

一类中立型时滞系统的绝对稳定性*

Robust Stabilization of a Class of Linear Neutral Systems with Nonlinear Perturbations

莫玉忠

MO Yu-zhong

(柳州师范高等专科学校, 广西柳州 545004)

(Liuzhou Teachers College, Liuzhou, Guangxi, 545004, China)

摘要:利用 Lyapunov 和 LMI 求解工具,用相对直接的矩阵运算来得到控制器的设计方法,获得一类中立型不确定时滞系统绝对稳定的充分条件.

关键词:时滞系统 稳定性 LMI

中图分类号:O231.2 **文献标识码:**A **文章编号:**1005-9164(2007)02-0113-04

Abstract: Robust stabilization of a class of linear neutral systems with nonlinear perturbation is discussed in this paper. By using Lyapunov functional method and the method of LMI, we have derived some absolute stability criterions.

Key words: neutral system, stabilization, LMI

控制系统的时滞现象普遍存在于实际控制问题中,如飞行控制系统、化工控制系统等都存在滞后现象。许多控制系统不仅状态中存在时滞,而且在状态导数中也存在时滞,这样的一类系统一般称之为中立型时滞系统^[1]。对于中立型时滞系统的稳定性已有很多的结论^[2~6]。但是,讨论的系统中输出大多不含有时滞状态以及干扰输入,这在实际控制系统中不具有—般性,并且所讨论的方法大都归结为代数 Riccati 方程(或不等式)的求解问题,这对系统带有某些约束条件的情形,给设计控制器带来一定困难。本文利用 Lyapunov 和 LMI 求解工具,用相对直接的矩阵运算来得到控制器的设计方法,进一步获得了一类中立型时滞系统的相关绝对稳定的充分条件。

本文研究的中立型结构时滞系统如下:

$$\dot{x}(t) - M\dot{x}(t-h) = Ax(t) + Bx(t-h) + C \int_{t-\tau}^t x(s)ds + b\phi(y) + ew(t), y = d^T x(t) + fx(t-h) + gw(t), \quad (1)$$

收稿日期:2006-07-19

修回日期:2007-02-27

作者简介:莫玉忠(1969-),女,讲师,主要从事非线性系统控制的理论与应用研究工作。

* 2004年广西百名中青年学科带头人(120.3040)资助项目。

其中 $x(t) \in R^n$ 为状态变量, $\omega(t) \in R^n$ 为外部扰动, $y \in R^n$ 为被调输出. $A, B, C, M \in R^{n \times n}, b, d, e, f, g \in R^n, h \geq 0, \tau > 0$ 为常数, $\phi(y) \in K[0, k], K[0, k] = \{\phi(y) | \phi(0) = 0, 0 < y\phi(y) \leq ky^2 (y \neq 0)\}$. 以 $|\phi(t)|$ 表示 R^n 空间中的范数, $\|\phi\| = \sup_{t \in [-h_0, 0]} |\phi(t)|$.

引理^[7] 对给定的对称矩阵

$$S = \begin{bmatrix} S_{11} & S_{12} \\ S_{21} & S_{22} \end{bmatrix},$$

其中 S_{ii} 是 $R \times R$ 维实矩阵. 则以下 3 个条件是等价的:

- (1) $S < 0$;
- (2) $S_{11} < 0, S_{22} - S_{12}^T S_{11}^{-1} S_{12} < 0$;
- (3) $S_{22} < 0, S_{11} - S_{12} S_{22}^{-1} S_{12}^T < 0$.

其中 $S < 0$ 表示 S 为负定的.

首先考虑无输出时滞控制系统

$$\dot{x}(t) - M\dot{x}(t-h) = Ax(t) + Bx(t-h) + C \int_{t-\tau}^t x(s)ds + b\phi(y) + ew, y = d^T x(t) + fx(t-h), \quad (2)$$

的渐近稳定性.

定义

$$V(x(t), x(t-h)) = (x(t) - Mx(t-h))^T P(x(t) - Mx(t-h)) + \alpha \int_0^t (y\phi(y) -$$

$$\frac{\phi^2(y)}{k}d\theta + \int_{t-h}^t x^T(\theta)Gx(\theta)d\theta + \int_0^t \int_{-s}^t x^T(\theta)Rx(\theta)d\theta ds.$$

$$\begin{aligned} \dot{V} = & x(t)(A^T P + PA + G + \tau R)x(t) + x(t)(PB - A^T PM)x(t-h) + x^T(t-h)(B^T P - M^T PA)x(t) + x^T(t-h)(-B^T PM - M^T PB - G)x(t-h) + \phi^T(y)b^T Px(t) + x^T(t)Pb\phi(y) - \phi^T(y)b^T PMx(t-h) - x^T(t-h)M^T Pb\phi(y) + \phi(y)ad^T x(t) + \phi(y)afx(t-h) - \frac{\alpha\phi^2(y)}{k} + \omega^T e^T Px(t) - \omega^T e^T PMx(t-h) + x(t)Pew - x^T(t-h)M^T Pew + \int_{-r}^t x^T(s)CPx(t)ds - \int_{-r}^t x^T(s)C^T PMx(t-h)ds + \int_{-r}^t x(t)PCx(s)ds - \int_{-r}^t x^T(t-h)M^T PCx(s) - \int_{-r}^t x^T(s)Rx(s)ds - \frac{1}{2}x^T(s)Rx(s) + x^T(s)C^T Px(t) + x^T(t)PCx(s) = - [C^T Px(t) - \frac{1}{2}Rx(s)]^T 2R^{-1}[C^T Px(t) - \frac{1}{2}Rx(s)] + 2x^T(t)PCR^{-1}C^T Px(t) - \frac{1}{2}x^T(s)Rx(s) - x^T(s)C^T PMx(t-h) - x^T(t-h)M^T PCx(s) = - [C^T PMx(t-h) - \frac{1}{2}Rx(s)]^T 2R^{-1}[C^T PMx(t-h) - \frac{1}{2}Rx(s)] + 2x^T(t-h)M^T PCR^{-1}C^T PMx(t). \end{aligned}$$

因此

$$\begin{aligned} \dot{V} \leq & x(t)(A^T P + PA + G + \tau R)x(t) + x(t)(PB - A^T PM)x(t-h) + x^T(t-h)(B^T P - M^T PA)x(t) + x^T(t-h)(-B^T PM - M^T PB - G)x(t-h) + \phi^T(y)b^T Px(t) + x^T(t)Pb\phi(y) - \phi^T(y)b^T PMx(t-h) - x^T(t-h)M^T Pb\phi(y) + 2\tau x^T(t)PCR^{-1}C^T Px(t) + x^T(t-h)2\tau M^T PCR^{-1}C^T PMx(t-h) + \phi(y)ad^T x(t) + \phi(y)afx(t-h) - \frac{\alpha}{k}\phi^2(y) + \omega^T e^T Px(t) - \omega^T e^T PMx(t-h) + x^T(t)Pew - x^T(t-h)M^T Pew = \end{aligned}$$

$$\begin{bmatrix} x(t) \\ x(t-h) \\ \phi(y) \\ \omega \end{bmatrix}^T H \begin{bmatrix} x(t) \\ x(t-h) \\ \phi(y) \\ \omega \end{bmatrix},$$

$$H = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} & a_{13} & a_{14} \\ a_{21} & a_{22} & a_{23} & a_{24} \\ a_{31} & a_{32} & a_{33} & 0 \\ a_{41} & a_{42} & 0 & 0 \end{bmatrix},$$

$$\begin{aligned} \text{其中, } a_{11} = & A^T P + PA + G + \tau R + 2\tau PCR^{-1}C^T P, \\ a_{12} = & PB - A^T PM, a_{13} = Pb + \frac{1}{2}ad, a_{14} = Pe, a_{21} = B^T P - M^T PA, a_{22} = -B^T PM - M^T PB - G + 2\tau M^T PCR^{-1}C^T PM, a_{23} = -M^T Pb + \frac{1}{2}af, a_{24} = -M^T Pe, a_{31} = b^T P + \frac{1}{2}ad^T, a_{32} = -b^T PM + \frac{1}{2}\alpha f^T, a_{33} = -\frac{\alpha}{K}, a_{41} = e^T P, a_{42} = -e^T PM. \end{aligned}$$

要想使系统渐近稳定,只需 $H < 0$. 但 $H < 0$ 不是关于 P, G, R 的非线性不等式,需要把它转化为一个等价的线性不等式. 令 $S_{21} = (\sqrt{2\tau}C^T P \ 0 \ \sqrt{2\tau}C^T PM \ 0)$, $H_0 =$

$$\begin{bmatrix} b_{11} & b_{12} & b_{13} & b_{14} \\ b_{21} & b_{22} & b_{23} & b_{24} \\ b_{31} & b_{32} & b_{33} & 0 \\ b_{41} & b_{42} & 0 & 0 \end{bmatrix},$$

$$\begin{aligned} \text{其中, } b_{11} = & A^T P + PA + G + \tau R, b_{12} = PB - A^T PM, b_{13} = Pb + \frac{1}{2}ad, b_{14} = Pe, b_{21} = B^T P - M^T PA, b_{22} = -B^T PM - M^T PB - G, b_{23} = -M^T Pb + \frac{1}{2}af, b_{24} = -M^T Pe, b_{31} = b^T P + \frac{1}{2}ad^T, b_{32} = -b^T PM + \frac{1}{2}\alpha f^T, b_{33} = -\frac{\alpha}{K}, b_{41} = e^T P, b_{42} = -e^T PM. \end{aligned}$$

则由引理知 $H < 0$ 等价于 $Q < 0$. $Q < 0$ 是一个关于 P, G, R 的线性不等式, 我们可以用 LMI 求解.

定理 1 若存在正定的矩阵 P, G, R 及正常数 α , 使得矩阵 $Q = \begin{bmatrix} H_0 & S_{21}^T \\ S_{21} & -R \end{bmatrix} < 0$, 则系统(2)是绝对稳定的.

定理 2 若存在正定的矩阵 P, G, R 及正常数 α , 使得矩阵 $U = \begin{bmatrix} K_0 & S_{21}^T \\ S_{21} & -R \end{bmatrix} < 0$, 则系统(1)是绝对稳定的.

证明 由上述中的 \dot{V} 得

$$\begin{aligned} \dot{V} \leq & x(t)(A^T P + PA + G + \tau R)x(t) + x(t)(PB - A^T PM)x(t-h) + x^T(t-h)(B^T P - M^T PA)x(t) + x^T(t-h)(-B^T PM - M^T PB - G)x(t-h) + \phi^T(y)b^T Px(t) + x^T(t)Pb\phi(y) - \phi^T(y)b^T PMx(t-h) - x^T(t-h)M^T Pb\phi(y) + 2\tau x^T(t)PCR^{-1}C^T Px(t) + x^T(t-h)2\tau M^T PCR^{-1}C^T PMx(t-h) + \phi(y)ad^T x(t) + \phi(y)afx(t-h) - \frac{\alpha}{k}\phi^2(y) + \omega^T e^T Px(t) - \omega^T e^T PMx(t-h) + x^T(t)Pew - x^T(t-h)M^T Pew + \end{aligned}$$

$$\phi(y)ag\omega = \begin{bmatrix} x(t) \\ x(t-h) \\ \phi(y) \\ \omega \end{bmatrix}^T K \begin{bmatrix} x(t) \\ x(t-h) \\ \phi(y) \\ \omega \end{bmatrix},$$

$$K = \begin{bmatrix} c_{11} & c_{12} & c_{13} & c_{14} \\ c_{21} & c_{22} & c_{23} & c_{24} \\ c_{31} & c_{32} & c_{33} & c_{34} \\ c_{41} & c_{42} & c_{43} & 0 \end{bmatrix},$$

其中, $c_{11} = A^T P + PA + G + \tau R + 2\tau PCR^{-1}C^T P$,
 $c_{12} = PB - A^T PM$, $c_{13} = Pb + \frac{1}{2}ad$, $c_{14} = Pe$, $c_{21} = B^T P - M^T PA$, $c_{22} = -B^T PM - M^T PB - G + 2\tau M^T PCR^{-1}C^T PM$, $c_{23} = -M^T Pb + \frac{1}{2}af$, $c_{24} = -M^T Pe$, $c_{31} = b^T P + \frac{1}{2}ad^T$, $c_{32} = -b^T PM + \frac{1}{2}af^T$, $c_{33} = -\frac{\alpha}{K}$, $c_{34} = \frac{1}{2}ag^T$, $c_{41} = e^T P$, $c_{42} = -e^T PM$, $c_{43} = \frac{1}{2}ag$.

要想使系统绝对稳定, 只需 $K < 0$. 但 $K < 0$ 不是关于 P, G, R 的非线性不等式, 下面我们把它转化为一个等价的线性不等式. 令

$$S_{21} = (\sqrt{2\tau}C^T P \quad 0 \quad \sqrt{2\tau}C^T PM \quad 0),$$

$$K_0 = \begin{bmatrix} d_{11} & d_{12} & d_{13} & d_{14} \\ d_{21} & d_{22} & d_{23} & d_{24} \\ d_{31} & d_{32} & d_{33} & d_{34} \\ d_{41} & d_{42} & d_{43} & 0 \end{bmatrix},$$

其中, $d_{11} = A^T P + PA + G + \tau R$, $d_{12} = PB - A^T PM$, $d_{13} = Pb + \frac{1}{2}ad$, $d_{14} = Pe$, $d_{21} = B^T P - M^T PA$, $d_{22} = -B^T PM - M^T PB - G$, $d_{23} = -M^T Pb + \frac{1}{2}af$, $d_{24} = -M^T Pe$, $d_{31} = b^T P + \frac{1}{2}ad^T$, $d_{32} = -b^T PM + \frac{1}{2}af^T$, $d_{33} = -\frac{\alpha}{K}$, $d_{34} = \frac{1}{2}ag^T$, $d_{41} = e^T P$, $d_{42} = -e^T PM$, $d_{43} = \frac{1}{2}ag$.

则由引理知 $K < 0$ 等价于 $U = \begin{bmatrix} K_0 & S_{21}^T \\ S_{21} & -R \end{bmatrix} < 0$. $U < 0$ 是一个关于 P, G, R 的线性不等式, 我们可以用 LMI 求解. 定理 2 得证.

考虑具有时滞反馈控制系统

$$\dot{x}(t) - Mx(t-h) = Ax(t) + Bx(t-h) + C \int_{t-\tau}^t x(s)ds + b\phi(y(t-\mu)) + e\omega, y = d^T x(t). \quad (3)$$

首先定义

$$V(x(t), x(t-h)) = (x(t) - Mx(t-h))^T P (x(t) - Mx(t-h)) + \alpha \int_0^t (y\phi(y) -$$

$$\frac{\phi^2(y)}{k})d\theta + \beta \int_{t-\mu}^t \phi^2(d^T x(\theta))d\theta + \int_{t-h}^t x^T(\theta)Gx(\theta)d\theta + \int_0^t \int_{t-s}^t x^T(\theta)Rx(\theta)d\theta ds,$$

于是

$$\begin{aligned} \dot{V} \leq & x(t)(A^T P + PA + G + \tau R)x(t) + x(t)(PB - A^T PM)x(t-h) + x^T(t-h)(B^T P - M^T PA)x(t) + \\ & x^T(t-h)(-B^T PM - M^T PB - G)x(t-h) + \phi^T(y(t-\mu))b^T Px(t) + x^T(t)Pb\phi(y(t-\mu)) - \\ & \phi^T(y(t-\mu))b^T PMx(t-h) + \beta\phi^2(y) - \beta\phi^2(y(t-\mu)) - x^T(t-h)M^T Pb\phi(y(t-\mu)) + \\ & 2\tau x^T(t)PCR^{-1}C^T Px(t) + x^T(t-h)2\tau M^T PCR^{-1}C^T PMx(t-h) + \phi(y)ad^T x(t) - \\ & \frac{\alpha}{k}\phi^2(y) + \omega^T e^T Px(t) - \omega^T e^T PMx(t-h) + \\ & x^T(t)Pew - x^T(t-h)M^T Pew = \zeta L \zeta^T, \end{aligned}$$

其中 $\zeta = (x^T(t) \quad x^T(t-h) \quad \phi^T(y) \quad \phi^T(y(t-\mu)) \quad \omega^T)$, $L =$

$$\begin{bmatrix} e_{11} & e_{12} & e_{13} & Pb & Pe \\ e_{21} & e_{22} & 0 & -M^T Pb & -M^T Pe \\ a_{31} & 0 & -\frac{\alpha}{K} + \beta & 0 & 0 \\ b^T P & -b^T PM & 0 & -\beta & 0 \\ e^T P & -e^T PM & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix},$$

其中, $e_{11} = A^T P + PA + G + \tau R + 2\tau PCR^{-1}C^T P$,
 $e_{12} = PB - A^T PM$, $e_{13} = \frac{1}{2}ad$, $e_{21} = B^T P - M^T PA$,
 $e_{22} = -B^T PM - M^T PB - G + 2\tau M^T PCR^{-1}C^T PM$,
 $a_{31} = \frac{1}{2}ad^T$.

要想使系统(3)绝对稳定, 只需 $L < 0$. 但 $L < 0$ 不是关于 P, G, R 的非线性不等式. 我们把它转化为一个等价的线性不等式. 令

$$S_{21} = (\sqrt{2\tau}C^T P \quad 0 \quad \sqrt{2\tau}C^T PM \quad 0 \quad 0),$$

$$L_0 =$$

$$\begin{bmatrix} f_{11} & f_{12} & \frac{1}{2}ad & Pb & Pe \\ f_{21} & f_{22} & 0 & f_{23} & f_{24} \\ \frac{1}{2}ad^T & 0 & -\frac{\alpha}{K} + \beta & 0 & 0 \\ b^T P & -b^T PM & 0 & -\beta & 0 \\ e^T P & -e^T PM & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix},$$

其中, $f_{11} = A^T P + PA + G + \tau R$, $f_{12} = PB - A^T PM$, $f_{21} = B^T P - M^T PA$, $f_{22} = -B^T PM - M^T PB - G$, $f_{23} = -M^T Pb$, $f_{24} = -M^T Pe$.

则由引理知 $L < 0$ 等价于 $J = \begin{bmatrix} L_0 & S_{21}^T \\ S_{21} & -R \end{bmatrix} < 0$. $J < 0$

0 是一个关于 P, G, R 的线性不等式. 我们可以用 LMI 求解.

定理 3 若存在正定的矩阵 P, G, R 及正常数 α, β 使得矩阵 $J < 0$, 则系统(3) 是绝对稳定的.

参考文献:

[1] JU PARK. Robust guaranteed cost control for uncertain linear differential systems of neutral type [J]. Applied Mathematics and Computation, 2003, 140: 523-535.
 [2] 孙静, 朱振广. 一类具有时滞的控制系统绝对稳定性 [J]. 辽宁工学院学报, 2003(3): 55-57.
 [3] GE J H, FRANK P M, LIN C F. H_∞ Control via output feedback for state delay systems [J]. Int J Control, 1996, 64(1): 1-7.

[4] GE J H, FRANK P M, LIN C F. Robust H_∞ state feedback control for linear systems with delay and parameter uncertainty [J]. Automatica, 1996, 32 (8): 1183-1185.
 [5] 卜春霞, 郑宝杰. 一类不确定时滞系统的 H_∞ 问题 [J]. 郑州大学学报: 理学版, 2005, 37(2): 33-37.
 [6] CHOI H H, CHUNG M J. Memoryless controller design for linear systems with delayed state and control [J]. Automatica, 1995, 31(4): 917-919.
 [7] 俞立. 鲁棒性——线性矩阵不等式处理方法 [M]. 北京: 清华大学出版社, 2002.

(责任编辑: 韦廷宗)

(上接第 112 页 Continue from page 112)

$$|x|_\infty \leq D + \frac{T}{2} |x'|_\infty \leq D + \frac{T}{2} R_1 \triangleq R_2, \quad (18)$$

取 $M > \max\{R_1, R_2\}$, 令 $\Omega = \{x \in X: \|x\| < M\}$, 由 (5)、(6) 式易知 N 在 $\bar{\Omega}$ 上是 L -紧的. 从上面的证明知引理 1 的条件(a) 成立. 当 $x \in \partial\Omega \cap \text{Ker}L$ 时, x 为常数且 $|x| = M$, 注意到 $M > D$, 则 $QNx = -\frac{1}{T} \int_0^T [g(t, x) - p(t)] dt \neq 0$, 即引理 1 的条件(b) 满足.

定义连续映射 $H(x, \mu)$ 为

$$H(x, \mu) = -\mu x - \frac{1-\mu}{T} \int_0^T [g(t, x) - p(t)] dt,$$

$\mu \in [0, 1]$, 则当 $x \in \text{Ker}L \cap \partial\Omega$ 及 $\mu \in [0, 1]$ 时, 有 $xH(x, \mu) = -\mu x^2 - \frac{1-\mu}{T} \int_0^T x[g(t, x) - p(t)] dt < 0$,

故 $H(x, \mu)$ 为同伦映射, 由于 $\text{Im}Q = \text{Ker}L = R$, 可取 J 为自然同构, 因而有

$$\deg\{JQN, \Omega \cap \text{Ker}L, 0\} =$$

$$\deg\{-\frac{1}{T} \int_0^T [g(t, x) - p(t)] dt, \Omega \cap \text{Ker}L, 0\} =$$

$$\deg\{-x, \Omega \cap \text{Ker}L, 0\} \neq 0.$$

由引理 1 知, 方程(3) 至少存在一个 T -周期解.

类似定理 1 的证明, 可得下面结论成立:

定理 2 若引理 2 的条件(A₂) 成立, 并且满足下列条件:

(B₂) 存在常数 $a \geq 0, b > 0$, 使得下列条件之一成立:

(i) 当 $t \in R, x < -D$ 时, $g(t, x) - p(t) \leq -ax$

+ b , 且 $\forall x \in R, h_i(x) \leq 0, i = 1, 2, \dots, n$;
 (ii) 当 $t \in R, x > D$ 时, $g(t, x) - p(t) \geq -ax - b$, 且 $\forall x \in R, h_i(x) \geq 0, i = 1, 2, \dots, n$.
 则当 $aT^2 + 2FT < 1$ 时, 方程(3) 至少一个 T -周期解, 其中 $F = \sup_{(t, x, y) \in R^3} |f(t, x, y)|$.

注 本文的结论不要求条件(H₀) 成立, 且当 $a = 0$ 时, 有 $F = \sup_{(t, x, y) \in R^3} |f(t, x, y)| < \frac{1}{2T}$. 把 $F = \sup_{(t, x, y) \in R^3} |f(t, x, y)| < \frac{1}{4T}$ 放大了两倍, 因此本文的结果推广和改进了文献[1, 2]的相关结果.

参考文献:

[1] 鲁世平, 葛渭高. 一类二阶具具偏差变元的微分方程周期解 [J]. 数学学报, 2002, 45(4): 811-818.
 [2] 肖兵, 周启元, 于跃华. 一类具偏差变元的 Lienard 型方程的周期解 [J]. 大学数学, 2005, 21(4): 67-71.
 [3] 孟华, 周启元, 黎中秋. 具偏差变元的 Lienard 型方程的周期解 [J]. 湖南文理学院学报: 自然科学版, 2004, 16(4): 18-21.
 [4] 范良君. 一类具有偏差变元的 Duffing 型方程的周期解 [J]. 湖南文理学院学报: 自然科学版, 2006, 18(1): 10-12.
 [5] GAINES R E, MAWHIN J L. Coincidence degree and nonlinear differential equations: Lecture Notes in Math, Vol 568 [M]. Berlin: Springer-Verlag, 1997.

(责任编辑: 韦廷宗)