2011年8月

基于 Maxwell 2D/3D 的多线圈磁模型建模与仿真

廖乐平! 朱文龙2 马智杰! 陈文芗!

(1.厦门大学, 福建 厦门 361005; 2.华侨大学, 福建 厦门 361005)

摘 要:多线圈变压器可以实现多对多电池间电荷均衡,实现快速、安全、低损耗的电池充放电均衡,是一种智能 控制的串联电池组双向均衡方式。根据动力锂电池均衡控制策略的需求,分析了多线圈变压器的等效电路以及磁交叉耦 合问题,并通过有限元电磁场分析软件 Ansoft Maxwell 进行了验证,为均衡充电控制系统的设计提供了准确的理论和设 计依据。

关键词:动力锂电池组;充电均衡控制;多线圈变压器;有限元 中图分类号:TM402 TP391.9 文献标识码:A 文章编号:1672-4801(2011)04-018-04

基于多线圈变压器的均衡模式是一种能实现 多对多电池间电荷均衡的控制模式,属于能量变换 的方式均衡处理,它能快速、安全、低能耗的方式 实现串联电池组的电池充放电的均衡,是一种智能 控制的串联电池组的双向均衡方式,如图1所示。

均衡控制单元由一个共享变压器的带中间抽 头的线圈、一个开关 MOSFET 管、一个电感、一 个二极管组成。能量的变换是双向的,变换的方向 由电池的电压或 SOC 决定,由开关管开/关控制。 开关管 Q 由 PWM 脉冲驱动,而 PWM 则由电池 的智能控制器输出。例如,当控制器检测到某电池 的电压或 SOC 高于预先设定的参考值时,控制器 输出 PWM 脉冲信号去驱动相应的开关管 Q,此时 对该电池而言,电能输出到共享变压器中,相当于 反激变换器的变压器初级,其它没有低于参考值的 电池的开关不加驱动,相应的均衡单元相当于整流 器件,从变压器输出电能到电池中,这样就完成一 次从高电能的电池能量到低电池能量的变换,变换 的进程直到所有电池平衡时结束。



作者简介:廖乐平(1986-),男,硕士,研究方向:电子技术。

认识,有不少的文献对多线圈变压器的电磁分析, 但大多仅仅对单输入多输出的变压器的讨论,对多 线圈变压器的磁交叉耦合现象,以及在预测变压器 线圈的状况如线圈电流纹波和各种输出模式下的 输出电压交叉调整,以及磁激励等方面,还没有较 完整的理论分析和设计方法。为了在均衡充电中合 理地设计多线圈变压器,必须对多线圈变压器有较 为合理的理论模型和分析方法。本文首先给出多线 圈变压器的理论模型,推导出磁耦合系数、电感和 漏感值等重要设计参数,并采用有限元分析软件验 证理论模型。

1 多线圈变压器的理论模型

1.1 等效电路分析

忽略线圈间的电容效应,把具有n个线圈的 变压器看成是具有有n个线性回路的电路,每一 个线圈回路与其它回路间有电磁耦合。n个线圈 的变压器可用如下方程表示:

 $V_{j} = Z_{j1}I_{1} + Z_{j2}I_{2} + \dots + Z_{jj}I_{j} + Z_{jk}I_{k} + \dots + Z_{jn}I_{n}$ (1) 其中, Z_{jj} 表示每个线圈的自感; Z_{jk} 表示线圈 j和 k 间的互感。

方程中的所有的阻抗都是在其它线圈开路的 情况下所测量得到。从式(1)可见,只要线圈的自 感和对其它线圈的互感的有略小变化都会产生线 圈的小电压降,影响线圈的电压。对n个线圈来 说,上式的电压方程组不好计算,因此,有必要 进行适当的转换,若把n个线圈的变压器看成是 由n个节点组成,则式(1)电压方程可以转化为:

$$I_{i} = Y_{i1}V_{1} + Y_{i2}V_{2} + \dots + Y_{ii}V_{i} + Y_{ik}V_{k} + \dots + Y_{in}V_{n} \quad (2)$$

式中, Y_{μ} 是短路激励电导;而 Y_{μ} 是短路转移电导。 可见,这些参数的测量可以转化为短路测量,

可见,这些多数的测量可以转化为短路测量, 这些电导在短路下测得。其等效电路图如图 2(a) 所示,图为4个线圈的变压器。从图2可见,多 线图变压器的等效电路包含 n(n+1)/2个电导和

n(n-1)/2个互感电导。而电导 Y_{10} , Y_{20} , Y_{30} , Y_{40} 相当于变压器的激励电导, Y_{j_k} , $(j \neq k)$ 为相当于 线圈的内阻与漏感。通常激励电导很小,可以忽 略, 从而等效电路还可进一步简化为图 2(b)所示。



1.2 磁交叉耦合分析

多线圈变压器线圈间的磁交叉耦合分析需要 考虑次级线圈间的集肤和邻近效应,才能预测线 圈之间磁交叉耦合效果与频率相关的线圈漏感和 阻抗。线圈漏感与阻抗虽然与激励源的频率和线 圈的几何结构有关,但可通过一系列的短路阻抗 测试获得。对于具有*n*线圈的变压器,其电压电 流关系为:

$$\begin{bmatrix} V_{1} \\ V_{2} \\ \vdots \\ V_{n} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} Z_{11} & Z_{12} & \cdots & Z_{1n} \\ Z_{21} & Z_{22} & \cdots & Z_{2n} \\ \vdots & \vdots & \vdots & \vdots \\ Z_{n1} & Z_{n1} & \cdots & Z_{nn} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{1} \\ i_{2} \\ \vdots \\ i_{n} \end{bmatrix}$$
(3)

阻抗Z矩阵由沿对角的自感和非对角的互感 组成。假设激励电感很大,无磁芯损耗,若某一 第n线圈,其安匝数之和为零。则满足式(3)的多 线圈变压器等效电路如图3所示。



图中仅仅列出激励线圈与次级的某一线圈, 次级的其它线圈也类似,其中受控电压源的极性 表示磁交叉耦合的阻抗电压降方向,受控电流源 也类似。用阻抗 Z_{j} 表示第j线圈自感 L_{j} 与内阻 $R_{j}之和,磁交叉耦合电压<math>V_{ck}$ 可以表示为互感阻 抗 Z_{ck} 与电流 i_{k} 之积,则有:

$$Z_{jj} = R_{jj} + L_{jj}$$
(4)

$$Vcjk = Z_{cik}i_k \tag{5}$$

对于n个线圈的变压器,任意第j级与第k级间 的阻抗可通过在第j级加激励,第k级短路,其 它线圈都开路的方式测得。假设 $Z_{(jk)}$ 表示 $j, k, j \neq k$ 间的磁交叉耦合阻抗。对于j, k线 圈间的测试中,加激励源的线圈两端的电压有:

$$Z_{(jk)} = \frac{V_{j}}{i_{j}} = Z_{cjj} - \left(\frac{2N_{j}}{N_{k}}Z_{cjk}\right) + \left(\frac{N_{j}}{N_{k}}\right)^{2}Z_{ckk} \quad (6)$$

$$Z_{cjk} = \frac{1}{2} \left[\frac{N_{k}}{N_{j}} \left(Z_{(jn)} - Z_{(jk)}\right) + \frac{N_{j}}{N_{k}}Z_{(kn)}\right],$$

$$j < k, j, k = 1, 2, \cdots (n-1) \quad (7)$$

从上式可见,磁交叉耦合的阻抗已经转化为 了短路测试的阻抗,因此,分析次级的磁交叉耦 合可以应用图 3 所示的磁交叉耦合等效电路进行 分析。为了方便讨论围绕多线圈变压器构建的电 路的分析,对图 3 所示的分析电路拓扑进行再进 行简化,从任意的线圈端口看,每一个次级相当 于一个电源。因此,对每个端口应用戴维南定理 来获得等效电压源。把任意的次级端口看成如图 4 所示。



图 4 等效电压源电路

图 4(a)为次级磁交叉耦合的部分,图 4(b)为 等效后的电压源。图中 V_{ij} 为任意的某个线圈端电 压,戴维南定理反映了其它线圈对该线圈的影响。 假设 $n_i = N_i / N_n$ 为j线圈的有效匝比, V_i 为j线

圈的电压,则等效的阻抗为:

$$Z_{oj} = n_j^2 (Z_{j1} // Z_{j2} // \cdots // Z_{jn})$$
 (8)
等效电压源的电压为:

 $V_{\tau_{j}} = \frac{Z_{oj}}{n_{i}n_{i}Z_{i}}v_{1} + \frac{Z_{oj}}{n_{i}n_{2}Z_{j}}v_{2} + \dots + \frac{Z_{oj}}{n_{i}n_{n}Z_{nj}}v_{n} \quad (9)$

2 多线圈变压器的仿真验证

2.1 多线圈几何模型的建立

多线圈模型为采用 10 组相同的线圈绕在磁 心上。几何模型尺寸数据的选取参考了高频变压 器的设计数据。即采用高频变压设计中的功率体 积法估算,步骤如下:

先拟定输入情况:初级输出电压 $U_i = 4.2$ V, 次级采用带中心抽头全波整流方式,输出电压 $U_o = 8.2$ V,输出电流 $I_o = 5$ A,开关频率 $f_s = 40$ kHz,变压器效率为 0.98,拟定调整率为 1%,工作磁通密度 $B_w = 0.3$ T。设肖特基二极管 的正向压降为 0.6 V。铁心的有效截面积 A_c 与窗 口面积 A_v 之积 $A_c \cdot A_w$ 值有:

$$A_c \cdot A_w = \left(\frac{P_T \times 10^4}{K_w K_f f_s B_w K_i}\right)^{\frac{1}{1+X}}$$
(10)

式中, K_w 为窗口铜的占空系数,取 $K_w = 0.4$; K_f 为波形系数,对于方波 $K_f = 0.4$; K_f 为电流密度比例系数;X为磁心决定的系数。

确定 C 型磁心后,查手册可得 X = -0.14, $K_j = 323$ 根据式(10)可计算 $A_c \cdot A_w$,由此,查磁 心材料手册后,可得符合条件的磁心。

根据式(11)至式(14),可以计算初级绕组的匝 数 W_p 、初级绕组电流 I_p 、电流密度j,从而计算 出初级绕组钢线面积 A_{cup} ,由此查手册可得最接 近的导线直径。

$$W_p = \frac{U_i \times 10^4}{K_f f_s B_w A_c} \tag{11}$$

$$I_p = P_0 / U_i \eta \tag{12}$$

$$j = K_{i} (A_{w} \cdot A_{c})^{X}$$
⁽¹³⁾

$$A_{cup} = \frac{I_p \times 0.707}{i} \tag{14}$$

由式(11)可以导出次级的匝数,再计算次级 铜线面积,可获得次级的线圈用线等。根据上面 的分析,并考虑到磁场的边端效应。可以确定初 步的线圈与磁心的数据,输入到 Maxwell,可得 磁模型的几何仿真模型。如图 5 所示。



图 5 Maxwell 几何仿真模型

2.2 仿真验证

对几何仿真模型加激励源,线圈与磁心加绝缘边界条件,整个仿真模型加球形边界条件,建 立分析,进行分析计算。先对模型进行静磁场模 拟计算,然后对模型设置相同的激励的同时再设 置多线圈间的集肤效应和邻边效应量,再进行计 算,就可获得所建模型的电感矩阵和互感矩阵系 数,以及线圈电阻,这就是为 Simplorer 软件等提 供仿真模型的关键数据,然后从软件中直接输出 模型。Maxwell 软件计算结果如下:

线 圈 的 电 阻 为 $R=7.7605E-3\Omega$, L=0.06652 mH,由于数据较多,经整理如图 6 所示。





图 6 多线圈变压器仿真模型相关参数图

图 6 列出了中间线圈为参考点,阻抗都是 指阻抗的虚部而言,线圈电感与互感、阻抗和 耦合系数与线圈位置的关系,并同时也列出了

阻抗与频率的关系。从图可见,耦合系统、阻抗、互感与线圈间的位置有关,阻抗与频率成正比,这些符合同磁芯的多线圈的电磁规律。用所建模型进行电路仿真测试,在一个线圈两端加激励,测出其它线圈开路电压都相等,即 $\frac{V_1}{N_1} = \frac{V_2}{N_2} = \dots = \frac{V_{10}}{N_{10}}, 其中 N_1 = N_2 = \dots = N_{10}$ 。因此,说明所建的多线圈变压器模型符合变压器

因此,说明所建的多线圈受压器模型付合受压器的电磁理论。

3 结语

通过电磁场理论分析,得到多线圈变压器的 等效电路,并对电磁交叉耦合进行分析,得到其 等效组抗及等效电压源模型。采用有限元理论, 具体分析了多线圈变压器的参数值,发现耦合系 统、阻抗、互感与线圈间的位置有关,阻抗与频 率成正比,符合同磁芯的电磁规律。这说明所建 的多线圈变压器模型符合变压器的电磁理论,能 够较好地应用于均衡充电控制系统的设计与分 析。

参考文献:

[1] MIT Staff. Magnetic circuits and transformers [M], Massachusetts Institute of Technology, 15ch printing, 1965.

- [2] Niemela N A, Owen H A, Wilson T G. Cross-coupled-secondaries mode for multiwinding transformers with parameter values calculated from short-circuit impedances [C]. IEEE Power Electronics Specialists Conference, 1990:822-830.
- [3] 刘国强,赵凌志,蒋继娅.Ansoft 工程电磁场有限元分析[M].北京:电子工业出版社,2005.
- [4] 赵博,张洪亮,等.Ansoft 12 在工程电磁场中的应用[M].北京:中国水利水电出版社,2010.
- [5] 雷银照.电磁场[M].北京: 高等教育出版社, 2008.
- [6] 尹克宁.变压器设计原理[M].北京:中国电力出版社, 2003.