &= \frac{X_{Cq2}}{\left(h_{rq2}\right)^2} = \frac{181,8182}{4,7^2} = 8,2308\ pu \\ X_{nq2} &= \sqrt{X_{Lq2}X_{Cq2}} = \sqrt{8,2308\cdot181,8182} = 36,6847\ pu \\ R_{q2} &= \frac{X_{nq2}}{Q_{vq2}} = \frac{48,1}{100} = 0,3868\ pu \\ \underline{Z}_{q2} &= R_{q2} + j\left(X_{Lq2} - X_{Cq2}\right) = 0,38685 - j173,59\ pu \end{aligned}$$
(9.27)

B.1

Programska koda v programu Matlab za sliko 2.1 "Tipične oblike popačenega signala"

```
diary e2_diary;
f=50:
dur=(1/f)*2;
omega=2*pi*f;
t=0:0.0001:dur;
y=sin(omega*t);
a=sin(omega*t) + sin(3*omega*t)/3;
b=sin(omega*t) + sin(3*omega*t)/3 + sin(5*omega*t)/5 + sin(7*omega*t)/7;
plot(t,y,'r'),hold on,grid on;
plot(t,a,'g'),hold on;
plot(t,b,'b');
xlabel({'\it t[s]'},'FontSize',12);
ylabel('amplituda', 'FontSize', 12);
title('Tipične oblike harmonikov', 'FontSize', 12);
legend1=legend('osnovni harmonik', 'osn + 3. h.', 'osn + 3. h. + 5. h. + 7. h.');
set(legend1,'Location','BestOutside'):
legend({'osnovni harmonik', 'osn + 3. h.', 'osn + 3. h. + 5. h. + 7. h.'})
diary off;
```

B.2

Programska koda v programu Matlab za sliko 2.5 "Amplitudna in fazna karakteristika zaporedne vezave RLC"

```
[A,B,C,D] = power_analyze('SERRLC');
freq = logspace(1,3,500);
w = 2*pi*freq;
Xc=1./(w*0.31831e-3);
XI=w*0.0018;
R=0.23779;
mar=0:1:5:
[Ymag,Yphase] = bode(A,B,C,D,1,w);
Zmag = 1./Ymag;
Zphase = -Yphase;
subplot(2,1,1)
plot(freq,Zmag,'b'),axis([50 500 0 10]), hold on;
plot(freq,abs(XI-Xc),'g');
plot(freq,Ymag, 'r');
plot([210,210],[10,0],'-.b');
plot(freq,Xc,'k');
plot(freq,XI,'k');
plot([0,500],[0.238,0.238],'m');
grid on;
xlabel('Frekvenca [Hz]')
legend('Z','X_n','I','f_r','Xc','XI','R');
subplot(2,1,2)
plot(freq,Zphase),grid on,hold on;
plot([210,210],[100,-100],'-.b');
xlabel('Frekvenca [Hz]')
ylabel('{\phi},{[°]}'), axis([50 500 -100 100])
legend('{\phi}','f_r');
grid on
```

B.3

Programska koda v programu Matlab za sliko 2.7 "Amplitudna in fazna karakteristika vzporedne vezave RLC"

freq = linspace(1,500,1000);w = 2*pi*freq;Xc1=1; f=50; f1=210; p1=f1/f; XI1=Xc1/power(p1,2); Xn1=sqrt(Xl1*Xc1); Q1=5; R1=Xn1*Q1; Bc=-1i*(w*Cn); Ln=XI1/(2*pi*f); XI=w*Ln; Xc=1./(w*Cn); BI=-1i*1./(w*Ln): Bn=abs(BI-Bc); B=(1./XI-1./Xc); G=(1./R1); Y=sqrt(power(G,2)+power(Bn,2)); fin=atand(B/G); figure(01); subplot(2,1,1)p=plot(freq,Y,'b');axis([0 500 0 12]), hold on; set(p,'Color','b','LineWidth',2); plot(freq,abs(BI-Bc),'g','LineWidth',2),hold on; plot([210,210],[12,0],'-.b'),hold on; plot(freq,abs(Bc),'k'),hold on; plot(freq,abs(BI),'k'), hold on; plot([0,1000],[G,G],'-r','LineWidth',1); grid on; xlabel('Frekvenca, [Hz]') ylabel('admitanca') legend('Y=I','B_n','f_r','Bc','BI','G'); subplot(2,1,2)plot(freq,fin),grid on,hold on; plot([210,210],[100,-100],'-.b'); xlabel('Frekvenca, Hz') ylabel('{\phi},{[°]}'),,axis([0 500 -100 100]) legend('{\phi}','f_r'); grid on

B.4

Programska koda v programu Matlab za slike od 4.5 do 4.9, s katerimi so predstavljeni parametri daljšega prenosnega kablovoda.

clear all clc %osnovni podatki kablovoda iz kataloga f=50; %Hz r=0.0393; %ohm/km dolz=250; %km xl=0.4054; %ohm/km bc=2.828e-6; %siem/km XL=xl*dolz; %ohm R=r*dolz: %ohm Bc=bc*dolz; %siem Xc=inv(Bc) %ohm Zsys=4.243+1i*29.698; %ohm %izračun induktivnosti in kapacitivnosti kablovoda L=dolz*xl/(2*pi*f); HC=dolz*bc/(2*pi*f); %F %izračun paramaetrov serijske impedance in %paralelne admitance/km %ohm/km $z=r+1i^{*}xl;$ y=1i*bc: %mho/km Z=z*dolz; Za=abs(Z); Y=y*dolz; IY = inv(Y): gama=sqrt(z*y);%konstanta sirjenja beta=imag(gama); %kontanta vrtenja beta100=0.001*(180/pi)*100; gamal=sqrt(Z*Y); gamala=abs(gamal); $Z_{c=sqrt(Z/Y)}$; Zca=abs(Zc); Zs=Zc*sinh(gamal) Yp=1i*(imag(tanh(gamal/2)/Zc)); lambda=2*pi/beta v=f*lambda fo=v/dolz: %izračun karkateristične impedance kabla for *h*=1:1:2500 %izračun karkateristične impedance kabla f1(h)=h/50; $Z_1(h) = (R+1i*XL*f1(h));$ $Y_1(h) = 1i^Bc^{f_1(h)};$ IY(h)=1i*Xc/f1(h);% izračun valovne dolžine $z_1(h) = (r+1i^*xl^*f1(h));$ $y_1(h) = (1i*bc*f1(h));$ $Zc_1(h) = sqrt(z_1(h)/y_1(h));$ $Zc_a(h) = abs(Zc_1(h));$ $gama_1(h) = sqrt(z_1(h)*y_1(h));$ % izračun hitrosti širjenja beta_1(h)=imag(gama_1(h)); lambda_1(h)=(2*pi/beta_1(h)); $v_1(h) = lambda_1(h)*f*f1(h);$ % izračun frekvence osciliranja $fo_1(h)=v_1(h)/dolz;$ % izračun propagacijske konstante širjenja gamal_1(h)=sqrt(Z_1(h)*Y_1(h)); % izračun serijske impedance voda $Zs_1(h)=Zc_1(h)*sinh(gamal_1(h));$ $Zsa_1(h) = abs(Zs_1(h));$ $fiZs_1(h)=imag((log(Zs_1(h))));$ $Xs(h) = imag(Zs_1(h));$ % izračun paralelne admitance voda $Yp_1(h) = (tanh((gamal_1(h)/2))/(gamal_1(h)/2))*Y_1(h)/2;$ $Ypa_1(h) = abs(Yp_1(h));$ $fiYp_1(h) = atan2(imag(Yp_1(h)), real(Yp_1(h)));$

```
\begin{split} & \text{Xc}_1(h) = \text{imag}(1/\text{Yp}_1(h)); \\ & \text{%izračun nadomestne impedance kabla} \\ & \text{Zkb}(h) = (\text{Zs}_1(h)^*\text{Yp}_1(h)+1)/(\text{Yp}_1(h)^*[\text{Zs}_1(h)^*\text{Yp}_1(h)+2]); \\ & \text{Zkba}(h) = \text{abs}(\text{Zkb}(h)); \\ & \text{fiZkb}(h) = \text{abs}(\text{Zkb}(h)), \text{real}(\text{Zkb}(h))); \\ & \text{%izračun nadomestne impedance sistema} \\ & \text{Zsys}_1(h) = \text{real}(\text{Zsys}) + \text{imag}(\text{Zsys})^*\text{f1}(h); \\ & \text{%izračun nadomestne impedance na koncu kabla} \\ & \text{Z3}(h) = (\text{Zsys}_1(h)^*\text{Yp}_1(h))/(\text{Yp}_1(h) + \text{Zsys}_1(h)); \\ & \text{Z2}(h) = \text{Zs}_1(h) + \text{Z3}(h); \\ & \text{Z1}(h) = (\text{Yp}_1(h)^*\text{Z2}(h))/(\text{Yp}_1(h) + \text{Z2}(h)); \\ & \text{Zna}(h) = \text{abs}(\text{Z1}(h)); \\ & h_1(h) = \text{f1}(h); \end{split}
```

end

figure(01) subplot(221), plot(f1,Zc_a,'g'),grid on,axis([1 50 378.5 379.6]); xlabel('h-ti harmonik'); ylabel('{\midZ\mid},{[\Omega]}'); title('valovna upornost voda \itZ c'); subplot(222), plot(f1,lambda_1,'r'),grid on,axis([1 50 0 6e3]); xlabel('h-ti harmonik'); ylabel('{\lambda,[km]}'); title('valovna dolžina {\it\lambda}'); subplot(223). plot(f1,v_1,'b'),grid on,axis([1 50 2.931e5 2.935e5]); xlabel('*h*-ti harmonik'): vlabel('{\nu,[km/s]}'); title('hitrost širjenja {\it\nu}'); subplot(224), plot(f1,fo_1,'k'),grid on,axis([1 50 1172.5 1173.7]); xlabel('*h*-ti harmonik'); ylabel('fo,[Hz]'); title('frekvenca nihanja $itf_n_i_h'$); figure(02) subplot(211), plot(f1,Xs,'r'),grid on, hold on, axis([1 50 -400 400]); xlabel('*h*-ti harmonik'); ylabel('{\midX_v\mid},{[\Omega]}'); title('vzdolžna reaktanca voda \itX_v'); subplot(212), plot(f1,Xc_1,'r'),grid on, axis([1 50 -30000 30000]); xlabel('*h*-ti harmonik'); ylabel('{\mid1/B_v\mid},{[\Omega]}'); title('prečna reaktanca voda \it1/B_v'); figure(03) subplot(221), plot(f1,Zkba,'g'),grid on,axis([1 50 0 30e3]); xlabel('h-ti harmonik'); ylabel('{ $\midZ_n_v_h\mid},{[Omega]}');$ title('impedanca voda $itZ_n_v_h'$); subplot(222). plot(f1,fiZkb*180/pi,'r'),grid on,axis([1 50 -100 100]); xlabel('*h*-ti harmonik'); ylabel('{\phi,[°]}');

```
title('fazni kot impedance voda \phi_n_v_h');
subplot(223),
plot(real(Zkb),imag(Zkb),'k'),grid on,axis([0 30e3 -15e3 15e3]);
xlabel('R_v,{[\Omega]}');
ylabel('X_v,{[\Omega]}');
title('impedanca voda itZ_n_v_h');
subplot(224),
plot3(imag(Zkb),real(Zkb),h_1,'b'),grid on,axis([-20e3 20e3 0 30e3 1 50]);
xlabel('X_v,{[\Omega]}')
zlabel('h-ti harmonik');
ylabel('R_v,{[\Omega]}');
title('impedanca voda itZ_n_v_h');
figure(04)
subplot(221),
plot(f1,Zsa_1,'g'),grid on,axis([1 50 0 400]);
xlabel('h-ti harmonik');
ylabel('{\midZ\mid},{[\Omega]}');
title('vzdolžna impedanca voda itZ_v_h');
subplot(222),
plot( f1,fiZs_1*180/pi,'r'),grid on,axis([1 50 -180 180]);
xlabel('h-ti harmonik');
ylabel('{\phi,[°]}');
title('fazni kot impedance {\phi}_v_h');
subplot(223).
plot(real(Zs_1),imag(Zs_1),'k'),grid on,axis([-6 10 -400 400]);
xlabel('R_v,{[\Omega]}');
ylabel('X_v,{[\Omega]}');
title('vzdolžna impedanca voda itZ_v_h');
subplot(224),
plot3(imag(Zs_1),real(Zs_1),h_1,'b'),grid on,axis([-400 400 -6 10 1 50]);
zlabel('h-ti harmonik'):
xlabel('X_v,{[\Omega]}')
ylabel('R_v,{[\Omega]}');
title('vzdolžna impedanca voda itZ_v_h');
figure(05)
subplot(221),
plot(f1,Ypa_1,'g'),grid on,axis([1 50 0 0.4]);
xlabel('h-ti harmonik');
ylabel('\{\text{MidY}_1_h \in S';
title('prečna admitanca voda itY_1_h');
subplot(222),
plot(f1, fiYp_1*180/pi,'r'),grid on;
xlabel('h-ti harmonik');
ylabel('{\phi,[°]}');
title('fazni kot prečne admitance {\phi}_1_h');
subplot(223),
plot(real(Yp_1),imag(Yp_1),'k'),grid on,axis([0 0.45 -0.25 0.25]);
xlabel('G_v,[S]');
ylabel('B_v,[S]');
title('prečna admitanca voda itY_1_h');
subplot(224),
plot3(imag(Yp_1),real(Yp_1),h_1,'b'),grid on,axis([-0.3 0.3 0 0.5 1 50]);
zlabel('h-ti harmonik');
xlabel('B_v,[S]')
ylabel('G_v,[S]');
title('prečna admitanca voda iY_1_h');
```

B.5

Programska koda v programu Matlab za sliko 5.2 "Oblika toka nelinearnega bremena"

clear all
clc
diary e2_diary;
f=50;
dur=(1/f)*2;
omega=2*pi*f;
lh(1*f)=100/100;
lh(2*f)=1.167/100;
lh(3*f)=5.419/100;
lh(4*f)=0.3929/100;
lh(5*f)=35.27/100;
lh(6*f)=0.3209/100;
lh(7*f)=19.269/100;
lh(8*f)=0.176/100;
lh(9*f)=3.093/100;
lh(10*f)=0.1312/100;
lh(11*f)=4.599/100;
lh(12*f)=0.086/100;
lh(13*f)=1.68/100;
lh(14*f)=0.1077/100;
lh(15*f)=1.668/100;
lh(16*f)=0.0559/100;
lh(17*f)=1.97/100;
lh(18*f)=0.060/100;
lh(19*f)=1.637/100;
lh(23*f)=1.065/100;
lh(25*f)=1.00/100;
t=0:0.0001:dur;
x =(0:0.0001:dur);
y=sin(omega*t)*Ih(1*f)+sin(2*omega*t)*Ih(2*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(4*omega*t)*Ih(4*f)+sin(5*omega*t)*Ih(2*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*omega*t)*Ih(3*f)+sin(3*f)+si
h(5*f)+

 $sin(6^{omega^{t}})^{Ih}(6^{f}) + sin(7^{omega^{t}})^{Ih}(7^{f}) + sin(8^{omega^{t}})^{Ih}(8^{f}) + sin(9^{omega^{t}})^{Ih}(9^{f}) + sin(10^{omega^{t}})^{Ih}(10^{f}) + ...$

```
sin(11^{omega^{t}})^{Ih}(11^{f}) + sin(12^{omega^{t}})^{Ih}(12^{f}) + sin(13^{omega^{t}})^{Ih}(13^{f}) + sin(14^{omega^{t}})^{Ih}(14^{f}) + sin(15^{f}) + ...
```

```
sin(16*omega*t)*lh(16*f)+sin(17*omega*t)*lh(17*f)+sin(18*omega*t)*lh(18*f)+sin(19*omega*t)*lh(19*f)+sin(23
*omega*t)*lh(23*f)+...
sin(25*omega*t)*lh(25*f);
plot(x,y,'b'),hold on,grid on;
xlabel({'\itt [s]'},'FontSize',12);
ylabel('\itt [s]','FontSize',12);
title('Oblika toka nelinearnega bremena','FontSize',12);
set (legend,'Location','BestOutside');
legend1=legend('tok nelineranega bremena');
set(legend1,'Location','BestOutside');
legend({'tok nelineranega bremena'})
diary off;
```

B.6

Programska koda v programu Matlab za slike od 5.4 do 5.6, ki podajajo fazne in amplitudne karakteristike kompenzacijskih filtrov Q_1 in Q_2 .

clear all %podatki za izračun kompenzacijskega filtra f1=189: %frekvenca uglasitve filtra f2=235; %frekvenca uglasitve filtra Q1=100; %faktor kvalitete filtra Q2=100: %faktor kvalitete filtra Qc1=0.3e6; %nazivna moč filtra kVAr %nazivna moč filtra kVAr Qc2=0.3e6; f=50: %nazivna frekvenca omrežja %Izračun impedance NN omrežia %bazna vrednost NN omrežja (VA) Sb04=100e6; Ub04=0.4e3: %bazna vrednost napetosti NN omrežja (V) Ib04=Sb04/(sqrt(3)*Ub04); %bazna vrednost toka NN omrežja (Å) Zb04=Ub04/(sqrt(3)*lb04); %bazna impedanca NN omrežja (OHM) %% podatki za izračun kompenzacijskega filtra %izračun impedance filtra p1=f1/f;% faktor izbrane frekvence 1 p2=f2/f; % faktor izbrane frekvence 2 %izračun parametrov filtra 1 Xc1=(power(Ub04,2)/Qc1)/Zb04; XI1=Xc1/power(p1,2); Xn1=sqrt(Xl1*Xc1); R1=Xn1/Q1; Qf1=(power(p1,2)/(power(p1,2)-1)*Qc1)/Sb04; Zf_1=R1+1i*(XI1-Xc1); Yf_1=inv(Zf_1); %izračun parametrov filtra 2 Xc2=(power(Ub04,2)/Qc2)/Zb04; XI2=Xc2/power(p2,2); Xn2=sqrt(Xl2*Xc2); R2=Xn2/Q2; Qf2=(power(p2,2)/(power(p2,2)-1)*Qc2)/Sb04; Zf_2=R2+1i*(Xl2-Xc2); Yf_2=inv(Zf_2); % %izračun impedance v celotnem frekvečnem področju for *h*=1:1:2500 b(h)=h/50;if rem(h,3) == 0%% Impedanca filtra 1 $Zq1(h)=R1+1i^{(b(h)^{X}I1-Xc1/b(h))};$ Zq1a(h)=abs(Zq1(h));Yq1(h)=inv(Zq1(h));Yq1a(h)=abs(Yq1(h));fiq1(h)=imag(log(Zq1(h)))*180/pi;%% Impedanca filtra 2 $Zq2(h)=R2+1i^{(b(h)^{X}l2-Xc2/b(h))};$ Zq2a(h)=abs(Zq2(h));Yq2(h)=inv(Zq2(h));Yq2a(h)=abs(Yq2(h));fiq2(h)=imag(log(Zq2(h)))*180/pi;elseif rem(h.3) == 1%FILTER %% Impedanca filtra 1 $Zq1(h)=R1+1i^{(b(h)^{*}Xl1-Xc1/b(h))};$ Zq1a(h)=abs(Zq1(h));Yq1(h)=inv(Zq1(h));Yq1a(h)=abs(Yq1(h));

clc

fiq1(h)=imag(log(Zq1(h)))*180/pi;%% Impedanca filtra 2 $Zq2(h)=R2+1i^{(b(h)^{X}l2-Xc2/b(h))};$ Zq2a(h)=abs(Zq2(h));Yq2(h)=inv(Zq2(h));Yq2a(h)=abs(Yq2(h));fiq2(h)=imag(log(Zq2(h)))*180/pi;elseif rem(h,3)==2%FILTER %% Impedanca filtra 1 Zq1(h)=R1+1i*(b(h)*XI1-Xc1/b(h));Zq1a(h)=abs(Zq1(h));Yq1(h)=inv(Zq1(h));Yq1a(h)=abs(Yq1(h));fiq1(h)=imag(log(Zq1(h)))*180/pi;%% Impedanca filtra 2 $Zq2(h)=R2+1i^{(b(h)^{X}l2-Xc2/b(h))};$ Zq2a(h)=abs(Zq2(h));Yq2(h)=inv(Zq2(h));Yq2a(h)=abs(Yq2(h));fiq2(h)=imag(log(Zq2(h)))*180/pi;end Yf(h) = (Yq1(h) + Yq2(h));Yfa(h) = abs(Yf(h));Zf(h) = inv(Yf(h));Zfa(h) = abs(Zf(h));fif(h) = imag(log(Zf(h)))*180/pi;figure(01) subplot(121), plot(b,Zq1a,'b'),grid on,axis([1 25 0 600]); xlabel('*h*-ti harmonik'); ylabel('{\midZ_{Q1}\mid},{[\Omega]}'); title('impedanca kompenzacijskega filtra Q_1'); subplot(122), plot(b,fiq1,'r'),grid on,axis([1 25 -100 100]); xlabel('*h*-ti harmonik'): ylabel('{\phi},{[°]}'); title('fazni kot kompenzacijskega filtra Q_1'); figure(02) subplot(121), plot(b,Zq2a,'b'),grid on,axis([1 25 0 400]); xlabel('*h*-ti harmonik'); ylabel('{\midZ_{Q2}\mid},{[\Omega]}'); title('impedanca kompenzacijskega filtra Q_2');

subplot(122), plot(b,fiq2,'r'),grid on,axis([1 25 -100 100]); xlabel('*h*-ti harmonik'); ylabel('{\phi},{[°]}'); title('fazni kot kompenzacijskega filtra Q 2'); figure(03) subplot(121), plot(b,Zfa,'b'),grid on,axis([1 25 0 250]); xlabel('*h*-ti harmonik');

ylabel('{\midZ_{Q_1}\mid},{\midZ_{Q_2}\mid},{[\Omega]}');

end

title('skupna impedanca kompenzacijskih filtrov Q_1 in Q_2'); subplot(122), plot(b,fif,'r'),grid on,axis([1 25 -100 100]); xlabel('h-ti harmonik'); ylabel('{\phi},{[°]}'); title('fazni kot kompenzacijskih filtrov Q_1 in Q_2');

B.7

Programska koda v programu Matlab za izračun parametrov v tabelah 6.3 do 6.6 in izris slik 6.4 do 6.8.

clc clear all %% primer izvedbe harmonske analize po WAKILEHu (podatki Krka) %% podatki potrebni za izračun parametrov VN omrežja %% Nazivni parametri VN omrežja %nazivna frekvenca omrežja f=50 Uvn=110e3; %Nazivna napetost VN omrežja %podana efektivna vrednost tripolnega kratkostičnega toka lk3fvn=4887; lk1fvn=2814: %podana efektivna vrednost enofaznega zemeljskega kratkega stika XRvn=10; %podano razmerje med upornostjo in induktivnostjo omrežja %% Izračun impedance VN omrežja Sb110=100e6: %bazna vrednost VN omrežja (VA) Ub110=110e3: %bazna vrednost napetosti VN omrežia (V) Ib110=Sb110/(sqrt(3)*Ub110); %bazna vrednost toka VN omrežja (A) %bazna impedanca VN omrežja (OHM) Zb110=Ub110/(sqrt(3)*lb110); %% Izračun parametrov na VN zbiralki fi3f=-atan(XRvn)*180/pi; % izračunan kot trifaznega kratkega stika v (°) fi1f=-atan(XRvn)*180/pi; % izračunan kot enofaznega kratkega stika v (°) Ik3=Ik3fvn*(cosd(fi3f)+1*1i*sind(fi3f)): %3f kratkostični tok podan v trigonometrični obliki Ik1=lk1fvn*(cosd(fi1f)+1*1i*sind(fi1f)); %1f kratkostični tok podan v trigonometrični obliki Ik3pu=Ik3fvn*(cosd(fi3f)+1*1i*sind(fi3f))/Ib110; %3f kratkostični tok podan v sistemu enotinih vrednosti (z=x+iv)Ik1pu=Ik1fvn*(cosd(fi1f)+1*1i*sind(fi1f))/Ib110; %1f kratkostični tok podan v sistemu enotinih vrednosti lka3=abs(lk3pu); %3f absolutna vrednost kratkostičnega toka, podan v sistemu enotinih vrednosti lka1=abs(lk1pu); %1f absolutna vrednost kratkostičnega toka, podan v sistemu enotinih vrednosti fi3kf=imag(log(lk3))*180/pi; % izračunan kot trifaznega kratkega stika v (°) fi1kf=imag(log(lk1))*180/pi; % izračunan kot enofaznega kratkega stika v (°) %% Izračun kratkostične moči na VN zbiralki Sk3fpu=sqrt(3)*Ub110*Ik3/Sb110; %3f kratkostična moč podana v trigonometrični obliki PU Ska3=abs(Sk3fpu); %3f kratkostična moč podana v absolutni vrednosti PU Sk1fpu=sqrt(3)*Ub110*lk1/Sb110; %1f kratkostična moč podana v trigonometrični obliki PU Ska1=abs(Sk1fpu); %1f kratkostična moč podana v absolutni vrednosti PU %% izračun impedance pozitivnega in ničnega zaporedja VN omrežja Zomp=1/(lk3pu); %izračun impedance pozitivnega zaporedja omrežja (z=x+iy)Znic110=(3/lk1pu)-2*Zomp; %izračun impedance ničnega zaporedja omrežja (z=x+iy)%% Izračun impedance SN omrežja Sb20=100e6; %bazna vrednost SN omrežja (VA) Ub20=21e3; %bazna vrednost napetosti SN omrežja (V) lb20=Sb20/(sqrt(3)*Ub20); %bazna vrednost toka SN omrežja (A) Zb20=Ub20/(sqrt(3)*Ib20); %bazna impedanca SN omrežia (OHM) %% podatki za izračun parametrov nadomestnega modela transformatorja 110/21 kV %Nazivna napetost sekundarne strani transformatorja (V) Usn=21e3; %Nazivna moč sekundarne strani transformatorja (VA) Str1=31.5e6; Ztr1=0.45+1i*13.1; %Nazivna impedanca transformatorja (%) %Upornost ozemljitve zvezdišča (OHM) Ra=80: % Izračun impedance pozitivnega in ničnega zaporedja za Tr 110/21

Zt1p=((real(Ztr1)+1i*imag(Ztr1))*Sb20)/(100*Str1); %izračun impedance pozitivnega zaporedja transf (z=x+iy) PU Zt10=Zt1p+(3*Rg/Zb20); %izračun impedance ničnega zaporedja transf (z=x+iy) PU %% podatki z izračn parametrov nadomestnega modela kablovoda KB1 Rkb1=0.206; %upornost na km Lkb1=0.39e-3: %induktivnost na km %dolžina v km I=3; Rkb0=1.347; Lkb0=2.12e-3: Zkbp=(Rkb1+1i*2*pi*f*Lkb1)*l/Zb20: Zkb0=(Rkb0+1i*2*pi*f*Lkb0)*l/Zb20; %% Izračun impedance NN omrežja Sb04=100e6; %bazna vrednost NN omrežja (VA) Ub04=0.4e3; %bazna vrednost napetosti NN omrežja (V) Ib04=Sb04/(sqrt(3)*Ub04); %bazna vrednost toka NN omrežja (Å) Zb04=Ub04/(sqrt(3)*Ib04); %bazna impedanca NN omrežja (OHM) %% podatki za izračun parametrov nadomestnega modela transformatorja 21/04 kV Unn=0.4e3; %Nazivna napetost sekundarne strani transformatorja (V) Str2=2.5e6; %Nazivna moč sekundarne strani transformatorja (VA) $Ztr2=(0.84+1i^{*}6.04);$ %Nazivna impedanca transformatoria (%) %Upornost ozemljitve zvezdišča (OHM) Rg=0; % Izračun impedance pozitivnega in ničnega zaporedja za Tr 21/04 Zt2p=((real(Ztr2)+1i*imag(Ztr2))*Sb04)/(100*Str2); %izračun impedance pozitivnega zaporedja transf (z=x+iy) PU Zt20=Zt2p+(3*Rg/Zb04); %izračun impedance ničnega zaporedja transf (z=x+iy) PU Z4p=Zomp+Zt1p+Zkbp+Zt2p; fi4p=imag(log(Z4p))*180/pi; %% podatki za izračun pasivnega bremena UI=0.4e3; %nazivna napetost pasivnega bremena (V) %nazivna moč izbranega pasivnega bremena (VA) SI=1.0e6; pfl=0.95: % cos fi izbranega pasivnega bremena %izračun parametrov pasivnega bremena fil=-acosd(pfl); % izračun faznega kota pasivnega bremena (°) Slpu=(Sl/Sb04)*(cos(fil)+1i*sin(fil)); % izračun nazivne moči pasivnega bremena v PU % Izračun impedance pozitivnega in ničnega zaporedja za pasivno breme Zlp=inv(conj(Slpu)); %izračun impedance pozitivnega zaporedja pas. bremena (z=x+iy) ΡŪ Ylp=inv(Zlp); ZI0=1e20; %izračun impedance ničnega zaporedja pas. bremena (z=x+iy) PU %% podatki za izračun kompenzacijskega filtra % Ub04=0.41e3; f1=189; % resončna frekvenca filtra 1 (Hz) f2=235; % resončna frekvenca filtra 2 (Hz) % faktor kvalitete filtra 1 (PU) Q1=100: Q2=100; % faktor kvalitete filtra 2 (PU) Qc1=0.55e-6; % nazivna moč filtra 1 (VAr) Qc2=0.55e-6: % nazivna moč filtra 2 (VAr) %izračun impedance filtra % faktor izbrane frekvence 1 p1=f1/f;p2=f2/f: % faktor izbrane frekvence 2 % vse vrednosti impedanc filtrov so v PU %izračun parametrov filtra 1 Xc1=(power(Ub04,2)/Qc1)/Zb04; XI1=Xc1/power(p1,2); Xn1=sqrt(Xl1*Xc1); R1=Xn1/Q1; Qf1=(power(p1,2)/(power(p1,2)-1)*Qc1)/Sb04; Zf_1=R1+1i*(XI1-Xc1); Yf_1=inv(Zf_1); %izračun parametrov filtra 2 Xc2=(power(Ub04,2)/Qc2)/Zb04; XI2=Xc2/power(p2,2);

Xn2=sqrt(Xl2*Xc2); R2=Xn2/Q2; Qf2=(power(p2,2)/(power(p2,2)-1)*Qc2)/Sb04; Zf_2=R2+1i*(Xl2-Xc2); Yf 2=inv(Zf 2); $Yfp=(Yf_1+Yf_2);$ Zfp=inv(Yfp); fifp=imag(log(Zfp))*180/pi; %% Parametri nelinearnega bremena Pshnl=1e6: Unl=0.4e3: pfnl=0.9; effnl=0.95; Sinnl=1500e3; Ih(1)=100; lh(2)=1.167; lh(3)=5.149; lh(4)=0.3929; lh(5)=20.27; Ih(6)=0.3209; lh(7)=9.269; lh(8)=0.176; lh(9)=3.093; lh(10)=0.1312; lh(11)=4.599; lh(12)=0.086; lh(13)=1.68; lh(14)=0.1077; lh(15)=1.338; lh(16)=0.0559; lh(17)=1.97; lh(18)=0.060; lh(19)=1.637; lh(23)=1.065; lh(25)=1.00; lh(29)=0; lh(31)=0; lh(35)=0; lh(37)=0; lh(41)=0; lh(43)=0; lh(47)=0; lh(49)=0:lh(50)=0.00; %izračun parametrov nelinearnega bremena Inl_1=Sinnl/(sqrt(3)*Ub04); finl=acosd(pfnl) Inel=Inl_1*(cosd(finl)+1i*sind(finl)); Inlb=Inl 1/lb04; Snlp=Sinnl/Sb04*(cosd(finl)+1i*sind(finl)); Znlp=inv(conj(Snlp)); Ynlp=inv(Znlp); %% Izračun padca napetosti na 0,4kV zbiralki ob priključenem bremenu Ysk=(Ylp+Yfp+Ynlp); fiysk=imag(log(Ysk))*180/pi; % fiysk=atand(imag(Ysk)/real(Ysk)); Zsk=inv(Ysk)+(Zt2p+Zt1p+Zkbp); fisk=imag(log(Zsk))*180/pi; Usk=Ysk*Zsk; Ubremen=1-abs(Usk); Uzbp=roundn(Ubremen,-3); Uzbo=1+Uzbp; Uzb=Uzbo*Ub04; %% Izračun tokov porabnikov zaradi padca napetosti na zbiralki

```
II1=(Usk)/Zlp;
II1a=abs(II1);
lf1=(Uzbo)/Zfp;
lf1a=abs(lf1);
Inl1=(1)/Znlp;
Inl1a=abs(Inl1);
lsk=ll1+lf1+lnl1;
%% Izračun impedance v celotnem frekvečnem področju
for h=2:1:50
   b(h)=h:
        if rem(h,3) == 0
          %% izračun členov ki so večkratnik trejega harmonika
          %% (3,6,9,12,15,18,21,24,27,30,33,36,39,42,45,48)
       %% impedanca omrežja
        Zom(h)=real(Znic110)+1i*imag(Znic110)* b(h);
           Uporabimo v primeru, kadar je potrebno izrisati impedančno
%%
%%
           karakteristiko kjer so 3n upoštevani kot pozitivno zaporedje.
        Yom(h)=inv(Zom(h));
        %% impedanca transformatorja 110/21kV (Tr 1)
        Zt1(h)=real(Zt1p)+1i*imag(Zt1p)*b(h);
        Yt1(h)=inv(Zt1(h));
        %% impedanca prenosnega voda
        Zkb(h)=real(Zkb0)+1i*imag(Zkb0)*b(h);
        Ykb(h)=inv(Zkb(h));
        %% impedanca transformatorja 21/0,4 kV (Tr 2)
        Zt2(h)=real(Zt2p)+1i*imag(Zt2p)*b(h);
        Yt2(h)=inv(Zt2(h));
        %% Impedanca pasivnega bremena na 0,4 kV
        Zl(h)=real(Zlp)+1i*imag(Zlp)*b(h);
        YI(h) = inv(ZI(h));
        %% Impedanca filtra 1
        Zq1(h)=R1+1i^{(b(h)^{*}Xl1-Xc1/b(h))};
        Yq1(h)=inv(Zq1(h));
         %% Impedanca filtra 2
        Zq2(h)=R2+1i^{(b(h)^{X}l2-Xc2/b(h))};
        Yq2(h)=inv(Zq2(h));
        Yq(h)=Yq1(h)+Yq2(h);
         %% harmoniki
         \ln(h) = \ln(h)/100^{*} \ln b;
         lnla(h)=abs(lnl(h));
         Znl(h) = (real(Znlp) + 1i*imag(Znlp)*b(h));
         Ynl(h)=inv(Znl(h));
         YnI3(h)=inv(ZnI(h));
        elseif rem(h,3)==1
           %% Izračun členov 3n-1 (2,5,8,11,14,17,20,23,26,29,32,35,38,41,44,47,50)
        %% impedanca omrežja
          Zom(h)=real(Zomp)+1i*imag(Zomp)*b(h);
          Yom(h)=inv(Zom(h)):
        %% impedanca transformatorja 110/21kV (Tr 1)
        Zt1(h)=real(Zt1p)+1i*imag(Zt1p)*b(h);
        Yt1(h)=inv(Zt1(h));
        %% impedanca prenosnega voda
        Zkb(h)=real(Zkbp)+1i*imag(Zkbp)*b(h);
        Ykb(h)=inv(Zkb(h));
```

%% impedanca transformatorja 21/0,4 kV (Tr 2) Zt2(h)=real(Zt2p)+1i*imag(Zt2p)*b(h); Yt2(h)=inv(Zt2(h));%% Impedanca pasivnega bremena na 0,4 kV Zl(h)=real(Zlp)+1i*imag(Zlp)*b(h); Y(h) = inv(Z(h)): %% Impedanca filtra 1 Zq1(h)=R1+1i*(b(h)*XI1-Xc1/b(h));Yq1(h)=inv(Zq1(h));%% Impedanca filtra 2 $Zq2(h)=R2+1i^{(b(h)^{X}l2-Xc2/b(h))};$ Yq2(h)=inv(Zq2(h));Ya(h)=0: %% harmoniki $\ln(h) = \ln(h) / 100^{*} \ln(b);$ lnla(h)=abs(lnl(h));Znl(h)=(real(Znlp)+1i*imag(Znlp)*b(h));Ynl(h)=inv(Znl(h));Ynl3(*h*)=0: elseif rem(h,3)==2%% Izračun členov 3n+1 (1,4,7,10,13,16,19,22,25,28,33,34,37,40,43,46,49) %% impedanca omrežja Zom(h)=real(Zomp)+1i*imag(Zomp)*b(h);Yom(h)=inv(Zom(h));%% impedanca transformatorja 110/21kV (Tr 1) Zt1(h)=real(Zt1p)+1i*imag(Zt1p)*b(h); Yt1(h)=inv(Zt1(h)): %% impedanca prenosnega voda $Zkb(h) = real(Zkbp) + 1i^{i}mag(Zkbp)^{b}(h);$ Ykb(h)=inv(Zkb(h));%% impedanca transformatorja 21/0,4 kV (Tr 2) Zt2(h)=real(Zt2p)+1i*imag(Zt2p)*b(h); Yt2(h)=inv(Zt2(h));%% Impedanca pasivnega bremena na 0,4 kV Zl(h)=real(Zlp)+1i*imag(Zlp)*b(h); YI(h) = inv(ZI(h));%% Impedanca filtra 1 $Zq1(h)=R1+1i^{(b(h)^{*}Xl1-Xc1/b(h))};$ Yq1(h)=inv(Zq1(h));%% Impedanca filtra 2 $Zq2(h)=R2+1i^{(b(h)^{X}l2-Xc2/b(h))};$ Yq2(h)=inv(Zq2(h));Yq(h)=0;%% harmoniki $\ln(h) = \ln(h) / 100^{*} \ln(b);$ lnla(h)=abs(lnl(h));Znl(h) = (real(Znlp) + 1i*imag(Znlp)*b(h));Ynl(h)=inv(Znl(h));Ynl3(*h*)=0: end %% Impedanca omrežia in transformatoria s strani 0.4 kV zbiralke %% Impedanca omrežja, transformatorja 1, kablovoda in transformatorja 2 % s strani 0,4 kV zbiralke

```
Z400(h)=Zom(h)+Zt1(h)+Zkb(h)+Zt2(h);
Y400(h) = inv(Z400(h)):
fi400(h) = imag(log(Z400(h)))*180/pi;
%% Skupna impedanca filtra
Yf(h) = (Yq1(h) + Yq2(h));
Zf(h)=inv(Yf(h));
%% Impedanca s strani nelinearnega bremena
Yea(h)=YI(h)+Yf(h)+Y400(h):
Zeq(h)=inv(Yeq(h));
Zeqa(h)=abs(Zeq(h));
%% Izračun napetosti na zbiralkah 0,4 kV
V04(h) = Zeq(h)^*Inl(h)^*100;
fi04(h) = imag(log(V04(h)))*180/pi;
V04a(h) = abs(V04(h));
It2(h)=Y400(h)*V04(h);
fit2(h)=imag(log(lt2(h)))*180/pi;
Kt2(h)=power(b(h)*abs(It2(h)),2);
II(h)=YI(h)*V04a(h):
If(h)=Yf(h)*V04a(h);
U20(h) = ((Zom(h) + Zt1(h) + Zkb(h))/(Zom(h) + Zt1(h) + Zkb(h) + Zt2(h)))*V04a(h);
```

```
%% Izračun THDi %
%% Izris karakteristik izbranega modela
FontName='Times':
  FontSize=16:
  LineWidth=16;
  FontSizeCase=16;
  FontAngle='Italic';
  Location='Best';
%nelinearno breme
Inlo=abs(Ynlp);
Irmsnl=(Inl_1*sqrt(sum(power(Ih,2)))/100);
Inlthdi=(sqrt(sum(power(lh,2))-(lh(1))^2));
000000000000000];
Inlthdi3=(sqrt(sum(power(lh,2)-power(Inlthd3,2))));
% Inlthdi3=(sqrt(sum(power(Ih,2))-power(YnI3',2)-(Ih(1))^2));
Inlh=roundn((Inl*100/Inlb)',-4);
% xlswrite('Analiza.xlsx',Inlthdi,'C3:C3');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Inlthdi3,'C4:C4');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Irmsnl,'C5:C5');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Inl_1,'C6:C6');
% xlswrite('Analiza.xlsx',InIo,'C7:C7');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Inlh,'C8:C57');
%
% % izračun zbiralčnih napetosti
%
V043=[0 0 V04a(3) 0 0 V04a(6) 0 0 V04a(9) 0 0 V04a(12) 0 0 V04a(15) 0 0 V04a(18) 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0 0
V400=roundn((V04a/Uzbo)',-4);
                                             % napetost višjeharmonskih komponent zbiralk 20kV
THDv=1/Uzbo*sqrt(sum(power(V04a,2)));
THDv3=1/Uzbo*sqrt(sum(power(V04a,2)-power(V043,2)));
Vzbrms=Uzb*sqrt(1+(THDv/100)^2);
%
% xlswrite('Analiza.xlsx',THDv,'D3:D3');
% xlswrite('Analiza.xlsx',THDv3,'D4:D4');
```

end

```
% xlswrite('Analiza.xlsx',Vzbrms,'D5:D5');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Uzb,'D6:D6');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Uzbo,'D7:D7');
% xlswrite('Analiza.xlsx',V400,'D8:D57');
% transformator
Ito=abs(Ysk/Uzbo);
Itthd=roundn(abs(It2)'/Ito.-4):
                                         % tok višieharmonskih komponent transformatoria
Itthdi=sqrt(sum(power(Itthd,2)));
                                        %THDi pasivnega transformatoria
Itthdi3=(sqrt(sum(power(Itthd.2)-power(Itthd3'.2))));
                                                %THDi transformatoria brez 3n harmonikov
Itrms=Ib04*Ito*sqrt(sum(power(Itthd,2))+100^2)/100;
                                                   % Irms transformatoria
Itpu=Ito:
                             % PU vrednost toka transformatoria
Itfu=Itpu*Ib04;
                                   %Efektivna vrednost toka osnovne harmonskega harmonika
transformatorja
Kt2a=(sum(Kt2,2)+1)/(1+(Itthdi/100)^2);
D=1.15/(1+0.15*Kt2a);
% xlswrite('Analiza.xlsx', Itthdi, 'E3:E3');
% xlswrite('Analiza.xlsx', Itthdi3, 'E4:E4');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Itrms,'E5:E5');
% xlswrite('Analiza.xlsx', Itfu, 'E6:E6');
% xlswrite('Analiza.xlsx', Itpu, 'E7:E7')
% xlswrite('Analiza.xlsx'.ltthd.'E8:E57'):
% xlswrite('Analiza.xlsx',D,'E58:E58');
% %filter
lfo=abs(Yfp*Uzbo);
Ifthd=roundn(abs(If)'/Ifo.-4):
                                       % tok višieharmonskih komponent transformatoria
Ifthdi=sqrt(sum(power(Ifthd,2)));
                                    %THDi pasivnega transformatorja
Ifthdi3=(sqrt(sum(power(Ifthd,2)-power(Ifthd3',2))));
                                                %THDi transformatorja brez 3n harmonikov
                                                                                          %THDi
transformatorja brez 3n harmonikov
Ifrms=Ib04*(Ifo)*sqrt(sum(power(Ifthd,2))+100^2)/100;
                                                     % Irms transformatorja
Ifpu=Ifo;
                             % PU vrednost toka transformatorja
Iffu=Ifpu*Ib04;
% xlswrite('Analiza.xlsx',Ifthdi,'F3:F3');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Ifthdi3,'F4:F4');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Ifrms,'F5:F5');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Iffu,'F6:F6');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Ifpu,'F7:F7');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Ifthd,'F8:F57');
%pasivno breme
Ilo=abs(Ylp/Uzbo):
llthd=roundn(abs(ll'/llo),-4);
                                         % tok višjeharmonskih komponent pasivnega bremena
Ilthdi=sqrt(sum(power(llthd,2)));
                                            %THDi pasivnega bremena
Ilthdi3=(sqrt(sum(power(Ilthd,2)-power(Ilthd3',2))));
% llthdi3=(sqrt(sum(power(llthd,2)-(llthd(3))^2-(llthd(6))^2-(llthd(9))^2-(llthd(12))^2-(llthd(15))^2-
(Ilthd(18))^2)));
                 %THDi pasivnega bremena brez 3n harmonikov
IIrms=Ib04*(IIo)*sqrt(sum(power(IIthd,2))+100^2)/100;
                                                    % Irms pasivnega bremena
Ilpu=Ilo;
                             % PU vrednost toka pasivnega bremena
Ilfu=Ilpu*Ib04;
                                  %Efektivna vrednost toka osnovne harmonskega harmonika
pasivnega bremena
% xlswrite('Analiza.xlsx',Ilthdi,'H3:H3');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Ilthdi3,'H4:H4');
% xlswrite('Analiza.xlsx',IIrms,'H5:H5');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Ilfu,'H6:H6');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Ilpu,'H7:H7');
% xlswrite('Analiza.xlsx',Ilthd,'H8:H57');
% izračun zbiralčnih napetosti
                                     % napetost višjeharmonskih komponent zbiralk 33kV
V20=roundn((U20)',-4);
THDv20=sqrt(sum(power(V20,2)));
```

THDv203=sqrt(sum(power(V20,2)-power(V203',2))); Vzbrms20=Ub20*sqrt(1+(THDv20/100)^2); % xlswrite('Analiza.xlsx',THDv20,'I3:I3'); % xlswrite('Analiza.xlsx',THDv20,'I4:I4'); % xlswrite('Analiza.xlsx',Vzbrms20,'I5:I5'); % xlswrite('Analiza.xlsx',Ub20,'I6:I6'); % xlswrite('Analiza.xlsx',Ub20/Ub20,'I7:I7'); % xlswrite('Analiza.xlsx',V20,'I8:I57'); %% Obilka signalov %napetost Trafo 2 $dur = (1/f)^{*}2;$ omega=2*pi*f; lh1(1*f)=Uzbo; lh1(2*f)=V400(2)/100; lh1(13*f)=V400(3)/100: lh1(4*f)=V400(4)/100; lh1(5*f)=V400(5)/100; lh1(6*f)=V400(6)/100; lh1(7*f)=V400(7)/100; lh1(8*f)=V400(8)/100; lh1(9*f)=V400(9)/100; lh1(10*f)=V400(10)/100; lh1(11*f)=V400(11)/100; lh1(12*f)=V400(12)/100; lh1(13*f)=V400(13)/100: lh1(14*f)=V400(14)/100; lh1(15*f)=V400(15)/100; lh1(16*f)=V400(16)/100: lh1(17*f)=V400(17)/100; lh1(18*f)=V400(18)/100; lh1(19*f)=V400(19)/100; lh1(23*f)=V400(23)/100; lh1(25*f)=V400(25)/100; t=0:0.0001:dur; x =(0:0.0001:dur)*omega*90/pi; y=sin(1*omega*t+deg2rad(fisk))*Ih1(1*f)+sin(2*omega*t+deg2rad(fi04(2)))*Ih1(2*f)+sin(3*omega*t+deg2rad(fi 04(3)))*lh1(3*f)+sin(4*omega*t+deg2rad(fi04(4)))*lh1(4*f)+sin(5*omega*t+deg2rad(fi04(5)))*lh1(5*f)+...

 $sin(6^{*}omega^{*}t+deg2rad(fi04(6)))^{*}lh1(6^{*}f)+sin(7^{*}omega^{*}t+deg2rad(fi04(7)))^{*}lh1(7^{*}f)+sin(8^{*}omega^{*}t+deg2rad(fi04(8)))^{*}lh1(8^{*}f)+sin(9^{*}omega^{*}t+deg2rad(fi04(9)))^{*}lh1(9^{*}f)+sin(10^{*}omega^{*}t+deg2rad(fi04(10)))^{*}lh1(10^{*}f)+...$

 $sin(11^{omega*t+deg2rad(fi04(11)))*lh1(11*f)+sin(12^{omega*t+deg2rad(fi04(12)))*lh1(12*f)+sin(13^{omega*t+deg2rad(fi04(13)))*lh1(13*f)+sin(14^{omega*t+deg2rad(fi04(14)))*lh1(14*f)+sin(15^{omega*t+deg2rad(fi04(15)))*lh1(15^{o$

sin(16*omega*t+deg2rad(fi04(16)))*Ih1(16*f)+sin(17*omega*t+deg2rad(fi04(17)))*Ih1(17*f)+sin(18*omega*t+deg2rad(fi04(18)))*Ih1(18*f)+sin(19*omega*t+deg2rad(fi04(19)))*Ih1(19*f)+sin(23*omega*t+deg2rad(fi04(23)))*Ih1(23*f)+...

 $sin(25^{omega*t+deg2rad(fi04(25)))*lh1(25^{f});$ plot(x,y,'r'),hold on,grid on,axis([0 360 -1.1 1.1]),set(gca,'XTick',0:30:360); diary off; % tok Trafo 2 dur=(1/f)*2; $omega=2^{*}pi^{*}f;$ $lh(1^{*}f)=1;$ $lh(2^{*}f)=ltthd(2)/100;$ $lh(3^{*}f)=ltthd(3)/100;$ $lh(4^{*}f)=ltthd(4)/100;$ $lh(5^{*}f)=ltthd(5)/100;$ $lh(6^{*}f)=ltthd(6)/100;$ $lh(7^{*}f)=ltthd(8)/100;$ $lh(8^{*}f)=ltthd(8)/100;$

lh(9*f)=ltthd(9)/100: lh(10*f)=ltthd(10)/100; lh(11*f)=ltthd(11)/100; lh(12*f)=ltthd(12)/100; lh(13*f)=ltthd(13)/100; lh(14*f)=ltthd(14)/100; lh(15*f)=ltthd(15)/100: lh(16*f)=ltthd(16)/100; lh(17*f)=ltthd(17)/100; lh(18*f)=ltthd(18)/100; lh(19*f)=ltthd(19)/100: lh(23*f)=ltthd(23)/100; lh(25*f)=ltthd(25)/100; t=0:0.0001:dur; x =(0:0.0001:dur)*omega*90/pi; y=sin(1*omega*t+deg2rad(fiysk))*lh(1*f)+sin(2*omega*t+deg2rad(ltthd(2)))*lh(2*f)+sin(3*omega*t+deg2rad(ltt hd(3)))*Ih(3*f)+sin(4*omega*t+deg2rad(Itthd(4)))*Ih(4*f)+sin(5*omega*t+deg2rad(Itthd(5)))*Ih(5*f)+...

sin(6*omega*t+deg2rad(Itthd(6)))*Ih(6*f)+sin(7*omega*t+deg2rad(Itthd(7)))*Ih(7*f)+sin(8*omega*t+deg2rad(Itthd(8)))*Ih(8*f)+sin(9*omega*t+deg2rad(Itthd(9)))*Ih(9*f)+sin(10*omega*t+deg2rad(Itthd(10)))*Ih(10*f)+...

sin(11*omega*t+deg2rad(Itthd(11)))*Ih(11*f)+sin(12*omega*t+deg2rad(Itthd(12)))*Ih(12*f)+sin(13*omega*t+deg2rad(Itthd(13)))*Ih(13*f)+sin(14*omega*t+deg2rad(Itthd(14)))*Ih(14*f)+sin(15*omega*t+deg2rad(Itthd(15)))*Ih(15*f)+...

 $sin(16^{omega^{t}+deg2rad(Itthd(16)))^{Ih}(16^{f})+sin(17^{omega^{t}+deg2rad(Itthd(17)))^{Ih}(17^{f})+sin(18^{omega^{t}+deg2rad(Itthd(18)))^{Ih}(18^{f})+sin(19^{omega^{t}+deg2rad(Itthd(19)))^{Ih}(19^{f})+sin(23^{omega^{t}+deg2rad(Itthd(23)))^{Ih}(23^{f})+...$

sin(25*omega*t+deg2rad(Itthd(25)))*Ih(25*f); plot(x,y,'b'),hold on,grid on,axis([0 360 -1.1 1.1]),set(gca,'XTick',0:30:360); xlabel({'\iti_z_b_4_h','FontSize',16); ylabel({'\iti_z_b_4_h','\iti_z_b_4_h'},'FontSize',16); % title('Oblika napetosti in toka v priključni točki','FontSize',20); set (legend,'Location','BestOutside'); legend1=legend('tok Tr 2'); set(legend1,'Location','BestOutside'); legend({'\itu_z_b_4_h','\iti_z_b_4_h'},'FontSize',16) diary off;

B.8

Programska koda v programu Matlab za izris amplitudnih karakteristik 6.3 do 6.7.

clc clear all %podatki potrebni za izračun parametrov VN omrežja %% Nazivni parametri VN omrežja f=50: %nazivna frekvenca omrežja Uvn=110e3: %Nazivna napetost VN omrežia lk3fvn=4887/2; %podana efektivna vrednost tripolnega kratkostičnega toka lk1fvn=2814/2; %podana efektivna vrednost enofaznega zemeljskega kratkega stika XRvn=10: %podano razmerje med upornostjo in induktivnostjo omrežja %% Izračun impedance VN omrežja Sb110=100e6; %bazna vrednost VN omrežja (VA) Ub110=110e3; %bazna vrednost napetosti VN omrežja (V) lb110=Sb110/(sqrt(3)*Ub110); %bazna vrednost toka VN omrežja (A) Zb110=Ub110/(sqrt(3)*lb110); %bazna impedanca VN omrežja (OHM) %% Izračun parametrov na VN zbiralki fi3f=-atan(XRvn)*180/pi; % izračunan kot trifaznega kratkega stika v (°) fi1f=-atan(XRvn)*180/pi; % izračunan kot enofaznega kratkega stika v (°) Ik3=Ik3fvn*(cosd(fi3f)+1*1i*sind(fi3f)); %3f kratkostični tok podan v trigonometrični obliki Ik1=lk1fvn*(cosd(fi1f)+1*1i*sind(fi1f)); %1f kratkostični tok podan v trigonometrični obliki

Ik3pu=Ik3fvn*(cosd(fi3f)+1*1i*sind(fi3f))/Ib110; %3f kratkostični tok podan v sistemu enotinih vrednosti (z=x+iv)Ik1pu=Ik1fvn*(cosd(fi1f)+1*1i*sind(fi1f))/Ib110; %1f kratkostični tok podan v sistemu enotinih vrednosti lka3=abs(lk3pu): %3f absolutna vrednost kratkostičnega toka, podan v sistemu enotinih vrednosti lka1=abs(lk1pu); %1f absolutna vrednost kratkostičnega toka, podan v sistemu enotinih vrednosti fi3kf=imag(log(lk3))*180/pi; % izračunan kot trifaznega kratkega stika v (°) fi1kf=imag(log(lk1))*180/pi; % izračunan kot enofaznega kratkega stika v (°) %% Izračun kratkostične moči na VN zbiralki Sk3fpu=sqrt(3)*Ub110*Ik3/Sb110: %3f kratkostična moč podana v trigonometrični obliki PU %3f kratkostična moč podana v absolutni vrednosti PU Ska3=abs(Sk3fpu); %1f kratkostična moč podana v trigonometrični obliki PU Sk1fpu=sqrt(3)*Ub110*Ik1/Sb110; Ska1=abs(Sk1fpu); %1f kratkostična moč podana v absolutni vrednosti PU %% izračun impedance pozitivnega in ničnega zaporedja VN omrežja %izračun impedance pozitivnega zaporedja omrežja (z=x+iy) Zomp=1/(lk3pu); Znic110=(3/lk1pu)-2*Zomp; %izračun impedance ničnega zaporedja omrežja (z=x+iy) %% Izračun impedance SN omrežja Sb20=100e6; %bazna vrednost SN omrežja (VA) Ub20=21e3: %bazna vrednost napetosti SN omrežja (V) Ib20=Sb20/(sqrt(3)*Ub20); %bazna vrednost toka SN omrežja (A) %bazna impedanca SN omrežja (OHM) Zb20=Ub20/(sqrt(3)*lb20); %% podatki za izračun parametrov nadomestnega modela transformatorja 110/21 kV Usn=21e3; %Nazivna napetost sekundarne strani transformatorja (V) Str1=31.5e6; %Nazivna moč sekundarne strani transformatorja (VA) Ztr1=0.45+1i*13.1; %Nazivna impedanca transformatoria (%) Ra=80: %Upornost ozemliitve zvezdišča (OHM) % Izračun impedance pozitivnega in ničnega zaporedja za Tr 110/21 Zt1p=((real(Ztr1)+1i*imag(Ztr1))*Sb20)/(100*Str1); %izračun impedance pozitivnega zaporedja transf (z=x+iy) PU Zt10=Zt1p+(3*Rq/Zb20); %izračun impedance ničnega zaporedja transf (z=x+iy) PU %% podatki z izračn parametrov nadomestnega modela kablovoda KB1 Rkb1=0.206; %upornost na km Lkb1=0.39e-3; %induktivnost na km %dolžina v km 1=3. Rkb0=1.347; Lkb0=2.12e-3; Zkbp=(Rkb1+1i*2*pi*f*Lkb1)*I/Zb20; Zkb0=(Rkb0+1i*2*pi*f*Lkb0)*I/Zb20; %% Izračun impedance NN omrežja Sb04=100e6: %bazna vrednost NN omrežja (VA) Ub04=0.4e3: %bazna vrednost napetosti NN omrežia (V) Ib04=Sb04/(sqrt(3)*Ub04); %bazna vrednost toka NN omrežja (A) Zb04=Ub04/(sqrt(3)*Ib04); %bazna impedanca NN omrežja (OHM) %% podatki za izračun parametrov nadomestnega modela transformatorja 21/04 kV Unn=0.4e3; %Nazivna napetost sekundarne strani transformatorja (V) Str2=2.5e6; %Nazivna moč sekundarne strani transformatorja (VA) $Ztr2=(0.84+1i^{*}6.04);$ %Nazivna impedanca transformatoria (%) %Upornost ozemljitve zvezdišča (OHM) Rg=0; % Izračun impedance pozitivnega in ničnega zaporedja za Tr 21/04 Zt2p=((real(Ztr2)+1i*imag(Ztr2))*Sb04)/(100*Str2); %izračun impedance pozitivnega zaporedja transf (z=x+iy) PU Zt20=Zt2p+(3*Rg/Zb04); %izračun impedance ničnega zaporedja transf (z=x+iy) PU Z4p=Zomp+Zt1p+Zkbp+Zt2p; fi4p=imag(log(Z4p))*180/pi; %% podatki za izračun pasivnega bremena UI=0.4e3: %nazivna napetost pasivnega bremena (V) SI=1.0e6; %nazivna moč izbranega pasivnega bremena (VA) pfl=0.95; % cos fi izbranega pasivnega bremena %izračun parametrov pasivnega bremena fil=acosd(pfl); % izračun faznega kota pasivnega bremena (°) Slpu=(Sl/Sb04)*(cos(fil)+1i*sin(fil)); % izračun nazivne moči pasivnega bremena v PU

```
IIp=(SI^{(cos(fil)+1i^{sin(fil))})/(sart(3)^{Ub04}):
% Izračun impedance pozitivnega in ničnega zaporedja za pasivno breme
Zlp=inv(Slpu);
                                  %izračun impedance pozitivnega zaporedja pas. bremena (z=x+iy) PU
ZI0=1e20:
                                 %izračun impedance ničnega zaporedja pas. bremena (z=x+iy)
                                                                                                  PU
%% podatki za izračun kompenzacijskega filtra
% Ub04=0.41e3;
                  % resončna frekvenca filtra 1 (Hz)
f1=189:
                 % resončna frekvenca filtra 2 (Hz)
f2=235;
                  % faktor kvalitete filtra 1 (PU)
Q1=100;
Q2=100:
                  % faktor kvalitete filtra 2 (PU)
Qc1=0.55e6:
                      % nazivna moč filtra 1 (VAr)
Qc2=0.55e6;
                      % nazivna moč filtra 2 (VAr)
%izračun impedance filtra
p1=f1/f;
                 % faktor izbrane frekvence 1
p2=f2/f;
                 % faktor izbrane frekvence 2
% vse vrednosti impedanc filtrov so v PU
%izračun parametrov filtra 1
Xc1=(power(Ub04,2)/Qc1)/Zb04;
XI1=Xc1/power(p1,2);
Xn1=sqrt(Xl1*Xc1);
R1=Xn1/Q1;
Qf1=(power(p1,2)/(power(p1,2)-1)*Qc1)/Sb04;
Zf_1=R1+1i*(XI1-Xc1);
Yf 1=inv(Zf 1);
%izračun parametrov filtra 2
Xc2=(power(Ub04,2)/Qc2)/Zb04;
XI2=Xc2/power(p2,2);
Xn2=sqrt(Xl2*Xc2);
R2=Xn2/Q2:
Qf2=(power(p2,2)/(power(p2,2)-1)*Qc2)/Sb04;
Zf 2=R2+1i*(XI2-Xc2);
Yf_2=inv(Zf_2);
Yfp=(Yf_1+Yf_2);
fifp=imag(log(Yfp))*180/pi;
%% Parametri nelinearnega bremena
Pshnl=1282.5e3;
Unl=0.4e3;
pfnl=0.9;
effnl=0.95;
Sinnl=1500e3;
Ih(50)=100;
lh(100)=1.167;
lh(150)=5.149:
lh(200)=0.3929;
lh(250)=25.27;
lh(300)=0.3209;
lh(350)=19.269;
lh(400)=0.176;
lh(450)=13.093;
lh(500)=0.1312;
lh(550)=14.599;
lh(600)=0.086;
lh(650)=1.68;
lh(700)=0.1077;
lh(750)=1.338;
lh(800)=0.0559;
lh(850)=1.97;
lh(900)=0.060;
lh(950)=1.637;
lh(1150)=1.065;
lh(1250)=1.00;
lh(1450)=0;
lh(1550)=0;
```

```
lh(1750)=0;
```

lh(1850)=0: Ih(2050)=0; lh(2150)=0; lh(2350)=0; Ih(2450)=0; lh(2500)=0.00; %izračun parametrov nelinearnega bremena Inl 1=Sinnl/(sqrt(3)*Ub04); finl=-acosd(pfnl); Inel=Inl_1*(cosd(finl)+1i*sind(finl)); Inlb=Inl 1/lb04: Snlp=Sinnl/Sb04*(cosd(finl)+1i*sind(finl)); Znlp=inv(Snlp); Ynlp=Snlp; Itp=Ilp+Yfp+Ynlp; fitp=imag(log(ltp))*180/pi; %% Izračun impedance v celotnem frekvečnem področju for *h*=1:1:2500 b(h)=h/50;if rem(h,3)==0%% izračun členov ki so večkratnik trejega harmonika %% (3,6,9,12,15,18,21,24,27,30,33,36,39,42,45,48) %% impedanca omrežja Zom(h) = real(Zomp) + 1i*imag(Zomp)* b(h);Zoma(h)=abs(Zom(h));Yom(h)=inv(Zom(h));Yoma(h) = abs(Yom(h));%% impedanca transformatorja 110/21kV (Tr 1) Zt1(h) = real(Zt1p) + 1i*imag(Zt1p)*b(h);Zt1a(h)=abs(Zt1(h));Yt1(h)=inv(Zt1(h));Yt1a(h)=abs(Yt1(h));%% impedanca prenosnega voda $Zkb(h) = real(Zkbp) + 1i^{i}mag(Zkbp)^{b}(h);$ Zkba(h)=abs(Zkb(h));Ykb(h)=inv(Zkb(h));Ykba(h) = abs(Ykb(h));%% impedanca transformatorja 21/0,4 kV (Tr 2) Zt2(h)=real(Zt2p)+1i*imag(Zt2p)*b(h); Zt2a(h)=abs(Zt2(h));Yt2(h)=inv(Zt2(h));Yt2a(h) = abs(Yt2(h));%% Impedanca pasivnega bremena na 0,4 kV Zl(h)=real(Zlp)+1i*imag(Zlp)*b(h); Zla(h)=abs(Zl(h));YI(h) = inv(ZI(h));Yla(h)=abs(Yl(h));%% Impedanca filtra 1 $Zq1(h)=R1+1i^{(b(h)^{*}Xl1-Xc1/b(h))};$ Zq1a(h)=abs(Zq1(h));Yq1(h)=inv(Zq1(h));Yq1a(h) = abs(Yq1(h));fiq1(h)=imag(log(Zq1(h)))*180/pi;%% Impedanca filtra 2 $Zq2(h)=R2+1i^{(b(h))Xl2-Xc2/b(h))};$

Zq2a(h)=abs(Zq2(h));Yq2(h)=inv(Zq2(h));Yq2a(h)=abs(Yq2(h));fiq2(h)=imag(log(Zq2(h)))*180/pi;%% harmoniki $\ln(h) = \ln(h)/100^{*} \ln b;$ Inla(h)=abs(Inl(h));Znl(h)=(real(Znlp)+1i*imag(Znlp)*b(h));Ynl(h)=inv(Znl(h));elseif rem(h.3) == 1%% Izračun členov 3n-1 (2,5,8,11,14,17,20,23,26,29,32,35,38,41,44,47,50) %% impedanca omrežja Zom(h)=real(Zomp)+1i*imag(Zomp)*b(h);Zoma(h) = abs(Zom(h));Yom(h)=inv(Zom(h));Yoma(h) = abs(Yom(h));%% impedanca transformatorja 110/21kV (Tr 1) Zt1(h)=real(Zt1p)+1i*imag(Zt1p)*b(h); Zt1a(h)=abs(Zt1(h));Yt1(h)=inv(Zt1(h));Yt1a(h)=abs(Yt1(h));%% impedanca prenosnega voda Zkb(h) = real(Zkbp) + 1i*imag(Zkbp)*b(h);Zkba(h)=abs(Zkb(h));Ykb(h)=inv(Zkb(h));Ykba(h)=abs(Ykb(h));%% impedanca transformatorja 21/0,4 kV (Tr 2) Zt2(h) = real(Zt2p) + 1i*imag(Zt2p)*b(h);Zt2a(h)=abs(Zt2(h));Yt2(h)=inv(Zt2(h));Yt2a(h)=abs(Yt2(h));%% Impedanca pasivnega bremena na 0,4 kV Zl(h) = real(Zlp) + 1i*imag(Zlp)*b(h);Zla(h)=abs(Zl(h));YI(h)=inv(ZI(h));Yla(h) = abs(Yl(h));%% Impedanca filtra 1 Zq1(h)=R1+1i*(b(h)*XI1-Xc1/b(h));Zq1a(h)=abs(Zq1(h));Yq1(h)=inv(Zq1(h));Yq1a(h)=abs(Yq1(h));fiq1(h)=imag(log(Zq1(h)))*180/pi;%% Impedanca filtra 2 $Zq2(h)=R2+1i^{(b(h)^{X}l2-Xc2/b(h))};$ Zq2a(h)=abs(Zq2(h));Yq2(h)=inv(Zq2(h));Yq2a(h)=abs(Yq2(h));fiq2(h)=imag(log(Zq2(h)))*180/pi;%% harmoniki $\ln(h) = \ln(h)/100^{*} \ln b;$ Inla(h)=abs(Inl(h));

```
Znl(h) = (real(Znlp) + 1i*imag(Znlp)*b(h));
 Ynl(h)=inv(Znl(h)):
elseif rem(h,3)==2
  %% Izračun členov 3n+1 (1,4,7,10,13,16,19,22,25,28,33,34,37,40,43,46,49)
  %% impedanca omrežja
Zom(h)=real(Zomp)+1i*imag(Zomp)*b(h);
  Uporabimo v primeru, kadar je potrebno izrisati impedančno
  karakteristiko kjer so 3n upoštevani kot pozitivno zaporedje.
Zoma(h) = abs(Zom(h));
Yom(h)=inv(Zom(h));
Yoma(h) = abs(Yom(h)):
%% impedanca transformatorja 110/21kV (Tr 1)
Zt1(h)=real(Zt1p)+1i*imag(Zt1p)*b(h);
Zt1a(h)=abs(Zt1(h));
Yt1(h)=inv(Zt1(h));
Yt1a(h) = abs(Yt1(h));
%% impedanca prenosnega voda
Zkb(h)=real(Zkbp)+1i*imag(Zkbp)*b(h);
Zkba(h)=abs(Zkb(h));
Ykb(h)=inv(Zkb(h));
Ykba(h) = abs(Ykb(h)):
%% impedanca transformatorja 21/0,4 kV (Tr 2)
Zt2(h)=real(Zt2p)+1i*imag(Zt2p)*b(h);
Zt2a(h)=abs(Zt2(h));
Yt2(h)=inv(Zt2(h));
Yt2a(h) = abs(Yt2(h)):
%% Impedanca pasivnega bremena na 0,4 kV
Zl(h)=real(Zlp)+1i*imag(Zlp)*b(h);
Zla(h) = abs(Zl(h));
YI(h)=inv(ZI(h));
Yla(h) = abs(Yl(h));
%% Impedanca filtra 1
Zq1(h)=R1+1i^{(b(h)^{*}Xl1-Xc1/b(h))};
Zq1a(h)=abs(Zq1(h));
Yq1(h)=inv(Zq1(h));
Yq1a(h) = abs(Yq1(h));
fiq1(h)=imag(log(Zq1(h)))*180/pi;
%% Impedanca filtra 2
Zq2(h)=R2+1i^{(b(h)^{*}Xl2-Xc2/b(h))};
Zq2a(h)=abs(Zq2(h));
Yq2(h)=inv(Zq2(h));
Yq2a(h)=abs(Yq2(h));
fiq2(h)=imag(log(Zq2(h)))*180/pi;
 %% harmoniki
 \ln(h) = \ln(h)/100^{*} \ln b;
 Inla(h) = abs(Inl(h));
 Znl(h)=(real(Znlp)+1i*imag(Znlp)*b(h));
 Ynl(h)=inv(Znl(h));
end
%% Impedanca omrežja, transformatorja 1, kablovoda in transformatorja 2
% s strani 0,4 kV zbiralke
 %% Izračun impedance na 0,4 kV zbiralki
```

% %

Z400(h)=Zom(h)+Zt1(h)+Zkb(h)+Zt2(h);Z400a(h)=Zoma(h)+Zt1a(h)+Zkba(h)+Zt2a(h);Y400(h) = inv(Z400(h));Y400a(*h*)=inv(Z400a(*h*)); fi400(*h*)=imag(log(Z400(*h*)))*180/pi; %% Skupna impedanca filtra %skupna impedanca filtra Yf(h) = (Yq1(h) + Yq2(h));Yfa(h) = abs(Yf(h));Zf(h)=inv(Yf(h));Zfa(h)=abs(Zf(h));fif(h) = imag(log(Zf(h)))*180/pi;%% Impedanca s strani nelinearnega bremena Yeq(h)=YI(h)+Yf(h)+Y400(h);Zeq(h)=inv(Yeq(h));Zeqa(h)=abs(Zeq(h));fiq(h)=imag(log(Zeq(h)))*180/pi;

end

%% Izris karakteristik izbranega modela FontName='Times'; FontSize=12; LineWidth=12; FontSizeCase=12; FontAngle='Italic'; Location='Best'; %figure(01) %% Izris impedance in admitance VN omrežja plot(b,Zeqa,'b'),grid on,axis([1 25 0 110]); hold on; plot(b,Z400a,'r'),grid on,axis([1 25 0 110]); xlabel('*h*-ti harmonik'); ylabel('{midZ_z_b_4\mid},{\midZ_e_q\mid},{[\Omega]}'); legend({'impedanca Z_e_q','impedanca Z_z_b_4'},'Location',Location,'FontAngle',FontAngle); hold on;





Fakulteta za elektrotehniko, računalništvo in informatiko Smetanova ulica 17 2000 Maribor, Slovenija

IZJAVA O AVTORSTVU

Spodaj podpisani/-a

Klemen Rebol

z vpisno številko

93571338

sem avtor/-ica diplomskega dela z naslovom:

Analiza harmonskega popačenja napetosti v industrijskem elektroenergetskem

omrežju

(naslov diplomskega dela)

S svojim podpisom zagotavljam, da:

• sem diplomsko delo izdelal/-a samostojno pod mentorstvom (naziv, ime in priimek)

red. prof. dr. GORAZD ŠTUMBERGER in somentorstvom (naziv, ime in priimek)

doc. dr. KLEMEN DEŽELAK

- so elektronska oblika diplomskega dela, naslov (slov., angl.), povzetek (slov., angl.) ter ključne besede (slov., angl.) identični s tiskano obliko diplomskega dela.
- soglašam z javno objavo elektronske oblike diplomskega dela v DKUM.

V Mariboru, dne 11. 6. 2015

Podpis avtorja/-ice:

Phle





Fakulteta za elektrotehniko, računalništvo in informatiko Smetanova ulica 17 2000 Maribor, Slovenija

IZJAVA O USTREZNOSTI ZAKLJUČNEGA DELA

Podpisani mentor :

red. prof. dr. GORAZD ŠTUMBERGER

(ime in priimek mentorja)

in somentor (eden ali več, če obstajata):

doc. dr. KLEMEN DEŽELAK

(ime in priimek somentorja)

Izjavljam (-va), da je študent

Ime in priimek: KLEMEN REBOL

Vpisna številka: 93571338

VS ELEKTROTEHNIKA Na programu:

izdelal zaključno delo z naslovom:

Analiza harmonskega popačenja napetosti v industrijskem elektroenergetskem omrežju (naslov zaključnega dela v slovenskem in angleškem jeziku) Analysis of voltage harmonic distortion in an industrial electricity network

v skladu z odobreno temo zaključnega dela, Navodilih o pripravi zaključnih del in mojimi (najinimi oziroma našimi) navodili.

Preveril (-a, -i) in pregledal (-a, -i) sem (sva, smo) poročilo o plagiatorstvu.

Datum in kraj: 9.6.2015, Mailos

Datum in kraj: 9.6.2215, Matibot

Priloga:

- Poročilo o preverjanju podobnosti z drugimi deli.«

Podpis mentorja: -

yourd They

Podpis somentoria (če obstaja):


Fakulteta za elektrotehniko, računalništvo in informatiko Smetanova ulica 17 2000 Maribor, Slovenija



IZJAVA O ISTOVETNOSTI TISKANE IN ELEKTRONSKE VERZIJE ZAKLJUČNEGA DELA IN OBJAVI OSEBNIH PODATKOV DIPLOMANTOV

Ime in priimek avtorja-ice: KLEMEN REBOL

Vpisna številka: 93571338

Študijski program: **VS ELEKTROTEHNIKA**

Naslov zaključnega dela: Analiza harmonskega popačenja napetosti v industrijskem

elektroenergetskem omrežju

Mentor:

doc. dr. KLEMEN DEŽELAK Somentor:

KLEMEN REBOL potrebe Podpisani-a izjavljam, da sem za arhiviranja oddal elektronsko verzijo zaključnega dela v Digitalno knjižnico Univerze v Mariboru. Zaključno delo sem izdelal-a sam-a ob pomoči mentorja. V skladu s 1. odstavkom 21. člena Zakona o avtorskih in sorodnih pravicah dovoljujem, da se zgoraj navedeno zaključno delo objavi na portalu Digitalne knjižnice Univerze v Mariboru.

red. prof. dr. GORAZD ŠTUMBERGER

Tiskana verzija zaključnega dela je istovetna z elektronsko verzijo elektronski verziji, ki sem jo oddal za objavo v Digitalno knjižnico Univerze v Mariboru.

Zaključno delo zaradi zagotavljanja konkurenčne prednosti, varstva indus	strijsk	ke lasti	nine
ali tajnosti podatkov naročnika:	ne	sme	biti
javno dostopno do	_(date	um od	loga
javne objave ne sme biti daljši kot 3 leta od zagovora dela).			

Podpisani izjavljam, da dovoljujem objavo osebnih podatkov, vezanih na zaključek študija (ime, priimek, leto in kraj rojstva, datum zaključka študija, naslov zaključnega dela), na spletnih straneh in v publikacijah UM.

Datum in kraj: M. G. 2015 Marikor Podpis avtorja-ice: Rebalkh

Podpis mentoria: (samo v primeru, če delo ne sme biti javno dostopno)

Podpis odgovorne osebe naročnika in žig: (samo v primeru, če delo ne sme biti javno dostopno)