

离散时间系统容错控制

黄献青 瞿 坦 陈锦江

(华中理工大学自动控制系统·武汉, 430074)

摘要: 本文讨论了离散时间系统容错控制问题, 给出了一些充分条件, 并用实例作了说明。

关键词: 离散时间系统; 容错性; Schur 稳定; μ -理论。

1 引言

目前, 用 Riccati 方程或 Lyapunov 方程研究容错控制问题引起广泛兴趣^[1,2], 但大多数文献是在讨论连续时间系统, 对于离散时间系统, 文[2]讨论了传感器失效的容错控制。实际工作中, 同样存在着执行器失效的情形, 但文献中却少有讨论。本文基于文[1]中处理连续系统的方法, 对离散时间系统容错控制问题进行了研究, 给出了充分条件, 并与鲁棒控制理论中的 μ -理论建立了联系, 文章最后用实例作了解释。

2 主要结果

考虑线性时不变离散时间系统

$$x(k+1) = Ax(k) + Bu(k). \quad (1)$$

其中 $x(k) \in \mathbb{R}^n$, $u(k) \in \mathbb{R}^m$, $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$, $B \in \mathbb{R}^{n \times m}$ 。

设反馈控制取为 $u(k) = -Fx(k)$, (2)

由此构成的闭环系统为 $x(k+1) = Ax(k) - BFx(k)$, (3)

但当执行器失效, 失效矩阵为 L 时, 系统(3)变化为

$$x(k+1) = Ax(k) - BLFx(k). \quad (4)$$

参见图 1. 其中, 失效阵 L 定义如下

$$L = \text{diag} \{l_1, l_2, \dots, l_n\},$$

$$l_i = \begin{cases} 0, & \text{当第 } i \text{ 个执行器失效时;} \\ 1, & \text{当第 } i \text{ 个执行器正常运转时.} \end{cases}$$

引理 1 考虑线性系统(1)及以下 Lyapunov

方程

$$A^T P A - P + Q = 0. \quad (5)$$

假设 A 是 Schur 渐近稳定的, $Q \geq 0$ 为半正定阵, 那么存在对称矩阵 P , $P \geq 0$ 满足(5)式^[1], 若应用状态反馈控制

$$u(k) = -\gamma(B^T P B + R)^{-1} B^T P A x(k). \quad (6)$$

设 $(I - \gamma(B^T P B + R)^{-1} B^T P)^{-1}$ 存在, $2(B^T P B + R) - \gamma B^T P B > 0$, 则闭环系统

$$x(k) = (A - \gamma B(B^T P B + R)^{-1} B^T P A) x(k) \quad (7)$$

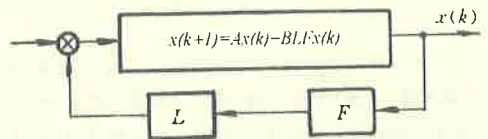


图 1 执行器失效的反馈控制系统

是 Schur 渐近稳定的,且(6)是如下指标意义下的最优控制

$$J(x_0, u) = \sum_{k=0}^{\infty} [x(k)^T (Q + \gamma^2 A^T P B (B^T P B + R)^{-1} B^T P A) x(k) + u^T(k) R u(k)].$$

证 记 $\tilde{A} = A - \gamma B (B^T P B + R)^{-1} B^T P A$.

由假设条件 $A = (I - \gamma B (B^T P B + R)^{-1} B^T P)^{-1} \tilde{A}$ (8)

代入(5)式

$$\tilde{A}^T (I - \gamma P B (B^T P B + R)^{-1} B^T)^{-1} P (I - \gamma B (B^T P B + R)^{-1} B^T P)^{-1} \tilde{A} - P + Q = 0. \quad (9)$$

反证 设 $\tilde{A}$ 有一特征根 $\lambda, |\lambda| \geq 1$, 对应的特征向量为 ξ . 在(9)式两边左乘 ξ^T , 右乘 ξ

$$\begin{aligned} & \bar{\lambda} \lambda \xi^T (I - \gamma P B (B^T P B + R)^{-1} B^T)^{-1} P (I - \gamma B (B^T P B + R)^{-1} B^T P)^{-1} \xi \\ & - \xi^T P \xi + \xi^T Q \xi = 0. \end{aligned}$$

令 $\eta = (I - \gamma B (B^T P B + R)^{-1} B^T P)^{-1} \xi$,

则 $\bar{\lambda} \lambda \eta^T P \eta - \eta^T (I - \gamma P B (B^T P B + R)^{-1} B^T) P (I - \gamma B (B^T P B + R)^{-1} B^T P) \eta + \xi^T Q \xi = 0. \quad (10)$

但是

$$\begin{aligned} & \bar{\lambda} \lambda P - (I - \gamma P B (B^T P B + R)^{-1} B^T) P (I - \gamma B (B^T P B + R)^{-1} B^T P) \\ & \geq P - P + 2\gamma P B (B^T P B + R)^{-1} B^T P - \gamma^2 P B (B^T P B + R)^{-1} B^T P B (B^T P B + R)^{-1} B^T P \\ & = P B (B^T P B + R)^{-1} (2\gamma (B^T P B + R) - \gamma^2 B^T P B) (B^T P B + R)^{-1} B^T P. \end{aligned}$$

而 $2\gamma (B^T P B + R) - \gamma^2 B^T P B > 0$, 故上式为半正定矩阵. 参考(10)式, 可得

$$(2\gamma (B^T P B + R) - \gamma^2 B^T P B) (B^T P B + R)^{-1} B^T P \eta = 0.$$

从而

$$B^T P \eta = 0.$$

由(8)式

$$A\xi = \lambda\eta,$$

$$\lambda\xi = \tilde{A}\xi = [I - \gamma B (B^T P B + R)^{-1} B^T P] A\xi$$

$$= A\xi - \gamma B (B^T P B + R)^{-1} B^T P \lambda\eta = A\xi.$$

故 λ 是 A 的特征根. 因 $|\lambda| \geq 1$, 所以 A 不稳定, 与假设矛盾, 从而闭环系统 Schur 渐近稳定.

下证(6)是最优控制.

由前述知, 当 $k \rightarrow +\infty, x(k) \rightarrow 0$, 所以

$$\begin{aligned} x_0^T P x_0 &= \sum_{k=0}^{\infty} [x^T(k) P x(k) - x^T(k+1) P x(k+1)] \\ &= \sum_{k=0}^{\infty} [x^T(k) P x(k) - (Ax(k) + Bu(k))^T P (Ax(k) + Bu(k))] \\ &= \sum_{k=0}^{\infty} [(x^T(k) Q x(k) + x^T(k) \gamma^2 A^T P B (B^T P B + R)^{-1} B^T P A x(k) + u^T(k) R u(k)) \\ &\quad - (u(k) + \gamma (B^T P B + R)^{-1} B^T P A x(k))^T (R + B^T P B) \\ &\quad \cdot (u(k) + \gamma (B^T P B + R)^{-1} B^T P A x(k))] \\ &= J(x_0, u) - (u(k) + \gamma (B^T P B + R)^{-1} B^T P A x(k))^T (R + B^T P B) \\ &\quad \cdot (u(k) + \gamma (B^T P B + R)^{-1} B^T P A x(k)). \end{aligned}$$

所以 $J(x_0, u) \geq x_0^T P x_0$, 当且仅当

$$u(k) = -\gamma(B^T P B + R)^{-1} B^T P A x(k)$$

时不等式取等号. 而上式就是(6)式, (6)是最优控制. 证毕.

类似地, 可以得到

引理 2 对系统(1)及 Lyapunov 方程(5), 若取控制

$$u(k) = -\gamma B^T P A x(k), \quad (11)$$

则存在 $\gamma > 0$, 使闭环系统

$$x(k+1) = (A - \gamma B B^T P A) x(k)$$

Schur 渐近稳定, 且反馈控制(11)是以下二次性能指标意义下的最优控制

$$J(x_0, u) = \sum_{k=0}^{\infty} \left[x^T(k) (Q + \gamma A^T P B B^T P A) x(k) + u^T(k) \left(\frac{1}{\gamma} I - B^T P B \right) u(k) \right].$$

定理 1 考虑系统(1), 取反馈控制为

$$u(k) = -\gamma B^T P A x(k).$$

其中 P 为 Lyapunov 方程(5) 的半正定解. 若执行器失效, 且失效阵为 L , 则系统(1)变化为

$$x(k+1) = A x(k) + B L u(k). \quad (6')$$

假设对任何失效阵 L , $(I - \gamma B L B^T P)^{-1}$ 存在, 另外, $2I - \gamma B^T P B > 0$, 则(6') 在 A Schur 渐近稳定时亦渐近稳定, 即闭环系统具有容错特性.

注 若取 $\gamma < 1/(\|B\|^2 \|P\|)$, 则定理 1 的条件满足, 从而可以设计出具有容错特性的控制系统.

下面我们用矩阵的最大奇异值、 μ 值给出系统具有容错特性的充分条件. 由于矩阵的这两个函数在鲁棒控制理论中得到深入研究^[3,5], 因而下面的命题是有价值的.

定理 2 在系统(1) 中, 假设 $\mu(A) < 1$,

且对任何失效阵 L $\sigma_{\max}(I - \gamma B L (B^T P B + R)^{-1} B^T P) \leq 1$ (12)

$$(\sigma_{\max}(I - \gamma B L B^T P) \leq 1),$$

则闭环系统 $x(k+1) = (A - \gamma B L (B^T P B + R)^{-1} B^T P A) x(k)$.

$$(x(k+1) = (A - \gamma B L B^T P A) x(k))$$

Schur 渐近稳定, 即系统具有容错特性. 这里 $\rho(\cdot)$, $\sigma_{\max}(\cdot)$, $\mu(\cdot)$ 分别代表矩阵的谱半径, 最大奇异值及 μ 值.

证 由文[3] $\rho(AB) \leq \mu(AB) \leq \sigma_{\max}(A) \mu(B)$

分别用 $I - \gamma B L (B^T P B + R)^{-1} B^T P$ (或 $I - \gamma B L B^T P$), A 代替上式中的 A, B 即可证明此命题.

比容错性(完整性)更精确的提法是特征值扰动不变性. 对此, 我们有

引理 3 设以下 Riccati 方程

$$P = P^T P A + Q - P B (B^T P B + R)^{-1} B^T P \quad (13)$$

有一半正定解 $P \geq 0$, 其中 $Q \geq 0, R \geq 0$, 设 ξ 是 A 的特征向量, 对应的特征值为 $\lambda, |\lambda| < 1$,

则若 $Q \xi = 0$,

必有 $P \xi = 0$.

证 用反证法. 在(13)式两边左乘 ξ^T , 右乘 ξ ,

$$\xi^T P \xi = \bar{\lambda} \xi^T P \xi + \xi^T Q \xi - \xi^T P B (B^T P B + R)^{-1} B^T P \xi,$$

$$(1 - \bar{\lambda})\bar{\xi}^T P \bar{\xi} = -\bar{\xi}^T P B (B^T P B + R)^{-1} B^T P \bar{\xi}.$$

由于 $1 - \bar{\lambda} > 0$, 若 $P\bar{\xi} \neq 0$, 则上式左边是正数, 而右边为负数或零, 矛盾. 故 $P\bar{\xi} = 0$. 证毕.

注 2 引理 3 对 P 满足 Lyapunov 方程(5) 时, 亦是成立的.

定理 3 设 $\xi_1, \xi_2, \dots, \xi_t$ 是矩阵 A 的特征向量, 对应的特征根为 $\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_t, |\lambda_i| < 1, i = 1, 2, \dots, t$. 若 $Q\xi_i = 0, i = 1, 2, \dots, t$, 则 A 与 $A - \gamma BL(B^T P B + R)^{-1} B^T P A$ (或 $A - \gamma BLB^T P A$) 有相同的特征根 $\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_t$.

$$\begin{aligned} \text{证} \quad & (A - \gamma BL(B^T P B + R)^{-1} B^T P A)\xi_i \\ &= A\xi_i - \gamma BL(B^T P B + R)^{-1} B^T P \lambda_i \xi_i \\ &= A\xi_i = \lambda_i \xi_i. \end{aligned}$$

因此证得.

3 算 例

$$\text{取} \quad A = \begin{pmatrix} 0.5 & 1 \\ 0 & 0.5 \end{pmatrix}, \quad B = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 1 & 1 \end{pmatrix}, \quad Q = \begin{pmatrix} 3 & -2 \\ -2 & 2 \end{pmatrix},$$

则由 Lyapunov 方程(5)得

$$A = \begin{pmatrix} 4 & 0 \\ 0 & 8 \end{pmatrix}.$$

由定理 1 的注 1, 可取 $\gamma \leq \frac{1}{\|B\|_1^2 \|P\|_1} = \frac{1}{32}$, 此时反馈控制

$$u(k) = -\gamma B^T P A x(k),$$

可使闭环系统

$$x(k+1) = A x(k) + B L u(k)$$

渐近稳定, 从而具有容错特性.

事实上, 对于不同的失效情形, 闭环系统矩阵 $A - \gamma BLB^T P A$ 为

$$A - \gamma BLB^T P A = \begin{cases} \begin{bmatrix} \frac{1}{2} - 2\gamma & 1 - 8\gamma \\ -2\gamma & \frac{1}{2} - 12\gamma \end{bmatrix}, & \text{当 } L = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \text{ 时;} \\ \begin{bmatrix} \frac{1}{2} - 2\gamma & 1 - 8\gamma \\ -2\gamma & \frac{1}{2} - 8\gamma \end{bmatrix}, & \text{当 } L = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 0 \end{pmatrix} \text{ 时;} \\ \begin{bmatrix} \frac{1}{2} & 1 \\ 0 & \frac{1}{2} - 4\gamma \end{bmatrix}, & \text{当 } L = \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix} \text{ 时;} \\ \begin{bmatrix} \frac{1}{2} & 1 \\ 0 & \frac{1}{2} \end{bmatrix}, & \text{当 } L = \begin{pmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{pmatrix} \text{ 时;} \end{cases}$$

前二个矩阵的渐近稳定性可参见文[4], 而后二个矩阵的渐近稳定性可直接求其特征值加以

验证。

参 考 文 献

- [1] Shieh, L. S. et al., Optimal Pole-Placement for State-Feedback Systems Possessing Integrity. *Int. J. Systems Sci.*, 1988, 19(8): 1419—1435
- [2] Huang Sunan and Shao Huihe, A Design Method for Control Systems Possessing Integrity. *控制理论与应用*, 1994, 11(2): 161—167
- [3] Doyle, J., Analysis of Feedback Systems with Structured Uncertainties. *IEE Proc. Part D*, 1982, 129(6): 242—250
- [4] 李训经, 孙荣祥, 陈有根, 计算机应用中的控制理论. 上海: 复旦大学出版社, 1987, 193—233
- [5] Packard, A. and Doyle, J., The Complex Structured Singular Value. *Automatica*, 1993, 29(1): 71—110

Fault-Tolerant Control for Discrete Time Systems

HUANG Xianqing, QU Tan and CHEN Jinjiang

(Department of Automatic Control Engineering,

Huazhong University of Science & Technology • Wuhan, 430074, PRC)

Abstract: In this paper, we discuss the fault-tolerant control problem for discrete time linear systems, and obtain several sufficient conditions for it. In the end, we illustrate our results by an example.

Key words: discrete time systems; fault-tolerant control; Schur stability; μ -theory

本文作者简介

黄献青 1966年生, 1988年毕业于浙江大学应用数学系, 获学士学位, 1991年毕业于复旦大学数学系, 获硕士学位, 现为华中理工大学自动控制系统讲师, 在职博士生, 目前研究兴趣为容错控制、离散事件动态系统理论。

瞿 坦 1934年生, 1957年毕业于哈尔滨工业大学研究生班, 现为华中理工大学自动控制系统教授、博士生导师, 研究方向为分布式计算机控制、智能控制及人工神经网络。

陈锦江 1922年生, 1946年毕业于武汉大学电机系, 1955年毕业于哈尔滨工业大学研究生班, 现为华中理工大学自动控制系统教授、博士生导师, 研究方向为数字控制, 机器人控制和机器人视觉、触觉和滑觉。