【信息科学与控制工程】

doi: 10.11809/bqzbgcxb2019.12.020

控制力矩陀螺自平衡车粒子群优化 LQR 控制

单钧麟",汪立新",秦伟伟^b,李 想"

(火箭军工程大学 a.导弹工程学院; b.核工程学院, 西安 710025)

摘要:运用拉格朗日法建立控制力矩陀螺自平衡车静止情况下的系统动力学模型,线性化后得到其状态空间表达式,在此基础上设计 LQR 控制器,并采用粒子群优化算法确定 Q、R 权重系数矩阵,通过在搭建的自平衡车平台上进行验证实验,结果表明粒子群优化 LQR 控制器能够有效实现 CMG 自平衡车侧倾稳定控制,同时调整 CMG 进动角回到零位,保证系统具有一定的抗干扰能力。

关键词:控制力矩陀螺;自平衡车;LQR;粒子群优化

本文引用格式:单钧麟,汪立新,秦伟伟,等. 控制力矩陀螺自平衡车粒子群优化 LQR 控制[J]. 兵器装备工程学报, 2019,40(12):100-104.

Citation format:SHAN Junlin, WANG Lixin, QIN Weiwei, et al. Particle Swarm Optimization LQR Control of Self-Balancing Vehicles with Control Moment Gyro[J]. Journal of Ordnance Equipment Engineering, 2019, 40(12):100 - 104.中图分类号:TP273文献标识码:A文章编号:2096 - 2304(2019)12 - 0100 - 05

Particle Swarm Optimization LQR Control of Self-Balancing Vehicles with Control Moment Gyro

SHAN Junlin^a, WANG Lixin^a, QIN Weiwei^b, LI Xiang^a

(a. School of Missile Engineering; b. Schol of Nuclear Engineering, Rocket Force University of Engineering, Xi' an 710025, China)

Abstract: The Lagrange method was used to establish the system dynamics model under static situation of the self-balancing vehicle. Based on state space expression obtained by model linearization, the LQR controller was designed and the particle swarm optimization algorithm was proposed to determine the weight coefficient matrix Q and R. Verification experiment was carried out on the vehicle platform, and the results show that particle swarm optimization LQR controller can effectively realize system rolling stability control and has certain coupling suppression and anti-disturbance ability.

Key words: control moment gyro; self-balancing vehicle; LQR; particle swarm optimization

控制力矩陀螺(Control Moment Gyro, CMG)自平衡车是 一类依靠 CMG 进动产生的陀螺力矩效应保持姿态稳定的新 型无人驾驶装置,当其处于低速或静止状态时由于自身静不 稳定特性会出现倾倒现象,需要设计控制器实现其侧倾稳定 控制^[1-2]。同时在自平衡车稳定控制过程中需要及时调整 CMG 进动角回到零位,防止其超出进动幅度造成系统失稳。 Lam 等^[3]采用双闭环 PD 控制实现了倾角稳定,但经典输入 输出反馈无法克服模型中的耦合项影响,未能有效控制进动 角回零。赵明国等^[4]采用极点配置方法设计状态反馈控制 器,在模型等效平台上实现了稳定及回零控制,但极点位置 选择对经验依赖程度较大且无法保证良好的动态性能。 Sergio等^[5]基于扩张状态观测器设计了一种双回路状态反馈

基金项目:国家自然科学基金青年基金项目(61503392)

收稿日期:2019-05-01;修回日期:2019-06-12

作者简介:单钧麟(1995一),男,硕士研究生,主要从事导航、制导与控制研究。

通讯作者:汪立新(1966—),男,博士,教授,主要从事惯性技术研究,E-mail:674652059@qq.com。

控制器并得到了较好的仿真控制效果,但控制器结构复杂、 能量消耗大且并未在实验平台上对控制效果加以验证。

LQR 控制器通过建立状态变量和控制量构成的目标函数并求取最优解实现状态反馈控制,对于耦合系统的姿态稳定控制具有较好的控制效果^[6-7]。本文基于 CMG 自平衡车系统模型设计了一种粒子群算法优化的 LQR 状态反馈控制器,根据优化流程通过 Simulink 仿真确定满足系统性能指标的控制器参数,并在实验平台上实现了自平衡车实时侧倾稳定控制,同时能够有效抑制进动角耦合和外加干扰力矩对系统的影响。

1 CMG 自平衡车动力学模型

1.1 系统组成及平衡原理

如图1所示,CMG 自平衡车采用单轨式前后两轮结构布局,车身后部安装有 CMG 及其驱动设备作为控制执行机构,中部是以 NI my RIO 控制板为核心器件的控制单元,底部固定 IMU 姿态测量单元,车身前部为电源供电装置,最外侧安装有安全隔离架。



图1 CMG 自平衡车结构

其中,CMG 及其驱动设备组成如图 2 所示,包括飞轮转 子,自转驱动电机,陀螺框架,陀螺进动电机及增量式编码器。



图2 控制力矩陀螺组成

自转电机驱动飞轮转子保持高速旋转,当自平衡车产生 一定的倾斜角时,进动电机施加扭矩使飞轮转子在自转的同 时相对车体进动,根据陀螺力矩效应,陀螺进动过程中受到 沿进动轴方向的外力矩同时会对车体产生一个反作用力矩 抵消重力矩分量以及外界干扰力矩

$$= H \times \omega$$
 (1

方向与飞轮自转轴方向和进动轴方向均正交,如图 3 所示。

M



图 3 陀螺力矩示意图

1.2 模型建立

将 CMG 自平衡车系统视为由车体、高速旋转的飞轮转 子和陀螺框架 3 部分刚体组成的刚体系,建立正视、侧视示 意模型及坐标系如图 4 所示。点 0 为平衡车后轮与地面接 触点, 0_b 为车体的质心,考虑飞轮转子相对于陀螺框架仅有 绕 Y_{st}轴角速度为 ω 的自转运动,因此它们共同的质心为

 O_{gf} ,自平衡车绕 X 轴的倾斜角定义为 θ ,倾角角速度为 $\dot{\theta}$, 飞轮和陀螺框架绕轴 Z_b 的进动角定义为 α ,进动角速度为 $\dot{\alpha}$;车体质心与地面的垂直距离为 d_b ,飞轮和陀螺框架质心与 地面的垂直距离为 d_{gf} ;车体质量为 m_b ,沿 X 轴方向转动惯量 I_b ,飞轮和陀螺框架总质量为 m_{gf} ,极向转动惯量分别为 I_{gf} 、 I_{pg} ,径向转动惯量分别为 I_{ff} 、 I_{rg} 。



图4 自平衡车模型及坐标系

由上述假设和参数设置,可以得到自平衡车系统的 动能:

$$\begin{split} T &= T_{b} + T_{g} + T_{f} = \frac{1}{2} (I_{b} + m_{b} d_{b}^{2} + m_{gf} d_{gf}^{2}) \dot{\theta}^{2} + \\ &\frac{1}{2} I_{pf} \omega^{2} + \frac{1}{2} (I_{rf} + I_{rg}) (\dot{\alpha}^{2} + \dot{\theta}^{2} \cos^{2} \alpha) + \end{split}$$

$$\frac{1}{2}(I_{pf}+I_{pg})\dot{\theta}^2\sin^2\alpha \qquad (2)$$

忽略不确定性外力作用,系统所受广义力中重力为有势 力,则系统势能为

$$V = m_b g d_b \cos\theta + m_{gf} g d_{gf} \cos\theta \tag{3}$$

选取车体的侧倾运动和陀螺框架的进动两个自由度为 系统的广义坐标,根据包含有势力的拉格朗日方程

$$\frac{\mathrm{d}}{\mathrm{d}t}\frac{\partial T}{\partial q'_j} - \frac{\partial T}{\partial q_j} + \frac{\partial V}{\partial q_j} = Q_j \quad (j = 1, 2, \cdots, k)$$

对于广义坐标 θ,受到的非有势广义力矩为

$$Q_{\theta} = -I_{pf}\omega\alpha\cos\alpha$$

令 q₁ = θ 可得关于侧倾角动力学方程为

$$\ddot{\theta} [I_{b} + m_{b}d_{b}^{2} + m_{gf}d_{gf}^{2} + (I_{pf} + I_{pg})\sin^{2}\alpha + (I_{rf} + I_{rg})\cos^{2}\alpha] +$$

$$2 \sin\alpha \cos\alpha (I_{pf} + I_{pg} - I_{rf} - I_{rg}) \theta \dot{\alpha} - g(m_b d_b + m_{gf} d_{gf}) \sin\theta = -I_{pf} \omega \dot{\alpha} \cos\alpha$$
(4)
对于广义坐标 α ,受到的非有势广义力矩为

$$Q_{\alpha} = K_m i - I_m \omega \dot{\theta} \cos \alpha$$

其中 K_m 为进动电机的力矩放大系数, 令 $q_2 = \alpha$ 可得进动角 动力学方程

$$\ddot{\alpha}I_{r} - \dot{\theta}^{2}(I_{pf} + I_{pg} - I_{rf} - I_{rg})\sin\alpha\cos\alpha = K_{w}i - I_{w}\omega \dot{\theta}\cos\alpha$$
(5)

2 侧倾稳定控制系统设计

2.1 系统性能分析

由方程式(4)、式(5)可知,CMG 自平衡车模型中有非线 性项和耦合项存在,直接基于非线性模型设计非线性控制器 复杂度较高、实现困难,且实际稳定控制范围小并伴随有抖 动现象^[8]。考虑自平衡车在实际应用中偏离平衡位置范围 一般在-20°~20°,为降低控制器设计复杂度,对非线性模 型在平衡点附近进行线性化处理,可近似认为有:

$$\begin{aligned} & \ddot{\theta} \left[I_b + m_b d_b^2 + m_{gf} d_{gf}^2 + I_r \right] - g \left(m_b d_b + m_{gf} d_{gf} \right) \theta + I_{pf} \omega \dot{\alpha} = 0 \\ & \\ & \ddot{\alpha} I_r - K_m i - I_{pf} \omega \dot{\theta} = 0 \end{aligned}$$

选取状态量
$$\mathbf{x} = \begin{bmatrix} \theta \\ \cdot \\ \theta \\ \alpha \\ \dot{\alpha} \end{bmatrix}$$
, 输出量 $\mathbf{y} = \begin{bmatrix} \theta \\ \alpha \end{bmatrix}$, 控制量 $\mathbf{u} = i$, 可得自

平衡车动力学模型的线性状态空间表达式

$$\dot{x} = \begin{bmatrix} \dot{\theta} \\ \vdots \\ \dot{\theta} \\ \vdots \\ \ddot{\alpha} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ \frac{G}{M} & 0 & 0 & -\frac{H}{M} \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & \frac{H}{I_r} & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \theta \\ \vdots \\ \theta \\ \alpha \\ \dot{\alpha} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ \frac{K_m}{I_r} \end{bmatrix} i = Ax + Bu$$

$$\mathbf{y} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 0 \\ \dot{\theta} \\ \alpha \\ \vdots \end{bmatrix} = C\mathbf{x}$$
(7)

其中: $G = g(m_b d_b + m_{gf} d_{gf})$, $H = I_{pf} \omega$, $M = I_b + m_b d_b^2 + m_{gf} d_{gf}^2 + I_{rf} + I_{rg}$

CMG 自平衡车模型中涉及到的具体参数值如表1 所示, 将其代入状态空间表达式中可以得到系统矩阵 A 和控制矩 阵 B 分别为

$$\boldsymbol{A} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 & 0 \\ 27.41 & 0 & 0 & -0.74 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \\ 0 & 38.06 & 0 & 0 \end{bmatrix} \boldsymbol{B} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 1.19 \end{bmatrix}$$

求得系统极点[0,0,±0.8606*i*],可以发现系统有两个 零极点和两个位于虚轴上的极点,因此该自平衡车系统是不 稳定的,但对系统可控性矩阵求秩得

$$rank(\boldsymbol{B} \quad \boldsymbol{A}\boldsymbol{B} \quad \boldsymbol{A}^2\boldsymbol{B} \quad \boldsymbol{A}^3\boldsymbol{B}) = 4$$

显然可控性矩阵满秩,系统可控并可设计状态反馈控制 器改变系统极点使其达到稳定状态。

表1 自平衡车参数

参数	数值
车体质量 m _b /kg	26.52
飞轮及框架质量 mgf/kg	17.96
飞轮及框架质心到地面距离 $d_{ m gf}$ cm	35.65
车体质心到地面距离 d_b /cm	20.36
车体沿 X 轴转动惯量 $I_b/(\text{kg} \cdot \text{cm}^{-2})$	7 328.80
飞轮轴向转动惯量 $I_{pf}/(\text{kg}\cdot\text{cm}^{-2})$	860.55
框架轴向转动惯量 $I_{pg}/(\text{kg} \cdot \text{cm}^{-2})$	675.02
飞轮径向转动惯量 $I_{ m rf}/(m kg\cdot m cm^{-2})$	456.10
框架径向转动惯量 $I_{rg}/(\text{kg}\cdot\text{cm}^{-2})$	357.86
进动电机力矩放大系数 $K_m/(N \cdot m/A)$	0.097
飞轮自转角速度 $\omega/(r \cdot \min^{-1})$	2 160

2.2 粒子群优化 LQR 控制器设计

(6)

对于 CMG 自平衡车的侧倾稳定控制,主要考虑系统是 否能快速、平稳地达到平衡状态,以及解决平衡车倾角和 CMG 进动角控制耦合问题。同时采用 CMG 作为控制执行 机构虽然具有力矩放大显著、响应快等优点,但其耗费能量 较大,因此设计以状态变量 θ、α 和控制量 u 为性能指标的线 性定常系统无限时间状态调节控制器:

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t), x(t_0) = x_0$$

$$J = \frac{1}{2} \int_{t_0}^{\infty} \left[x^T(t) Qx(t) + u^T(t) Ru(t) \right] dt$$

其中,对于状态约束矩阵 Q 和控制约束矩阵 R 的选取并没

有明确指标,较难通过解析方式得到,本文采用粒子群优化 算法结合 Simulink 仿真迭代的方式进行求解^[9],各权重系数 变换相同倍数并不影响相互之间比例关系,不妨假设 Q、R 矩阵具有如下形式:

$$\boldsymbol{Q} = \begin{bmatrix} q_1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & q_3 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}, \ \boldsymbol{R} = 1$$

粒子群优化算法采用带惯性权重的速度和位置更 新式^[10]:

$$\begin{cases} V_{k+1} = \overline{\omega} V_k + c_1 r_1 (P_{\text{best}} - x_k) + c_2 r_2 (G_{\text{best}} - x_k) \\ x_{k+1} = x_k + V_{k+1} \end{cases}$$
(7)

其中, $\overline{\omega}$ 为惯性权重; x_k 、 V_k 表示当前时刻粒子位置和速度; x_{k+1} 、 V_{k+1} 表示下一时刻粒子位置和速度; c_1 、 c_2 是非负的加速度常数; r_1 、 r_2 是区间[0,1]上的随机数, P_{best} 为当前代数最优粒子位置坐标, G_{best} 为全局最优粒子位置坐标。

适应度函数选择能够反映控制系统稳定性和快速性的 ITAE 误差指标^[11]:

$$f = \int_0^\infty t |e(t)| dt = \int_0^\infty t(|x_1(t)| + |x_3(t)|) dt \quad (8)$$

LQR 控制器权重系数优化流程和 Simulink 仿真模型分 别如图 5、图 6 所示。



图5 LQR 权重系数优化流程框图



图6 Simulink 仿真模型示意图

3 实验验证

搭建自平衡车实验平台如图 7,NI myRIO 控制板集成了 双核 ARM Cortex-A9 实时处理器以及 Xilinx FPGA 可编程器 件,基于 Real-Time 模块能够编译并执行 LabVIEW 实时控制 程序,并通过 Xsens 三轴 IMU 和增量式编码器 NI-CompactRio –9114 实时敏感车体姿态和控制力矩陀螺进动角信息。实 验中设定控制力矩陀螺进动幅度 ± 45°,采样频率 100 Hz, LQR 控制器参数经粒子群算法优化后,最优适应度函数值 f = 2.058,权重系数 $q_1 = 150.32$, $q_3 = 501.85$,结合 Riccati 方 程可以计算得到反馈控制矩阵 K = [-1 328.3 - 223.6 - 15.8 18.8]。



图7 实验验证平台

1)具有初始倾角的姿态稳定控制。分别设定平衡车倾 角初始值为6°、8°、10°,姿态稳定控制曲线如图8所示,可以 看出在平衡范围内随着初始倾角增大,系统仍能保持较好地 控制效果,在1.7 s左右回到平衡状态,超调角度均在2°左 右,调节过程平稳。倾角在平衡点附近稳态误差为0.25°,证 明粒子群优化 LQR 控制器具有较高的控制精度。



图 8 具有初始倾角的姿态稳定控制曲线

2) CMG 进动回零控制。自平衡车侧倾稳定控制过程中 伴随有 CMG 进动作用产生,平衡车姿态回到平衡位置后 CMG 进动角仍然存在,当进动角达到限定幅度时,CMG 无法 由进动效应产生陀螺力矩保持系统姿态稳定,为了提升系统 鲁棒性能设定进动角零位期望值,控制曲线如图9所示,可 以看出所设计的控制器受耦合影响较小,能够在实现侧倾稳 定控制的同时(2s左右)快速、平稳控制进动角回到零位。



图9 CMG 进动角回零控制曲线

3)外加力矩干扰姿态稳定控制。为了进一步验证控制器对自平衡车姿态稳定控制的抗干扰能力,在t=3s时对处于平衡状态的平衡车施加脉冲力矩干扰,实验结果如图10所示,经过2s左右倾角恢复平衡状态,证明系统在外界环境突变情况下仍能保持姿态稳定,具有一定的抗干扰能力。



图 10 外加干扰姿态稳定实验结果

4 结论

设计了一种粒子群算法优化的控制力矩陀螺自平衡车 LQR 控制器;将 LQR 控制器应用于控制力矩陀螺自平衡车 侧倾稳定控制,基于粒子群算法设计控制器 Q、R 权重系数 矩阵优化流程,结合 Simulink 仿真确定控制器参数值并计算 得到最优状态反馈控制律,最后在搭建的实验平台上进行实 时控制实验,结果表明本文所设计的控制器能够快速、平稳 实现自平衡车侧倾稳定控制,稳态误差小,同时能够有效调 节 CMG 进动角回到零位,使系统具有抗干扰能力。

参考文献:

[1] 梁文宇,周惠兴,曹荣敏.双轮载人自平衡控制系统研究

综述[J].控制工程,2010,17(S2):140-144.

- [2] YAMAKITA M, UTANO A. Automatic control of bicycles with a balancer[C]//Proceedings of IEEE/ASME International Conference on Advanced Intelligent Mechatronics. IEEE, 2005:1245-1250.
- [3] POM Y L. Gyroscopic stabilization of a kid-size bicycle [C]//Proceedings of IEEE International Conference on Cybernetics & Intelligent Systems. IEEE, 2011:247 – 252.
- [4] HE J,ZHAO M. Control System Design of Self-balanced Bicycles by Control Moment Gyroscope [J]. Lecture Notes in Electrical Engineering, 2015, 338 (11):205 – 214.
- [5] SERGIO T L, SANTIAGOE P G, HORACIO C E. Self-Stabilization of a Riderless Bicycle With a Control Moment Gyroscope via Model-based Active Disturbance Rejection Control[C]//Proceedings of 2017 IEEE 3rd Colombian Conference on Automatic Control (CCAC). IEEE, 2017:1-6.
- [6] DUAN H B, SUN C H. Pendulum-like oscillation controller for micro aerial vehicle with ducted fan based on LQR and PSO[J]. Science China: Technological Sciences, 2013, 56 (2):423-429.
- [7] 夏浩军,邱荣华.倒立摆线性二次型最优控制方法研究
 [J].机械制造与自动化,2018,47(1):218-221.
- [8] YETKIN H, KALOUCHE S, VERNIER M, et al. Gyroscopic stabilization of an unmanned bicycle [C]//Proceedings of American Control Conference. IEEE, 2014:4549 – 4554.
- [9] GHOREISHI S A, NEKOUI M A. Optimal Weighting Matrices Design for LQR Controller Based on Genetic Algorithm and PSO[J]. Advanced Materials Research, 2012, 433 – 440:7546 – 7553.
- [10] 杨维,李歧强. 粒子群优化算法综述[J]. 中国工程科学, 2004,6(5):87-93.
- [11] 杜文正,谢政,童国林.基于粒子群优化算法的桥式起重机 PID 控制参数优化[J].计算机测量与控制,2013,21
 (2):371-373.

(责任编辑 唐定国)