基于遗传算法的PMSM简化转速控制策略

刘萌萌¹,李瑞芳²,苗炜丽¹

(1.郑州理工职业学院 机电工程系,河南 郑州 451150;2.郑州工业应用技术学院 机电工程学院,河南 郑州 450000)

摘要:为了优化永磁同步电机的控制器结构,设计了一种基于遗传算法的永磁同步电机简化转速控制策略。新控制器主要由直接电压控制器构成,利用电机模型来实现精确的转速跟踪,可避免电流调节闭环,简化 了控制结构,且不需要依赖电机参数和电压或电流传感器。同时,基于遗传算法确定控制增益,保证了全转速 范围内的最大转矩电流比,以避免缺乏电流调节闭环带来更高的能耗。使用永磁同步电机驱动实验平台开展 了稳、动态性能测试,结果验证了新控制策略具有和经典控制方案类似的控制性能,但其具有更简单的控制架 构,故可成为永磁同步电机低成本实时驱动器的理想选择。

关键词:永磁同步电机;转速控制;遗传算法;直接电压控制 中图分类号:TM464 文献标识码:A DOI:10.19457/j.1001-2095.dqcd22678

Simplified Speed Control Strategy Based on Genetic Algorithm for PMSM

LIU Mengmeng¹, LI Ruifang², MIAO Weili¹

(1.Department of Mechanical and Electrical Engineering, Zhengzhou Institute of Technology, Zhengzhou 451150, Henan, China; 2. College of Mechanical and Electrical Engineering, Zhengzhou University of Industrial Technology, Zhengzhou 450000, Henan, China)

Abstract: In order to optimize the controller structure of the permanent magnet synchronous motor (PMSM), a simplified speed control strategy for the PMSM based on genetic algorithm (GA) was proposed. The new controller mainly includes a direct voltage controller, which uses the motor model to achieve accurate speed tracking, so the closed loop of current regulation is avoided, and the control structure is simplified, and there is no need to rely on motor parameters and voltage or current sensors. At the same time, the control gains are determined by genetic algorithm to ensure maximum torque per ampere operation at the full range of the machine. Therefore, the problem of the absence of current regulation loops leads to higher energy consumption is solved. Steady state and dynamic performance tests were carried out by the PMSM driving experiment platform. The new control structure is much simpler, so it can be a good candidate for a low-cost implementation of real-time PMSM drives.

Key words: permanent magnet synchronous motor (PMSM); speed control; genetic algorithm (GA); direct voltage control

永磁同步电机(permanent magnet synchronous motor, PMSM)目前已得到了广泛应用,但 PMSM驱动控制仍持续成为研究热点^[1]。

PMSM 控制方案设计时应在面对变化的负载 曲线和不确定动态时确保其最佳性能和稳定性。 磁场定向控制(field oriented control, FOC)首次于 文献[2]中提出,目前已发展为标准化电机控制方 案。为提升动态性能,文献[3]中首次提出了直接

基金项目:教育部批产学合作协同育人项目(201901153037) 作者简介:刘萌萌(1984—),女,硕士,讲师,Email:liu3mm@126.com

转矩控制(direct torque control,DTC),也发展为一种流行的控制方案。随着实时控制芯片技术的发展,计算密集型 PMSM 控制策略也被相继提出。文献[4]设计了一种基于扰动观测器的 PMSM 滑模控制器,但滑模可引起抖振。文献[5]对 PMSM 的模型预测控制策略开展了研究,文献[6] 将离散空间矢量调制融入模型预测控制实现了 恒定开关频率。但模型预测控制中控制动作的 确定需要大量的计算,且对模型参数依赖。文献 [7]针对PMSM系统自身非线性环节,设计了反馈 线性化转速控制器。文献[8]则提出了PMSM的 自适应控制。但这些控制方案中,未涉及系统非 建模动态,而实际应用中,诸如温度和噪声等因 素本质上不可预测,但仍会干扰控制过程。另一 方面,软计算控制技术也在电机驱动控制中得到 了应用¹⁹¹,但其计算成本较高¹¹⁰¹,使得实际实现难 度较大。

综上,本文设计了一种基于遗传算法的 PMSM简化转速控制策略。新控制方案规避了旋 转坐标运算,降低了计算负担,且无需依赖电压 或电流传感器,提高了可靠性。目前,对PMSM进 行直接电压控制的主要方式为V/f控制,但性能 欠佳^[11]。而新方案中直接电压控制器的增益采用 遗传算法优化,可实现最小电流损耗。

1 PMSM 数学模型

PMSM在d-q坐标系下的数学模型可表示为

$$u_d = Ri_d + L_d \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t} i_d - L_q p \omega i_q \qquad (1)$$

$$u_q = Ri_q + L_q \frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}i_q + L_d p\omega i_d + p\Psi\omega \qquad (2)$$

$$\tau = \frac{3}{2} p \left[(L_d - L_q) i_d i_q + \Psi i_q \right]$$
(3)

$$\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}\omega = \frac{1}{J}\left(\tau - \tau_{\mathrm{F}} - \tau_{\mathrm{L}}\right) \tag{4}$$

式中: u_{a} , u_{q} , i_{a} , i_{q} 分别为d,q轴定子电压和电流; L_{a} , L_{q} 分别为d,q轴电感;R, Ψ ,J分别为电枢电阻、 磁链和转动惯量;p为极对数; ω , τ , τ_{F} 和 τ_{L} 分别为 机械转速、电磁转矩、摩擦转矩和负载转矩。

假设 PMSM 非线性系统的动态未知,并仅将 ω和转子位置角θ作为系统可测量状态,则控制 器设计目标可描述为提出一个控制律来迫使电 机转速ω跟踪预定的随时间变化的参考值ω^{*},则 电机参数 $L_a, L_q, R, \Psi, p, J, \tau_F 和 \tau_L$ 也被假定为未 知量。设 $e_a = \omega - \omega^*$ 为电机转速误差,控制律输出 为α,β轴电压 $u_\alpha \pi u_\beta$,然后馈送到脉宽调制模块, 以生成逆变器最终需要的占空比信号。忽略 R 的压降,稳态时定子电压幅值u和相角 Δθ如下式 所示:

$$u = \sqrt{u_d^2 + u_q^2} = \sqrt{(L_q p \omega i_q)^2 + [(L_d i_d + \Psi) p \omega]^2}$$
(5)

$$\Delta\theta = -\tan^{-1}\left(\frac{u_d}{u_q}\right) = \tan^{-1}\left(\frac{L_q p\omega i_q}{L_d p\omega i_d} + \Psi p\omega\right) \quad (6)$$

2 PMSM简化转速控制器设计

若无电流角控制,负载转矩的引入会导致过 多的损耗产生,而控制d轴电流 $i_a=0$ 则可实现最 大转矩电流比(maximum torque per ampere, MT-PA)控制,此时有:

$$u = \omega \sqrt{(pL_q)^2 i_q^2 + (p\Psi)^2} \tag{7}$$

$$\Delta\theta = \tan^{-1}(L_q i_q / \Psi) \tag{8}$$

将i_d=0代入电机模型可推导得:

$$u = \omega_{N} \sqrt{[2L_{a}/(3\Psi)]^{2}\tau^{2} + (p\Psi)^{2}}$$
(9)

$$\Delta\theta = \tan^{-1}\left(2L_q\tau/3p\Psi^2\right) \tag{10}$$

式(9)揭示了在空载时(τ =0)施加的电压幅 值与电机转速之间的线性关系。此时, $u=K\omega$, $\Delta\theta=$ 0,斜率 $K=p\Psi$ 。但随着转矩的增加,斜率K平缓 的坡度将逐渐变陡。对于具有显性转子的内置式 PMSM,可通过d,q轴电流的某种组合实现MTPA。 为了最小化定子电流,需相对于电流角取转矩 的导数,这会导致更为复杂的系统动态。此时可 通过数值求解出u, $\Delta\theta$, ω 和 τ_L 之间的关系,如图1 所示。



需注意的是,由于参数小扰动将导致明显的 Δθ偏差,故不能依赖于电机参数的精确值实施应 用。另外,转矩不能直接测量,因而考虑使用简 单的PI调节器来近似:

$$u^* = \hat{K}_{u}\omega^* + K_{d}e_{\omega} \tag{11}$$

$$\Delta \theta^* = K_{\rm p} e_{\omega} + K_{\rm i} \int e_{\omega} \tag{12}$$

其中

式中: u^* , $\Delta \theta^*$ 分别为电压幅值和相角控制量; K_a 为 恒定增益; K_p , K_i 分别为比例和积分增益; η 为正 常数增益, η 决定了收敛速度。

 $\hat{K}_{\mu} = -\eta \omega^* e_{\omega}$

 α - β 坐标系下电压控制量可写成:

$$u_{\alpha\beta}^* = u^* \angle \theta_{u} \tag{13}$$

其中 $\theta_u = \theta + \pi/2 + \Delta \theta^*$

式中: θ_u 为 α 轴至施加电压矢量的角度。

在没有电流检测的情况下,文献[12]指出低 功率因数运行下PMSM会产生更高的能耗。根据 MTPA的特性,存在一组u和 $\Delta\theta$,使得电流带来的 损耗最小。因此,自适应控制律需选择合适的控 制增益 K_p , K_i , K_d 和 η 以获取最优的 u^* 和 $\Delta\theta^*$,但这 并非易事。而遗传算法能够为可能受到不确定 性扰动影响的系统提供非常好的近似,且具有自 适应搜索能力,故非常适合于处理该问题。

图 2 所示为遗传算法实施的流程图,具体步骤如下:

第1步:生成n组初始参数集合(K_{p} , K_{i} , K_{d} , η),并对应编码成染色体格式。

第2步:不同染色体对应参数集代入离线 PMSM 驱动系统模型中运算得到n组(e_w,I),其 中,I为电流幅值。

第3步:将n组(e_{ω} ,I)代入遗传算法中适应度函数 f_{cost} 进行评估。考虑需实现MTPA,同时还要保证精确的转速跟踪控制,故遗传算法中适应度函数 f_{cost} 定义为速度误差积分和电流积分的加权和,即:

$$f_{\rm cost} = \rho \int e_{\omega} + (1 - \rho) \int I \qquad (14)$$

式中: ρ为权重系数, 其定义了转速跟踪和 MTPA 之间的折衷。

第4步:判断是否存在控制器最优增益,若存 在,则结束算法;若不存在,则由选择算子选择最 优的两条染色体,即选择最优两组参数。

第5步:由交叉算子进行后代染色体(新参数 集合)生成。

第6步:若n为奇数,则由突变算子生成新的 染色体,并跳转至第2步重复执行,直至结束。

控制器的初始参数集合可通过从大量经验 对象开始,然后以足够多的迭代次数运行优化来 获得,但也将带来较大的计算量,因此基于离线 过程完成,不作为实时控制周期的一部分,从而 避免了给实时控制芯片带来繁重的计算负担。 染色体个体被编码为16位,这在计算量和精度之间提供了很好的折衷。同时,将种群的初始染色体个体数量设置为15,以便快速收敛到最优解。



Fig.2 Flow chart of the genetic algorithm

图 3 为基于遗传算法的 PMSM 简化转速控制 器框图。





3 实验验证及结论

为验证 PMSM 简化转速控制器性能,在 PMSM驱动测试平台上开展了实验研究,测试平 台主要由测试用 PMSM,750 V 直流源、10 kW 逆 变器(三相两电平拓扑,功率开关器件为 IGBT)、 7.5 kW 感应电机(作为负载)、RTLAB 实时仿真系 统和转速测量旋转变压器等组成。其中,PMSM 的参数如下:额定功率 P_n =7.5 kW,额定转速 ω_n =1 800 r/min,额定转矩 τ_n =39.5 N·m, d轴电感 L_q =0.022 1 mH, q轴电感 L_q =0.091 1 mH, 定子电阻 R=0.651,极对数p=2,转动惯量 J=0.1 kg·m², 永磁 磁链 Ψ =0.670 9 Wb。控制器主要参数为:开关频 率 f_{ss} =1 kHz,采样频率 f_{sa} =20 kHz,由遗传算法确 定控制器增益为 K_p =6.5×10⁻³, K_i =1.1, η =4×10⁻¹³和 K_d =2.3×10⁻³。

图4和图5为转速参考ω^{*}从0斜坡升至1800 r/min 后突加22 N·m负载转矩的测试结果,对比 图4a和图5a中转速波形可看出,新控制器较传 统FOC在负载转矩扰动时的转速响应更快,且电 机定子电流幅值仍和FOC一样,保持在10A以 内,见图4b和图5b,即两者的稳态性能基本相 似。从图4c和图5c中电机输出电磁转矩波形对 比可看出,传统FOC方案下电机输出电磁转矩在 负载扰动下易产生振荡,而新方案输出电磁转矩 更平滑,抗扰能力更强。引入误差绝对值积分 *IAE*和时间误差绝对值积分*ITAE*如下:

$$IAE = \int_{t_0}^{t_f} |e_{\omega}| \mathrm{d}t \tag{15}$$

$$ITAE = \int_{t_0}^{t_f} t |e_{\omega}| dt \tag{16}$$

式中:t₀,t_f分别为积分初始和终止时刻。

由图4和图5可计算出,传统FOC方案下IAE 和 ITAE 分别为0.68 和4.83,而新方案下IAE 和 ITAE 分别为0.52 和3.37,这验证了新控制器转速 跟踪性能更好。



Fig.4 Test results of traditional FOC scheme when the load torque is 22 N⋅m



图5 负载转矩为22 N·m时新方案的测试结果

Fig.5 Test results of new scheme when the load torque is 22 N·m 进一步,进行了ω^{*}从0斜坡升至1800 r/min 后突加13 N·m负载转矩的测试,结果如图6和图 7所示。







Fig.7 Test results of new scheme when the load torque is 13 N·m 与图 4 和图 5 中结果类似,新方案取得了和 传统 FOC 方案相同的稳态特性,同时还具有更好 的抗扰性和更快的动态响应。

最后,为了证明所提控制策略在不同工况下 的有效性,进行了复杂工况测试,具体为:ω^{*}从0 斜坡升至500 r/min,稳定后负载转矩则以5s的 间隔分别施加5N·m和15N·m,再将ω^{*}升至1000 r/min,并施加相同转矩扰动,实验波形如图8所 示。图中测试结果表明,新控制器在复杂工况下 具有和传统FOC方案一样的转速跟踪性能,且电 流消耗接近MTPA。

为优化 PMSM 控制器结构,本文提出了一种 基于遗传算法的无电流传感器 PMSM 简化转速控 制器。

新控制器不使用电流闭环调节,且不依赖于 电机参数,可靠性较高。相对于传统的级联控制 器架构,新方案采用直接电压控制,并利用遗传 算法离线确定了最优电流损耗的控制增益,可实 现最大转矩电流比。通过各类型工况下与传统 FOC控制器的对比测试,验证了新方案具有与传 统FOC方案类似的稳态性能,而动态性能和抗扰 性更是稍优。新方案计算负担小,对实时控制芯 片要求更低,故可成为PMSM低成本驱动器的理 想控制策略。



.o Test results under complex operating condition

参考文献

- 罗慧,陈威龙,尹泉.无电解电容永磁同步电机驱动系统控制策略综述[J].电气传动,2019,49(4):11-18.
 Luo Hui, Chen Weilong, Yin Quan. Control strategy overview of permanent magnet synchronous motor drive system[J]. Electric Drive,2019,49(4):11-18.
- [2] Blaschke F. The principle of field orientation as applied to the new transvector closed loop control system for rotating field machines[J]. Siemens Rev, 1972, 34(3):217–220.
- [3] Takahashi I, Noguchi T. A new quick-response and high-efficiency control strategy of an induction motor[J]. IEEE Transactions on Industry Applications, 1986, 22(5):820–827.
- [4] 侯利民,徐越,何佩宇,等.辨识转动惯量扰动观测器的 PMSM滑模控制[J]. 电机与控制学报,2020,24(9):165-172.
 Hou Limin, Xu Yue, He Peiyu, *et al.* Sliding mode control for PMSM based on disturbance observer with moment of inertia identification[J]. Electric Machines and Control, 2020, 24(9): 165-172.
- [5] Preindl M, Bolognani S. Model predictive direct torque control (下转第13页)

AC micro-grids[J]. IEEE Journal on Emerging and Selected Topics in Circuits and Systems, 2015, 5(3):443-455.

- [6] Tang X, Hu X, Li N, et al. A novel frequency and voltage control method for islanded microgrid based on multienergy storages[J]. IEEE Transactions on Smart Grid, 2016, 7(1):410–419.
- [7] 高原,范学鑫,林克文.采用下垂控制的直流区域配电三相 逆变器统一控制策略[J].船电技术,2020,40(9):19-23.
 Gao Yuan, Fan Xuexin, Lin Kewen. Unified control strategy of three-phase inverter with droop control in DC zonal electrical distribution system[J]. Marine Electric & Electronic Technology, 2020,40(9):19-23.
- [8] 程启明,余德清,程尹曼,等.基于自适应旋转惯量的虚拟同步发电机控制策略[J].电力自动化设备,2018,38(12):79-85.

Cheng Qiming, Yu Deqing, Cheng Yiman, *et al.* Control strategy of virtual synchronous generator based on adaptive rotational inertia[J]. Electric Power Automation Equipment, 2018, 38 (12):79–85.

- [9] 晁凯云,苗世洪,刘子文,等.基于虚拟同步电机控制的微电
 网稳定性分析[J].电力系统保护与控制,2019,47(3):9-16.
 Chao Kaiyun, Miao Shihong, Liu Ziwen, *et al.* Stability analysis
 of microgrid based on virtual synchronous generator control[J].
 Power System Protection and Control, 2019, 47(3):9-16.
- [10] 计长安,李伟,罗亚桥,等.基于虚拟同步发电机的并网逆变 器在风力发电中的应用[J].电信科学,2017,33(S1):259-266.

Ji Chang'an, Li Wei, Luo Yaqiao, *et al.* Application of grid connected inverter based on virtual synchronous generator in wind power generation[J]. Telecom Science, 2017, 33(S1):259–266.

[11] Beck H P, Hesse R. Virtual synchronous machine[C]//International Conference on Electrical Power Quality & Utilisation,

(上接第7页)

with finite control set for PMSM drive systems, Part 1: Maximum torque per ampere operation[J]. IEEE Transactions on Industrial Informatics, 2013, 9(4): 1912–1921.

[6] 朱文杰,陈昌松,段善旭,等.一种基于离散空间矢量调制的 Vienna 整流器模型预测控制方法[J].中国电机工程学报, 2019,39(20):6008-6016.

Zhu Wenjie, Chen Changsong, Duan Shanxu, *et al.* A model predictive control method with discrete space vector modulation of Vienna rectifier[J]. Proceedings of the CSEE, 2019, 39 (20) : 6008–6016.

- [7] 杨朝江,马家庆,谢政秀,等. PMSM 精确反馈线性化的稳速 控制[J]. 电力系统及其自动化学报,2019,31(10):37-44.
 Yang Chaojiang, Ma Jiaqing, Xie Meixiu, *et al.* Constant-speed control of PMSM based on precise feedback linearization[J]. Proceedings of the CSU-EPSA,2019,31(10):37-44.
- [8] Song X, Fang J, Han B, et al. Adaptive compensation method for high-speed surface PMSM sensorless drives of EMF-based position estimation error[J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2016, 31(2): 1438-1449.

Barcelona, Spain, 2007: 1-6.

- [12] Liang Y, He Y, Niu Y. Microgrid frequency fluctuation attenuation using improved fuzzy adaptive damping-based VSG considering dynamics and allowable deviation[J]. Energies, 2020, 13 (18):4885.
- [13] Liu M, Bizzarri F, Brambilla A M, et al. On the impact of the dead-band of power system stabilizers and frequency regulation on power system stability[J]. IEEE Transactions on Power Systems, 2019, 34(5):3977-3979.
- [14] 徐诚,刘念,赵泓,等. 基于电力系统二次调频原理的微电源 频率控制策略[J]. 电力系统保护与控制,2013,41(3):14-20. Xu Cheng, Liu Nian, Zhao Hong, *et al.* A novel frequency control strategy of micro-grid based on the secondary frequency regulation of power system[J]. Power System Protection and Control,2013,41(3):14-20.
- [15] 涂春鸣,杨义,兰征,等.含多虚拟同步发电机的微电网二次 调频策略[J].电工技术学报,2018,33(10):2186-2195.
 Tu Chunming, Yang Yi, Lan Zheng, *et al.* Secondary frequency regulation strategy in microgrid based on VSG[J]. Transactions of China Electrotechnical Society,2018,33(10):2186-2195.
- [16] 李斌,周林,余希瑞,等.基于改进虚拟同步发电机算法的微 网逆变器二次调频方案[J].电网技术,2017,41(8):2680-2687.

Li Bin, Zhou Lin, Yu Xirui, *et al.* Secondary frequency regulation for microgrid inverters based on improving virtual synchronous generator[J]. Power System Technology, 2017, 41 (8) : 2680–2687.

> 收稿日期:2020-11-24 修改稿日期:2020-12-01

- [9] Lin F J, Sun I F, Yang K J, et al. Recurrent fuzzy neural cerebellar model articulation network fault-tolerant control of sixphase permanent magnet synchronous motor position servo drive [J]. IEEE Transactions on Fuzzy Systems, 2016, 24(1): 153– 167.
- [10] Chaoui H, Khayamy M, Okoye O. Adaptive RBF network based direct voltage control for interior PMSM based vehicles[J].
 IEEE Transactions on Vehicular Technology, 2018, 67 (7): 5740-5749.
- [11] Tang Z, Li X, Dusmez S, et al. A new V/f-based sensorless MT-PA control for IPMSM drives[J]. IEEE Transactions on Power Electronics, 2016, 31(6):4400–4415.
- [12] Chaoui H, Sicard P. Adaptive fuzzy logic control of permanent magnet synchronous machines with nonlinear friction[J]. IEEE Transactions on Industrial Electronics, 2012, 59 (2) : 1123– 1133.

收稿日期:2020-11-15 修改稿日期:2020-12-07