

Riccati 方程, 设计自适应控制器。在控制器的构成中, 利用自适应变量的信息来补偿系统的不确定性信息, 克服了以往鲁棒跟踪控制方法中需假设不确定性界已知的缺陷。变结构方法的运用, 使系统的输出能渐近跟踪某一参考模型的输出。与系统不确定性界和扰动界已知的情形相比, 本文方法更为有效。

2 系统描述

考虑如下不确定线性系统

$$\dot{x} = [A + \Delta A(t)]x + [B + \Delta B(t)]u + d(q(t)), \quad y = Cx \quad (1)$$

其中, $x \in R^n, u \in R^m$ 和 $y \in R^p$ 分别为系统的状态、控制输入和系统的输出, $d(q(t)) \in R^n$ 为加性扰动; $\Delta A(t)$ 和 $\Delta B(t)$ 为系统的时变不确定性, 且关于时间 t 是分段连续的; 假定系统加性扰动的变参数量 $q(t) \in \Omega$ 是 Lebesgue 可测的, $\Omega \subset R^n$ 是有界紧集; A, B 和 C 是具有相应维数的系统矩阵。文中 $\|\cdot\|$ 表示向量的欧氏范数或矩阵的诱导范数。

本文要解决的问题是: 对于系统(1) 设计控制器, 使系统的输出 $y(t)$ 鲁棒渐近跟踪参考模型的输出 $y_m(t)$ 。假定 $y_m(t)$ 是如下参考模型的输出

$$\dot{x}_m = A_m x_m, \quad y_m = C_m x_m \quad (2)$$

其中, $x_m \in R^{n_m}, y_m \in R^p$, 并假定系统(2) 的状态有界。

关于系统(1) 和(2), 有如下假设:

假设 1 矩阵对 (A, B) 是可控的。

由假设 1 知, 下列 Riccati 方程

$$(A + \alpha I)^T P + P(A + \alpha I) - \beta P B B^T P + \gamma I = 0 \quad (3)$$

有正定解 P , 其中 α, β 和 γ 是正常数。

假设 2 关于系统(1) 的不确定性和加性扰动, 存在分段连续函数矩阵 $D(t), E(t)$ 和分段连续函数向量 $f(t)$, 使得

$$\begin{aligned} \Delta A(t) &= BD(t), \quad \Delta B(t) = BE(t) \\ d(q(t)) &= Bf(t) \end{aligned} \quad (4)$$

且存在非负常数 ξ, η 和 N , 使得

$$\|D(t)\| \leq \xi, \quad \|E(t)\| \leq \eta < 1, \quad \|f(t)\| \leq N \quad (5)$$

其中 ξ, η 和 N 是未知常数。

假设 3^[3-5] 对于欲跟踪模型(2), 存在矩阵 $G \in R^{m \times n_m}, H \in R^{n \times n_m}$, 满足如下矩阵方程

$$\begin{bmatrix} A & B \\ C & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} G \\ H \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} G A_m \\ C_m \end{bmatrix} \quad (6)$$

3 自适应鲁棒跟踪控制器的设计

基于以上假设, 构造如下自适应鲁棒跟踪控制律

$$u = \begin{cases} -\theta_1 B^T P(x - Gx_m) - \theta_2 \frac{B^T P(x - Gx_m)}{B^T P(x - Gx_m)} + Hx_m \\ B^T P(x - Gx_m) = 0 \\ Hx_m, \quad B^T P(x - Gx_m) = 0 \end{cases} \quad (7a)$$

$$\begin{cases} \dot{\theta}_1 = \Gamma_1 B^T P(x - Gx_m)^2, \quad \theta_1(0) = 0 \\ \dot{\theta}_2 = \Gamma_2 B^T P(x - Gx_m), \quad \theta_2(0) = 0 \end{cases} \quad (7b)$$

其中, P 由式(3) 确定, G 和 H 由式(6) 确定; Γ_1 和 Γ_2 是可调整的设计参数, 且大于零。

为叙述方便, 引入误差变量 $z = x - Gx_m$, 并令 $v = u - Hx_m$ 。则由系统(1), (2), 式(6) 及假设 2, 3 得到误差动态方程

$$\dot{z} = (A + \Delta A(t))z + (B + \Delta B(t))z + BF \quad (8)$$

其中 $F = (D(t)G + E(t)H)x_m + f(t)$ 可视为误差系统(8) 的集中性扰动, 且有

$$F = (\xi G + \eta H)x_m + Nf \quad (9)$$

这里, 虽然参考模型的状态 x_m 的界是可知的, 但由假设 2 知, f 仍是未知的非负常数, 而参考输入 v 可表示为

$$v = \begin{cases} -\theta B^T Pz - \theta_2 \frac{B^T Pz}{B^T Pz}, \quad B^T Pz \neq 0 \\ 0, \quad B^T Pz = 0 \end{cases} \quad (10)$$

注 1 由式(8), (9) 知, 关于系统(1) 跟踪系统(2) 的问题实际上就是误差系统(8) 的镇定问题。因此, 仅需考虑如何设计控制器使系统(8) 渐近稳定即可。

注 2 控制器(7) 的一个显著特点是, 控制器的设计未涉及到系统的不确定性和扰动, 因而无需知道系统不确定性的界和扰动的界, 这是以往控制器设计中存在的缺陷。为使自适应变量保持有界, 这里仍假设系统不确定性和扰动有界, 但界可以是未知的。

定理 1 若系统(1) 和(2) 满足假设 1 ~ 3, 采用式(7) 的自适应鲁棒跟踪控制律, 则系统(1) 的输出将渐近跟踪参考模型系统(2) 的输出, 保证自适应变量 θ_1 和 θ_2 有界, 且有 $\lim_{t \rightarrow \infty} \theta_i = 0$ ($i=1, 2$)。证

证明 为考察误差动态系统(8)和控制律(7)构成的闭环系统的稳定性,构造如下 Lyapunov 函数

$$V(t) = z^T Pz + (1 - \eta) \Gamma_1^{-1} (\theta_1 - \theta_1^*)^2 + (1 - \eta) \Gamma_2^{-1} (\theta_2 - \theta_2^*)^2 \quad (11)$$

其中

$$\theta_1^* = \frac{1}{2(1 - \eta)} \left[\beta + \frac{1}{\gamma \xi^2} \right], \quad \theta_2^* = \frac{1}{1 - \eta f}$$

为便于证明,令

$$V(t) = V_1(t) + V_2(t) + V_3(t)$$

其中

$$\begin{aligned} V_1(t) &= z^T Pz \\ V_2(t) &= (1 - \eta) \Gamma_1^{-1} (\theta_1 - \theta_1^*)^2 \\ V_3(t) &= (1 - \eta) \Gamma_2^{-1} (\theta_2 - \theta_2^*)^2 \end{aligned}$$

由假设 1 和式(3),(8)知

$$\begin{aligned} \dot{V}_1 &= -2\alpha^T Pz - \gamma z^T z^2 + \beta z^T P B B^T Pz + \\ &2z^T P B (v + E v + D z + F) \end{aligned}$$

由式(7),有

$$2z^T P B z = -2\theta_1 B^T Pz^2 - 2\theta_2 B^T Pz \quad (12)$$

$$2z^T P B E v = 2\eta (\theta_1 B^T Pz^2 + \theta_2 B^T Pz) \quad (13)$$

$$\begin{aligned} 2z^T P B (D z + F) &= \frac{1}{\gamma} \xi^2 B^T Pz^2 + \\ &\gamma z^T z^2 + 2f B^T Pz \end{aligned} \quad (14)$$

由式(12)~(14)知

$$\begin{aligned} \dot{V}_1 &= -2\alpha^T Pz - \left[2(1 - \eta) \theta_1 - \beta - \frac{1}{\gamma} \xi^2 \right] \times \\ &B^T Pz^2 - 2[(1 - \eta) \theta_2 - f] B^T Pz \end{aligned} \quad (15)$$

由式(7b)得

$$\dot{V}_2 = \left[2(1 - \eta) \theta_1 - \beta - \frac{1}{\gamma} \xi^2 \right] B^T Pz^2 \quad (16)$$

$$\dot{V}_3 = 2[(1 - \eta) \theta_2 - f] B^T Pz \quad (17)$$

由式(15)~(17)得

$$\dot{V}(t) = -2\alpha^T Pz < 0 \quad (18)$$

由式(18)知 $\dot{V}(t) = 0$ 仅当 $z = 0$ 时成立,即 $V(t)$ 是单调下降的。由式(11)和(18)知

$$\begin{aligned} 0 < V(t) < V(0) = \\ &z^T(0) Pz(0) + (1 - \eta) \Gamma_1^{-1} (\theta_1(0) - \theta_1^*)^2 + \\ &(1 - \eta) \Gamma_2^{-1} (\theta_2(0) - \theta_2^*)^2 \end{aligned}$$

由式(11)有

$$\begin{aligned} z^T Pz + (1 - \eta) \Gamma_1^{-1} (\theta_1 - \theta_1^*)^2 + \\ (1 - \eta) \Gamma_2^{-1} (\theta_2 - \theta_2^*)^2 < V(0) \end{aligned}$$

由式(3)有

$$z(t) = \frac{\overline{V(0)}}{\mu}, \quad \theta_i(t) - \theta_i^* = \frac{\overline{\Gamma_i V(0)}}{1 - \eta}$$

其中 $\mu = \lambda_{\min}(P)$ 。由式(19)知,误差系统(8)在自适应律和控制器(7)下,误差状态 $z(t)$ 和自适应变量 $\theta_i(t) (i = 1, 2)$ 是有界的。由式(3)和(18)有

$$\int_0^t 2\alpha^T z(\tau) d\tau < V(0) - V(t) < V(0) \quad (20)$$

由式(19)和(20)知, $\int_0^t 2\alpha^T z(\tau) d\tau$ 关于 t 是单增有界的,则 $\int_0^t 2\alpha^T z(t) d\tau$ 存在,且 $z(t)$ 有界。由式(3),(8)和假设 2,3 知, $\dot{z}(t)$ 有界,从而 $d(z(t)^2)/dt$ 有界,所以 $z(t)^2$ 关于时间 t 一致连续。进而有, $\lim_{t \rightarrow \infty} z(t) = 0$, 即误差系统(8)在控制律(7)下是渐近稳定的。由式(19)知误差系统(8),控制律(7)构成的闭环系统的状态是有界的,即自适应变量保持有界。由自适应律(7b)知,自适应变化率成立,即 $\lim_{t \rightarrow \infty} \dot{\theta}_i(t) = 0$ 。由假设 3 知

$$\begin{aligned} y - y_m &= Cx - C_m x_m = \\ C(x - G x_m) &= Cz = 0, \quad t \end{aligned}$$

即系统(1)的输出 $y(t)$ 在控制律(7)作用下渐近跟踪参考模型系统(2)的输出 $y_m(t)$ 。

4 仿真算例

考虑如下系统

$$\begin{aligned} \dot{x} &= (A + \Delta A)x + (B + \Delta B)u + d \\ y &= Cx \end{aligned}$$

欲跟踪模型为

$$\dot{x}_m = A_m x_m, \quad y_m = C_m x_m$$

其中

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}, \quad \Delta A = \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ w(t) & 0 \end{bmatrix}, \quad B = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$\Delta B = q(t), \quad d = \begin{bmatrix} 0 \\ h(t) \end{bmatrix}, \quad C = (1, 0)$$

$$A_m = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix}, \quad C_m = (1, 0)$$

不确定性参数为 $w(t), q(t)$, 扰动参数为 $h(t)$ 。

当取矩阵 $G = I, H = (-2, 0)$ 时,知假设 3 被满足,显然系统(20)满足假设 2 和假设 3。下面用数值仿真来说明自适应控制器(7)和的有效性。

取 $\alpha = 1, \beta = 2, \gamma = 1$, 由式(3)可得 Riccati 方程的正定解 P 为

$$P = \begin{bmatrix} 8.7434 & 3.5811 \\ 3.5811 & 2.5811 \end{bmatrix}$$

按式(7)设计控制器如下

$$u = \begin{cases} -\theta_1 S - \theta_2 \text{sgn}(S) - 2x_{m1}, & S > 0 \\ -2x_{m1}, & S = 0 \end{cases}$$

$$\begin{cases} \dot{\theta}_1 = \Gamma_1 S^2, & \theta_1(0) = 0 \\ \dot{\theta}_2 = \Gamma_2 |S|, & \theta_2(0) = 0 \end{cases}$$

其中

$$S = 3.5811(x_1 - x_{m1}) + 2.5811(x_2 - x_{m2})$$

当系统的不确定性 $w(t) = 0.25 + 0.25 \times \sin(50t)$, $q(t) = 0.2\sin(10t)$, 加性扰动 $h(t) = 0.1 \times \cos(40t)$, 可调设计参数 $\Gamma_1 = 0.1$, $\Gamma_2 = 0.2$, 初始条件 $\theta_1(0) = 1$, $\theta_2(0) = 2$, $x_0 = (1, 0.5)$, $x_{m0} = (-0.5, -0.85)$ 时, 跟踪结果和自适应变量的变化情况如图 1, 图 2 所示。当参数 Γ_1, Γ_2 和初始条件不变, 而系统不确定性 $w(t) = 2.5 + 2.5\sin(50t)$, $q(t) = 0.6\sin(10t)$, 加性扰动 $h(t) = 0.6\cos(40t)$ 时, 跟踪结果和自适应变量的变化情况如图 3, 图 4 所示。

由仿真见, 当不确定性和扰动界增大时, 误差响应曲线的过渡过程将延长, 但最终仍能使系统实现渐近跟踪。由此可见本文方法具有较强的鲁棒性。

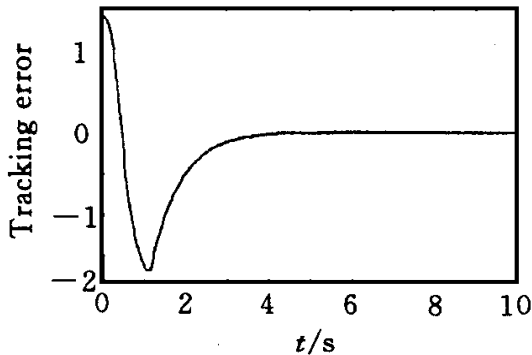


图 1 跟踪误差曲线

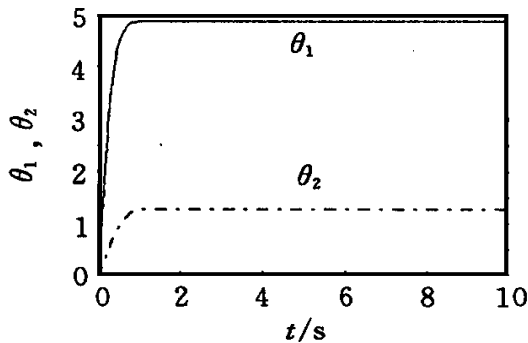


图 2 自适应变量曲线

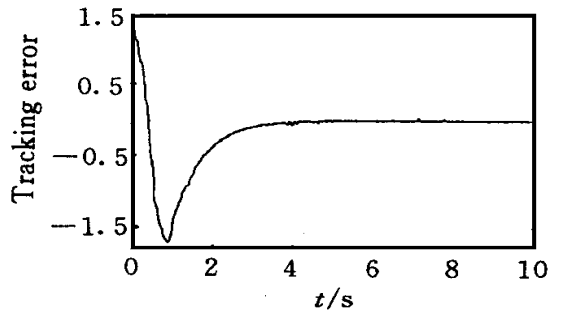


图 3 跟踪误差曲线

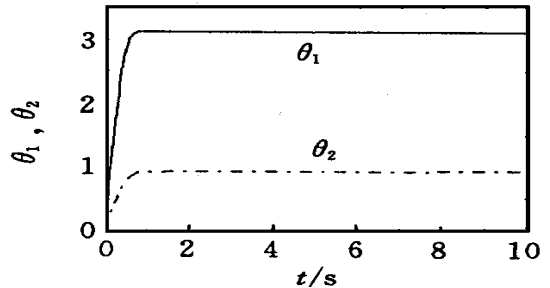


图 4 自适应变量曲线

5 结 语

本文研究了一类时变不确定性线性系统的鲁棒跟踪控制问题, 控制器的设计只要求系统的不确定性和扰动满足匹配条件且有界(但界可以是未知的)。可见本文设计方法更具广泛性且有效, 能够处理的不确定性的扰动参数变化范围更广, 控制器具有很强的鲁棒性。变结构方法的运用, 可使带扰系统实现渐近跟踪。

参考文献:

- [1] Davison E J. The robust control of a servomechanism for linear time invariant multivariable systems [J]. IEEE Trans on Autom Contr, 1976, 21(1): 25-34.
- [2] Francis B A. The linear multivariable regulator problem [J]. SIAM J on Contr and Opt, 1977, 15: 486-505.
- [3] Hopp T H, Schmitendorf W E. Design of a linear controller for robust tracking and model following [J]. ASME J on Dyn Syst Meas and Contr, 1990, 112(4): 552-558.
- [4] 倪茂林, 谌颖. 含时变不确定性线性系统的鲁棒跟踪控制 [J]. 自动化学报, 1993, 19(5): 513-519.
- [5] 彭晓红, 宁永臣, 张福恩. 时变不确定性线性系统的鲁棒跟踪控制器的设计 [J]. 自动化学报, 1996, 22(3): 357-360.