

文章编号: 1000-8152(2002)01-0105-04

一类非匹配不确定性系统的变结构控制*

胡剑波¹ 褚健²

(1. 西安空军工程大学工程学院控制工程系·西安, 710038; 2. 浙江大学工业控制技术
国家重点实验室, 工业控制技术研究所·杭州, 310027)

摘要: 研究一类非匹配不确定性系统的变结构控制问题. 引入适当的状态变换, 将非匹配不确定系统描述成具有分级形式的两个子系统. 在保证第一个子系统二次渐近稳定的条件下, 利用线性矩阵不等式方法得到第二个状态变量的期望值, 并由第二个状态变量与其期望值之差构造滑模, 并利用滑模运动的到达条件, 得到变结构控制律.

关键词: 不确定性; 变结构控制; 线性矩阵不等式; 自适应控制

文献标识码: A

Variable Structure Control for a Class of Systems with Mismatched Uncertainties

HU Jianbo¹ and CHU Jian²

(1. Department of Control Engineering, College of Engineering, Xi'an Air Force University of Engineering · Xi'an, 710038, P. R. China;
2. National Laboratory of Industrial Control Technology, Institute of Industrial Process Control, Zhejiang University · Hangzhou, 310027, P. R. China)

Abstract: Variable structure control for a class of uncertain systems with mismatched uncertainties is proposed. The switching function is designed based on linear matrix inequality technology for the sub-system with mismatched uncertainties, and the corresponding variable structure control law is derived by the reachable condition of the sliding-mode motions. Furthermore, a new adaptive variable structure controller is presented with the estimations for the upper norms of the uncertainties.

Key words: uncertainties; variable structure control (VSC); linear matrix inequality (LMI); adaptive control

1 引言(Introduction)

非线性系统的变结构控制已经取得了众多成果^[1]. 在这些研究成果中, 大多数情况下仅考虑系统模型中的匹配不确定性. 近年来, 随着自适应控制技术和鲁棒控制技术的发展, 关于不匹配不确定系统的变结构控制也有一些研究报导^[2,3], 但这些研究所考虑的对象比较简单, 如文献[3]中仍要求不匹配子系统的不确定性满足一定的条件. 因此, 该领域仍存在较为广泛的问题有待进一步研究.

事实上, 变结构控制系统的设计包括了两个互相独立的部分, 一个是切换函数的设计, 另一个是变结构控制器的设计. 在本文中, 我们研究非匹配不确定性系统的变结构控制问题. 由于变结构控制器本身无法克服系统中的不匹配不确定性, 所以仅从变结构控制方法来考虑这一问题是比较困难的. 然而, 我们可以在切换函数的选择上来考虑系统中的不匹配不确定性, 使得当切换函数为零时, 所对应的含有不确定性的系统是渐近稳定的. 在这种情况下, 切换函数为零时所得等效系统中的不确定性体现了整个

系统的不匹配不确定性.

如果对于一个系统, 引入某种状态变换, 将其分解成两个具有分级形式的子系统, 第一个子系统与控制变量没有直接联系, 可以将第二个状态变量当作其控制输入, 该系统所含有的不确定性实际上是整个系统的不匹配不确定性. 第二个子系统直接受控制输入的控制, 且该子系统的维数与控制输入的维数一样, 该子系统所含有的不确定性实际上是整个系统的匹配不确定性. 我们的设计任务可以描述为如下两步:

1) 针对与控制变量没有直接联系的子系统, 将第二个子系统的状态变量当作控制量, 在考虑所存在的不确定性的前提下, 设计鲁棒控制器, 并由此构造切换函数.

2) 根据滑模运动到达条件, 设计整个系统的变结构控制器.

文中将对一类非匹配不确定性的系统, 按照上述思想来设计变结构控制器, 并进而提出具有控制增益在线估计能力的自适应变结构控制器.

* 基金项目: 国家自然科学基金(69934030)和浙江省自然科学基金(ZD9905)资助项目
收稿日期: 1999-11-29; 收修改稿日期: 2000-08-03.

2 问题的描述(Problem formulation)

考虑如下非匹配不确定性的系统:

$$\dot{x} = Ax + M\delta(x) + B(\beta(x) + \Delta\beta(x) + (\alpha(x) + \Delta\alpha(x))u). \quad (1)$$

其中: $x \in X \subset \mathbb{R}^n$ 为状态变量, $u \in U \subset \mathbb{R}^m$ 为控制输入, 且 $n > m > 1$. $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$, $B \in \mathbb{R}^{n \times m}$ 为已知常数矩阵, $\alpha(\cdot): \mathbb{R}^n \rightarrow \mathbb{R}^m$ 为非线性向量函数, $\beta(\cdot): \mathbb{R}^n \rightarrow \mathbb{R}^{m \times m}$ 为非线性函数矩阵, $\Delta\alpha(\cdot): \mathbb{R}^n \rightarrow \mathbb{R}^m$ 和 $\Delta\beta(\cdot): \mathbb{R}^n \rightarrow \mathbb{R}^{m \times m}$ 为非线性的不确定性, 且对于任意的 $x \in X \subset \mathbb{R}^n$, $\alpha(x) \neq 0$. $\delta(x) \in \mathbb{R}^n$ 为系统在已知结构 $M \in \mathbb{R}^{n \times p}$ 下的不匹配不确定性.

假设 1 (A, B) 为可控对, B 是满秩的, 即: $\text{rank } B = m$. 不妨设 $B = [B_1, B_2]^T$, 且 $\det B_2 \neq 0$.

此时, 按照同文献[1]中一样的方法, 引入非奇异变换 $\gamma = TX$, 其中:

$$T = \begin{bmatrix} I_{n-m} & -B_1 B_2^{-1} \\ 0 & I_m \end{bmatrix},$$

则可将系统(1)等效变换为:

$$\dot{y}_1 = A_{11}y_1 + A_{12}y_2 + \delta_1(y_1, y_2), \quad (2a)$$

$$\dot{y}_2 = A_{21}y_1 + A_{22}y_2 + \delta_2(y_1, y_2) + B_2(\beta(x) + \Delta\beta(x) + (\alpha(x) + \Delta\alpha(x))u). \quad (2b)$$

其中: $y_1 \in \mathbb{R}^{n-m}$, $y_2 \in \mathbb{R}^m$, $A_{11}, A_{12}, A_{21}, A_{22}$ 为具有

$$\Omega = \left\{ (X, Q, Y, \varepsilon_1, \varepsilon_2) : \begin{bmatrix} A_{11}X + XA_{11}^T + A_{12}Y + Y^T A_{12}^T + \varepsilon_1 D_1 D_1^T + \varepsilon_2 D_2 D_2^T & XE_1^T & Y^T E_2^T & X \\ E_1 X & -\varepsilon_1 I & 0 & 0 \\ E_2 Y & 0 & -\varepsilon_2 I & 0 \\ X & 0 & 0 & -Q \end{bmatrix} \leq 0 \right\}. \quad (4)$$

那么, 由 Ω 中的任意元素, 构成状态反馈

$$y_2 = YX^{-1}y_1 = Ky_1, \quad (5)$$

将使子系统(3)二次渐近稳定.

证 根据文献[4], 该结论是显然的.

引理 2 对于不确定系统(2), 其不匹配子系统(3)满足假设 2, 且引理 1 中的集合 Ω 为非空集. 如选择切换函数 $S = y_2 - Ky_1$, 其中: $K = YP = YX^{-1}$. 那么

1) 当 $S = 0$ 时, 所对应的等效系统是渐近稳定的.

2) 当 $\|S\| \leq \sigma$ 时, 所对应的等效系统是一致终结有界的(其中 σ 为大于零的任意正数).

证 根据文献[5~7], 容易得出该结论.

定理 1 对于满足假设 3 的非匹配不确定系统

相应维数的常数矩阵, 且:

$$\begin{bmatrix} \delta_1(y_1, y_2) \\ \delta_2(y_1, y_2) \end{bmatrix} = TM\delta(x) |_{x=\tau^{-1}},$$

$$\begin{bmatrix} A_{11} & A_{12} \\ A_{21} & A_{22} \end{bmatrix} = TAT^{-1}.$$

在以下的进一步研究中, 假定系统(2)满足下列假设:

假设 2 假设 $\delta_1(y_1, y_2) = \Delta A_{11}y_1 + \Delta A_{12}y_2$, 且存在常数矩阵 D_1, D_2, E_1, E_2 和满足 $F_1^T F_1 \leq I$ 与 $F_2^T F_2 \leq I$ 的不确定矩阵 F_1, F_2 , 使得 $\Delta A_{11} = D_1 F_1 E_1, \Delta A_{12} = D_2 F_2 E_2$.

假设 3 假设存在正常数 ρ_0 和 $\rho_1, \delta_{20}, \delta_{21}, \delta_{22}$, 使得:

$$\|B_2 \Delta\alpha(x) \alpha(x)^{-1} B_2^{-1}\| \leq \rho_0, \quad \|\Delta\beta(x)\| \leq \rho_1 \beta_0(x),$$

$$\|\delta_2(y_1, y_2)\| \leq \delta_{20} + \delta_{21} \|y_1\| + \delta_{22} \|y_2\|.$$

其中: $\rho_0 < 1, \beta_0(x)$ 为已知正函数.

3 主要结果(Main results)

引理 1 对于子系统:

$$\dot{y}_1 = A_{11}y_1 + A_{12}y_2 + \Delta A_{11}y_1 + \Delta A_{12}y_2, \quad (3)$$

当 ΔA_{11} 和 ΔA_{12} 满足假设 2 时, 引入关于正定对称矩阵 $X \in \mathbb{R}^{(n-m) \times (n-m)}, Q \in \mathbb{R}^{(n-m) \times (n-m)}$ 及正数 $\varepsilon_1, \varepsilon_2$ 和矩阵 $Y \in \mathbb{R}^{m \times (n-m)}$ 的集合 Ω :

(2), 其不匹配子系统(3)满足假设 2, 且引理 1 中的集合 Ω 为非空集, 选择切换函数 $S = y_2 - Ky_1$, 其中: $K = YP = YX^{-1}$. 那么可以找到对于非零的 S 使 $S^T \dot{S} < 0$ 恒成立的变结构控制器, 同时, 该控制器将保证系统(2)的渐近稳定性.

证 因为 $S \in \mathbb{R}^m, u \in \mathbb{R}^m$, 可以得出:

$$\begin{aligned} \dot{S} = & [A_{21}y_1 + A_{22}y_2 - KA_{11}y_1 - KA_{12}y_2] + \\ & [\delta_2(y_1, y_2) - K\Delta A_{11}y_1 - K\Delta A_{12}y_2] + \\ & B_2[\alpha(x) + \Delta\alpha(x)]u + \beta(x) + \Delta\beta(x). \end{aligned} \quad (6)$$

当不计上述表达式中的所有不确定性项时, 按照 $\dot{S} = -\rho S$ 得到等效控制量:

$$u_{eq} = -[B_2 \alpha(x)]^{-1} [A_{21}y_1 + A_{22}y_2 - KA_{11}y_1 - KA_{12}y_2 + \rho S + B_2 \beta(x)]. \quad (7)$$

令 $u = u_{eq} + \bar{u} \operatorname{sgn}(S)$, 代入式(6)得:

$$\begin{aligned} \dot{S} = & -\rho S + \delta_2(y_1, y_2) - K\Delta A_{11}y_1 - K\Delta A_{12}y_2 + B_2\Delta\alpha(x)u_{eq} + \\ & B_2\Delta\beta(x) + B_2[\alpha(x) + \Delta\alpha(x)]\bar{u} \operatorname{sgn}(S). \end{aligned}$$

令:

$$\begin{aligned} H = & \delta_2(y_1, y_2) - K\Delta A_{11}y_1 - K\Delta A_{12}y_2 + \\ & B_2\Delta\alpha(x)u_{eq} + B_2\Delta\beta(x), \end{aligned}$$

考虑到假设 2、假设 3 及等效控制量的表达式(7), 则存在正常数 c_0, c_1, c_2, c_3, c_4 使得:

$$\begin{aligned} H \leq & c_0 + c_1 \|y_1\| + c_2 \|y_2\| + \\ & c_3 \|\beta(x)\| + c_4 \|\beta_0(x)\| = h. \end{aligned} \quad (8)$$

如选取:

$$\bar{u} = -\frac{1+\gamma}{1-\rho_0} h [B_2\alpha(X)]^{-1}, \quad \gamma > 0, \quad (9)$$

因为 $\rho_0 < 1$, 则有

$$\begin{aligned} S^T \dot{S} \leq & -\rho \|S\|^2 + h \|S\| - \frac{1+\gamma}{1-\rho_0} h S^T [I_m - \\ & B_2\Delta\alpha(x)\alpha^{-1}(x)B_2^{-1}] \operatorname{sgn}(S) \leq \\ & -\rho \|S\|^2 + h \|S\| - \frac{1+\gamma}{1-\rho_0} h \|S\| + \\ & \frac{1+\gamma}{1-\rho_0} h \|S\| \cdot \|B_2\Delta\alpha(x)\alpha^{-1}(x)B_2^{-1}\|. \end{aligned}$$

考虑到 $\|B_2\Delta\alpha(x)\alpha^{-1}(x)B_2^{-1}\| \leq \rho_0$, 则有:

$$\begin{aligned} S^T \dot{S} \leq & -\rho \|S\|^2 + h \|S\| - \frac{1}{1-\rho_0} h \|S\| + \\ & \frac{\rho_0}{1-\rho_0} h \|S\| - \gamma h \|S\| \leq -\rho \|S\|^2 - \gamma h \|S\|. \end{aligned}$$

故:可以找到变结构控制律 u , 使得对于非零的 S , 恒有 $S^T \dot{S} < 0$, 并且将在某一时刻到达 $S = 0$.

于是根据引理 2, 系统(2)将渐近稳定.

定理 2 对于非匹配不确定系统(2), 对于任意的元素 $(Q, X, Y, \epsilon_1, \bar{\epsilon}_2) \in \Omega$, 选择切换函数 $S = y_2 - Ky_1 = y_2 - YPy_1 = y_2 - YX^{-1}y_1$, 且存在未知常数 $\rho_0 < 1, c_0, c_1, c_2, c_3, c_4$ 使得

$$\|B_2\Delta\alpha(x)\alpha^{-1}(x)B_2^{-1}\| \leq \rho_0$$

和

$$\begin{aligned} \|H\| \leq & c_0 + c_1 \|y_2\| + c_2 \|y_3\| + \\ & c_3 \|\beta(x)\| + c_4 \|\beta_0(x)\|, \end{aligned}$$

则下列控制律可以保证系统(2)的一致终结有界:

$$\begin{cases} u = u_{eq} - [B_2\alpha(x)]^{-1} [\hat{d}_0 + \hat{d}_1 \|y_1\| + \hat{d}_2 \|y_2\| + \\ \quad \hat{d}_3 \|\beta(x)\| + \hat{d}_4 \|\beta_0(x)\|] \operatorname{sgn}(S), \\ \dot{\hat{d}}_0 = q_0 (-\varphi_0 \hat{d}_0 + \|S\|), \\ \dot{\hat{d}}_1 = q_1 (-\varphi_1 \hat{d}_1 + \|S\| \cdot \|y_1\|), \\ \dot{\hat{d}}_2 = q_2 (-\varphi_2 \hat{d}_2 + \|S\| \cdot \|y_2\|), \\ \dot{\hat{d}}_3 = q_3 (-\varphi_3 \hat{d}_3 + \|S\| \cdot \|\beta(x)\|), \\ \dot{\hat{d}}_4 = q_4 (-\varphi_4 \hat{d}_4 + \|S\| \cdot \|\beta_0(x)\|). \end{cases} \quad (10)$$

其中: $q_i > 0, \varphi_i > 0 (i = 0, 1, 2, 3, 4)$ 为任意选取的正数.

证 考虑到 $\rho_0 < 1$, 可选择下列李雅普诺夫函数:

$$\begin{aligned} V = & \frac{1}{2} S^T S + \frac{1}{2} (1 - \rho_0) (q_0^{-1} \bar{d}_0^2 + q_1^{-1} \bar{d}_1^2 + \\ & q_2^{-1} \bar{d}_2^2 + q_3^{-1} \bar{d}_3^2 + q_4^{-1} \bar{d}_4^2). \end{aligned} \quad (11)$$

其中: $\bar{d}_i = \hat{d}_i - d_i, d_i = \frac{c_i}{1-\rho_0} > 0, i = 0, 1, 2, 3, 4$.

沿系统(2), 在控制律(10)的作用下, 对上述李雅普诺夫函数关于时间求导数, 并采用与定理 1 证明一样的方法, 可得:

$$\begin{aligned} \dot{V} \leq & -\rho \|S\|^2 - (1 - \rho_0) [\varphi_0 \bar{d}_0 \hat{d}_0 + \varphi_1 \bar{d}_1 \hat{d}_1 + \\ & \varphi_2 \bar{d}_2 \hat{d}_2 + \varphi_3 \bar{d}_3 \hat{d}_3 + \varphi_4 \bar{d}_4 \hat{d}_4]. \end{aligned}$$

考虑到: $\hat{d}_i \bar{d}_i \geq \frac{1}{2} \bar{d}_i^2 - \frac{1}{2} d_i^2$, 进一步得出

$$\dot{V} \leq -\alpha \|W\|^2 + \Xi.$$

其中:

$$W = [S^T, \bar{d}_0, \bar{d}_1, \bar{d}_2, \bar{d}_3, \bar{d}_4],$$

$$\Xi = \frac{1-\rho_0}{2} [\varphi_0 d_0^2 + \varphi_1 d_1^2 + \varphi_2 d_2^2 + \varphi_3 d_3^2 + \varphi_4 d_4^2] > 0$$

为常数,

$$\alpha = \frac{1}{2} \min[2\rho, (1-\rho_0)\varphi_0, (1-\rho_0)\varphi_1,$$

$$(1-\rho_0)\varphi_2, (1-\rho_0)\varphi_3, (1-\rho_0)\varphi_4] > 0.$$

因此, W 将一致终结有界. 故存在常数 ϵ 及某一时刻 T_r , 当 $t \geq T_r$ 时, 恒有 $\|S\| \leq \epsilon$, 根据引理 2, 可以得出 y_1 和 y_2 都将一致终结有界, 故定理 2 得证.

4 结论(Conclusion)

针对一类非匹配不确定性系统, 文中利用基于线性矩阵不等式的鲁棒控制器设计方法, 提出了切

换函数设计方法,当切换函数为零时,对应的等效系统是渐近稳定的,当切换函数有界时,对应的等效系统将一致终结有界.进一步利用变结构控制设计方法设计控制器,由它保证系统满足滑模运动到达条件.在此基础上,结合参数在线估计方法,提出了一种自适应变结构控制器,其保证闭环系统是一致终结有界的.

参考文献(References)

- [1] Gao Weibing. Theory and Design Approach for Variable Structure Control [M]. Beijing: Science Press, 1996
- [2] Kim K S and Park Y. Robust sliding hyperplane design for parametric uncertain systems by Ruzcati approach [A]. Proceedings of the American Control Conference [C], Philadelphia, Pennsylvania, 1998, 579 - 583
- [3] Kwan C M. Sliding mode control of linear systems with mismatched

uncertainties [J]. Automatica, 1995, 31(2):303 - 307

- [4] Boyd S, Ghaoui L E and Feron E. Linear matrix inequalities in system and control theory [A]. SIAM Studies in Applied Mathematics [M]. Philadelphia, PA: SIAM Publishing House, 1995, 15:24 - 29
- [5] Corless M J and Leitmann G. Continuous state feedback guaranteeing uniform ultimate boundedness for uncertain dynamic systems [J]. IEEE Trans. on Automatic Control, 1981, 26(5):1139 - 1144
- [6] Wu Hansheng. A class of state feedback controllers with simple structures for uncertain nonlinear dynamical systems [J]. Trans. of Society of Instrument and Control Engineers, 1996, 32(4):477 - 485
- [7] Wang Leng. Stability Theory [M]. Beijing: Beijing University Publication, 1992, 12 - 44

本文作者简介

胡剑波 西安空军工程大学副教授. 主要研究领域: 过程自动化和智能化系统. Email: zjhjb@263.net

籍 健 1963年生. 1982年毕业于浙江大学, 1986~1989年留学日本京都大学, 1989年获工学博士学位. 现为浙江大学教授, 博士生导师, "长江学者奖励计划"特聘教授.

(上接第 104 页)

参考文献(References)

- [1] Zhong Shouming and Huang Tingzhu. Robust stabilization of uncertain multivariable feedback systems with multiple time delays [J]. Acta Automatica Sinica, 1998, 24(6):837 - 839 (in Chinese)
- [2] Lu H C and Chen B S. Stabilization of multivariable feedback systems with multiple time delays [J]. Int. J. Systems Science, 1988, 19(6):953 - 966
- [3] Wu H and Mizukami K. Robust stabilization of uncertain linear dynamical systems [J]. Int. J. Systems Science, 1993, 24(2):265 - 276
- [4] Sun Jitao and Zhang Yinpeng. On the stability of linear differential equation with varying coefficients [J]. Control Theory and Applications, 1998, 15(4):642 - 645 (in Chinese)
- [5] Sun Jitao. Stability and decay rate of interval time-varying dynamical system with multidelay [J]. Chinese J. of Automation, 1996, 8(3):243 - 247

- [6] Silviu I N, Souza C E and Luc D, et al. Robust exponential stability of uncertain systems with time-varying delays [J]. IEEE Trans. Automatic Control, 1998, 43(5):743 - 748

本文作者简介

孙继涛 1963年生. 同济大学应用数学系教授, 美国数学学会会员, 《数学评论》评论员, 华南理工大学自动控制工程系在职博士生. 对常微分方程理论与应用感兴趣, 在国内外发表学术论文 70 余篇, 获科技进步奖四项. Email: sunjt@sh163.net

邓飞其 1962年生. 1983年, 1987年分别于湖南大学, 华南理工大学获理学学士学位, 工学博士学位, 现为华南理工大学自动控制工程系教授, 博士生导师. 主要研究方向为时滞系统, 随机系统, 大系统的控制理论.

刘永清 1930年生. 华南理工大学电子与信息学院教授, 博士生导师. 主要研究方向为复杂系统及系统工程.

张银萍 女. 1962年生. 硕士, 同济大学应用数学系副教授. 对常微分方程理论与应用感兴趣. 在国内外发表学术论文 30 余篇, 获科技进步奖三项.