doi: 10.7690/bgzdh.2013.02.016

基于 Simulink/Powerlib 交流异步电机矢量控制的仿真

付绍昌,刘金花

(华菱安赛乐米塔尔汽车板电工钢项目建设指挥部,湖南 娄底 417009)

摘要:为了实现交流异步电机矢量控制,建立在 M、T 旋转坐标系中的双轴等效电机模型和矢量控制数学模型。 根据数学模型,在 Matlab/Simulink 中设计带转矩和电流内环的转速、磁链闭环矢量控制仿真模型。仿真结果表明, 该模型具有较好的静、动态性能。

关键词: 交流异步电机; 矢量控制; 电力系统模块库 中图分类号: TP273 文献标志码: A

Simulation of Vector Control of AC Asynchronous Motor Based on Simulink/Powerlib

Fu Shaochang, Liu Jinhua

(VAMA & VAME Project Construction Implementation Center, Loudi 417009, China)

Abstract: In order to realize vector control of AC asynchronous motor, the biaxial equivalent model of motor and the mathematical model of vector control are established based on M,T rotating coordinate system. According to the mathematical model, the simulation model of speed and flux closed-loop vector control with torque and current inner loop control was designed in Matlab/Simulink. The results show that the model has excellent static and dynamic performance.

Key words: AC asynchronous motor; vector control; power system module base

0 引言

近年来,随着电力电子和电力传动技术的飞速 发展及交流电机具有结构简单、维护方便、高容量、 高效率等优点,特别是大规模集成电路和计算机控 制技术的发展,高性能交流调速系统应运而生,使 交流变频和调速系统的应用越来越广泛^[1]。但由于 交流电机的模型是一个高价、非线性、强耦合的多 变量系统^[2]以及电力传动系统的复杂性,使得对它 的建模与仿真一直是研究的热点。

目前,Matlab 逐渐发展成为一个集数值分析、 图像处理、信号处理、数学建模、动态仿真等为一 体的应用软件。电力系统模块库(powerlib 或 simpower systems)是 Matlab/Simulink 中专用于电 力电子电路、电力传动和电力系统仿真的模块库; 笔者首先通过数学方法在 *M、T*坐标系统下建立交 流异步电机数学模型,然后利用电力系统模块库建 立带转矩和电流内环的转速、磁链闭环电流型交流 异步电机矢量控制仿真模型,并进行仿真分析。

1 交流异步电机矢量控制系统数学模型

1.1 交流异步电机模型

根据交流电机统一理论,可以把实际电机等效

成一个理想化的两极电机^[3]。图 1(a)是三相交流异 步电机在 ABC 坐标系中的基本电机模型。其中定子 三相对称绕组分别用 A、B、C表示,转子三相对称 绕组分别用 a、b、c表示,定子 A 相与转子 a 相绕 组轴线间的夹角为 θ_r ,定子绕组静止不动,转子绕 组随转子以电角速度 ω_r 逆时针旋转。图 1(b)是交流 异步电机在 M、T 旋转坐标系中等效的双轴电机模 型。其中 M 为励磁分量坐标,T 为转矩分量坐标, 定子两相绕组分别用 M_1 和 T_1 表示,转子两相绕组 分别用 M_2 和 T_2 表示,M、T 坐标轴以同步电角速度 ω_1 逆时针旋转。



1.2 三相 ABC 坐标系与 M、T 坐标系的变换关系图 2 为按图 1 交流异步电机模型绘制的转子磁

收稿日期: 2012-08-07; 修回日期: 2012-09-01

作者简介:付绍昌(1972--),男,湖南人,硕士,工程师,从事电力电子与电力传动、智能控制、工业自动化控制研究。

链定向的矢量图^[4]。图中 θ_1 、 ω_1 为定子 A 轴与 M 轴 的夹角和相对角速度; θ_2 、 ω_2 为转子 a 轴与 M 轴的 夹角和相对角速度; θ_r 、 ω_r 为转子 a 轴与定子 A 轴 的夹角和相对角速度; θ_3 、 γ 分别为定子合成电流 i_1 与 M 轴和 A 轴的夹角。



图 2 交流异步电机 M、T 系统矢量

根据图 2, 按变换前后功率和磁动势相等的原则, 可建立三相 ABC 坐标系和 M、T 坐标系电压、 电流、磁动势之间的变换关系。设 *i*_A、*i*_B、*i*_C 为三 相绕组的电流, *i*_M、*i*_T为两相绕组的电流, θ 三相绕 组和两相绕组的夹角, 它们间的变换关系为:

$$\begin{bmatrix} i_{M} \\ i_{T} \\ i_{0} \end{bmatrix} = \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{bmatrix} \cos\theta & \cos\left(\theta - \frac{2}{3}\pi\right) & \cos\left(\theta + \frac{2}{3}\pi\right) \\ -\sin\theta & -\sin\left(\theta - \frac{2}{3}\pi\right) & -\sin\left(\theta + \frac{2}{3}\pi\right) \\ \frac{1}{\sqrt{2}} & \frac{1}{\sqrt{2}} & \frac{1}{\sqrt{2}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{A} \\ i_{B} \\ i_{C} \end{bmatrix} \qquad (1)$$

$$\begin{bmatrix} i_{A} \\ i_{B} \\ i_{C} \end{bmatrix} = \sqrt{\frac{2}{3}} \begin{bmatrix} \cos\theta & -\sin\theta & \frac{1}{\sqrt{2}} \\ \cos\left(\theta - \frac{2}{3}\pi\right) & -\sin\left(\theta - \frac{2}{3}\pi\right) & \frac{1}{\sqrt{2}} \\ \cos\left(\theta + \frac{2}{3}\pi\right) & -\sin\left(\theta + \frac{2}{3}\pi\right) & \frac{1}{\sqrt{2}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{M} \\ i_{T} \\ i_{0} \end{bmatrix} \qquad (2)$$

式(1)、式(2)中, i0为零序分量。

1.3 按转子磁链定向 M、T坐标系的数学模型

如图 2 所示,根据转子磁链定向原理,M轴的 取向与转子磁链 $\Psi_{r}(\Psi_{M2})$ 方向一致,在T轴向转子磁 链分量 Ψ_{T2} 为零。在M、T坐标系中可以建立定子 和转子电压、磁链方程及转矩方程^[4]。

M、T坐标系下定子电压方程:

$$u_{M1} = r_{1}i_{M1} + p\psi_{M1} - \psi_{T1}\omega_{1} u_{T1} = r_{1}i_{T1} + p\psi_{T1} + \psi_{M1}\omega_{1}$$
(3)

M、T坐标系下转子电压方程:

$$u_{M2} = r_2 i_{M2} + p \psi_{M2} - \psi_{T2} \omega_2 = r_2 i_{M2} + p \psi_r = 0$$

$$u_{T2} = r_2 i_{T2} + p \psi_{T2} + \psi_{M2} \omega_2 = r_2 i_{T2} + \psi_r \omega_2 = 0$$
(4)

M、T坐标系下定子磁链方程:

$$\psi_{M1} = L_{s}i_{M1} + L_{m}i_{M2}$$

$$\psi_{T1} = L_{s}i_{T1} + L_{m}i_{T2}$$

$$(5)$$

M、T坐标系下转子磁链方程:

$$\psi_{M2} = L_{r}i_{M2} + L_{m}i_{M1} = \Psi_{r}$$

$$\psi_{T2} = L_{r}i_{T2} + L_{m}i_{T1} = 0$$
(6)

两相旋转 *M*、*T* 坐标系磁链方程代入后的电压 方程:

$$\begin{bmatrix} u_{M1} \\ u_{T1} \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} r_1 + pL_s & -\omega_1 L_s & pL_m & -\omega_1 L_m \\ \omega_1 L_s & r_1 + pL_s & \omega_1 L_m & pL_m \\ pL_m & 0 & r_2 + pL_r & 0 \\ \omega_2 L_m & 0 & \omega_2 L_r & r_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{M1} \\ i_{T1} \\ i_{M2} \\ i_{T2} \end{bmatrix}$$
(7)
$$M_{\Sigma} T \Psi \overline{K} \overline{K} \overline{\Sigma} \mathbf{P} \mathbf{R} \overline{K} \overline{K} \overline{T} \overline{R}$$

$$T_{\rm e} = -n_{\rm p}i_{T2}\boldsymbol{\Psi}_{\rm r} = n_{\rm p}\frac{L_{\rm m}}{L_{\rm r}}i_{T1}\boldsymbol{\Psi}_{\rm r}$$

$$\tag{8}$$

转子运动方程

$$T_{\rm e} - T_{\rm L} = \frac{J}{n_{\rm p}} \frac{\mathrm{d}\,\omega_{\rm r}}{\mathrm{d}\,t} \tag{9}$$

式中: u_{M1} , u_{T1} , i_{M1} , i_{T1} , Ψ_{M1} , Ψ_{T1} 为M、T系统 中的定子电压、电流和磁链; u_{M2} , u_{T2} , i_{M2} , i_{T2} , Ψ_{M2} , Ψ_{T2} 为M、T系统中的转子电压、电流和磁链; r_1 , r_2 为定子和转子(折算后的)电阻; L_s , L_r , L_m 为定 子自感、转子自感和定子与转子的互感; T_e , T_L 为 电磁转矩和负载转矩;J为转动惯量; n_p 为电机磁 极对数;p为微分算子。

2 交流异步电机矢量控制系统仿真

2.1 电力系统模块库 (SimPowerSystems) 简介

SimPowerSystems 库是 Simulink 下的一个专用 模块库,是在 Simulink 环境下进行电力、电子系统 建模和仿真的先进工具。电力系统模块库包含电源 模 块 库 (Electrical Sources)、电器元件模 块 库 (Elements)、电机模块库 (Machines)、电力电子元 件模 块 库 (Power Electronics)、测量 仪器 模块 库 (Measurements)、其他电气模块库 (Extra Library) 和 PowerGui 等。

2.2 交流异步电机闭环矢量控制仿真模型

图 3 为带转矩和电流内环带转速、磁链闭环的 矢量控制仿真模型。图中 ASR 为速度调节器, ATR 为转矩调节器, AΨR 为磁通调节器, iMR 为励磁电 流调节器, iTR 为转矩电流调节器, ΨF 为磁通函数 发生器。转子磁链观测器 ΨrO 计算出 Ψ_r、*T*_e、θ₁, *i*_{M1}和 *i*_{T1},并用于相应的控制回路。矢量变换器 VC 按公式 (2) 通过逆旋转变换得到定子三相电流给定 值,由电流滞环 PWM 脉冲发生器触发逆变器。图 4 为交流异步电机开环 SPWM 仿真模型。



图 3 交流异步电机闭环矢量控制仿真模型



图 4 交流异步电机开环 SPWM 仿真模型

2.2.1 PI调节器模块

速度调节器 ASR、转矩调节器 ATR、磁通调节器 AYR、励磁电流调节器 iMR 和转矩电流调节器 iTR 均采用带输出限幅的 PI 调节器^[5],如图 5 所示。 其中 SV 为输入设定值, PV 为反馈值或计算值, *K*_p 为比例系数, *K*_i 为积分系数。



2.2.2 转子磁链 ¥r,观测器

本仿真转子磁链 Ψ_r 观测器采用按转子磁链定 向二相旋转坐标系上的转子磁链电流模型^[5]。转子 磁链 Ψ_r 观测器通过检测定子三相电流和转子转速 ω_r 计算转子磁链。如图 6,三相定子电流按坐标变 换公式 (1) 实现从三相定子静止坐标到两相旋转坐 标的电流变换,得到励磁分量 i_{M1} 和转矩分量 i_{T1} 。 根据公式 (10)、公式 (11) 和公式 (12) 可计算出转 子磁链 Ψ_r 和三相定子静止坐标与两相同步旋转坐 标之间的夹角 θ_1 。在图 6 中计算电机转差 ω_2 时, 公式 (11) 分母加很小的数以避免 Ψ_r 为零的情况。 同时根据公式 (13) 可计算出交流电机的电磁转矩。

$$\Psi_{\rm r} = \frac{L_{\rm m}}{T_{\rm r}p + 1} i_{\rm M1} \tag{10}$$

$$\omega_2 = \frac{L_{\rm m} i_{T1}}{T_{\rm r} \Psi_{\rm r}} = \omega_1 - \omega_{\rm r} \tag{11}$$

$$\theta_{\rm l} = \int \omega_{\rm l} dt = \int (\omega_{\rm 2} + \omega_{\rm r}) dt \qquad (12)$$

$$T_{\rm e} = n_{\rm p} \frac{L_{\rm m}}{L_{\rm r}} i_{T\,\rm I} \Psi_{\rm r} \tag{13}$$

式中: T_r=L_r/r₂为转子电磁时间常数。 (2)*u(1)*u(2)/L3 T Fcn1 $T \cdot s + 1$ abc Transfer Fcr (2)sin_cos ઉમ abc_to_dq0 - 3 i_T u(1)/(u(2)) Ψ_{r} ► 1/s sin Fcn Integrator ന sincos $|\Psi_i|$ $L_m * u(1)/(u(2) * T_r) + le - 3$ Switc Fcn2 4 图 6 转子磁链 Ψ,观测器

2.2.3 电流滞环 PWM 脉冲发生器模块

电流滞环 PWM 脉冲发生器将给定电流和反馈 电流进行比较,当电流偏差超过滞环控制器的环宽 时,切换逆变器开关状态^[1,5],如图 7 所示。



图 7 电流滞环 PWM 脉冲发生器模块

3 仿真研究

3.1 仿真参数设置

电机参数设定为:额定线电压 $U_N=380 V$;频率 $f_N=50 Hz$;极对数 $n_p=2$;定子电阻 $r_1=0.435 \Omega$;转 子电阻 $r_2=0.816 \Omega$;转动惯量 $J=0.19 \text{ kg.m}^2$;定子和 转子漏感 $L_{ls}=L_{lr}=0.002 \text{ H}$;定子、转子互感 $L_m=0.069 \text{ H}$ 。 给定转速 1 400 r/min,空载起动,在 0.6 s 时负载转 矩加载 80 N·m。开环 SPWM 控制系统载波频率 3 000 Hz,调制波为 50 Hz,调制度为 0.85。逆变器 直流电压 U_{DC} 均为 510 V。

3.2 仿真结果及分析

比较图 8 和图 9 转速曲线可见,闭环矢量控制 系统空载起动转速上升平稳,在突加负载时转速能 迅速恢复到设定值。比较图 10 和图 11 定子三相电 流曲线可见,闭环矢量控制系统在起动过程中定子 三相电流峰值保持平稳,转矩逐渐增加;开环 SPWM 启动时三相定子电流峰值达到闭环的 2 倍,起动电 流波动非常大。在突加负载时,闭环控制电流和转 矩能快速响应使转速保持不变。比较图 12 和图 13 磁链轨迹可见,闭环矢量控制系统在起动阶段磁场 建立过程比较平滑,磁链呈螺旋形增加,磁链轨迹 接近圆形;开环 SPWM 起动时磁链轨迹波动较大, 稳定后磁链轨迹形状介于圆形和正六边形之间。





仿真结果表明,带转矩和电流内环的转速、磁 链闭环交流异步电机矢量控制系统具有优良的起动 性能,宽调速范围等静、动态性能。但由于仿真是 建立在理想数学模型的基础上,实际参数的扰动将 影响模型的精度和鲁棒性。因此在实际应用中需要 用参数辨识、自适应控制、智能控制等方法来进一 步提高控制系统的鲁棒性。

参考文献:

- [1] 陈伯时,陈敏逊. 交流调速系统[M]. 北京: 机械工业 出版社, 2005: 1-1, 145-150.
- [2] 张森, 石航飞, 陈志锦, 等. 基于 DSP 的永磁同步电机 的矢量控制[J]. 兵工自动化, 30(10): 71-74.
- [3] B.阿德金斯, R.G. 哈利. 交流电机统一理论-在实际问题上的应用[M]. 北京: 机械工业出版社, 1980: 1-13.
- [4] 陈坚. 交流电机数学模型及调速系统[M]. 北京: 国防 工业出版社, 1989: 40-85.
- [5] 洪乃刚. 电力电子、电机控制系统的建模和仿真[M]. 北京: 机械工业出版社, 2010: 191-202.