

# 基于 LM I 可行解的所有状态反馈 H 控制器\*

曾建平 程 鹏

(北京航空航天大学自动控制系 100083)

**摘 要** 在状态反馈 H 控制器存在情况下,考虑基于线性矩阵不等式(LMI)可行解的 H 控制器族的构造问题.状态反馈 H 控制问题的可解性等价于一个 LMI 的可解性,基于该 LMI 的可行解可给出所有可能的 H 状态反馈控制器,并且对这一 LMI 可解条件的任意可行解,均可给出一个 H 控制器族.这一控制器族中含有丰富的自由参数,可用于满足其他设计要求.

**关键词** H 控制,状态反馈,线性矩阵不等式,可行解

**分类号** TP 13

## All H Controllers via State Feedback Based on a Feasible Solution to LM I

Zeng Jianping, Cheng Peng

(Beijing University of Aeronautics & Astronautics)

**Abstract** With existence of H controllers via state feedback, the problem to construct set of those controllers is studied based on feasible solution to linear matrix inequality (LMI). The solvability of H control via state feedback is equivalent to that of an LMI, and all possible H controllers via state feedback then can be constructed based on feasible solutions to the LMI. Moreover, there exists a set of controllers for any feasible solution to the LMI. The set of controllers has much freedom, which can be applied to satisfy others design objections. A simple example shows the practicability of this approach.

**Key words** H control, state feedback, LMI, feasible solution

### 1 引 言

考虑广义被控对象

$$\Sigma_p: \begin{cases} \dot{x} = A x + B_1 w + B_2 u \\ z = C_1 x + D_{11} w + D_{12} u \\ y = C_2 x + D_{21} w + D_{22} u \end{cases} \quad (1)$$

其中,  $x \in \mathbb{R}^n$ ,  $z \in \mathbb{R}^m$ ,  $y \in \mathbb{R}^p$ ,  $w \in \mathbb{R}^q$ ,  $u \in \mathbb{R}^r$  分别表示广义对象的状态变量,控制输出信号,测量信号,外部输入信号和控制信号.广义被控对象  $\Sigma_p$  和状态反馈  $\Sigma_c: u = Fx$  构成闭环系统

$$\Sigma_{cl}: \begin{cases} \dot{x} = A_{cl} x + B_{cl} w \\ z = C_{cl} x + D_{cl} w \end{cases} \quad (2)$$

其中,  $A_{cl} = A + B_2 F$ ,  $B_{cl} = B_1$ ,  $C_{cl} = C_1 + D_{12} F$ ,

$D_{cl} = D_{11}$ . 称  $\Sigma_c$  为 H 控制器,如果对给定的标量  $\gamma > 0$ ,  $A_{cl}$  渐近稳定,且从  $w$  到  $z$  的传递函数  $T_{zw}(s)$  满足  $\|T_{zw}(s)\|_\infty < \gamma$

基于 Riccati 方程解 H 控制问题的优点之一,是当可解条件满足时,由 Riccati 方程的稳定解(唯一)可以构造出所有可能的 H 控制器<sup>[1,2]</sup>.基于 LMI 方法通常只能得到基于可行解的 H 控制器的参数化表示,而难以由一个特解显式地构造出所有的 H 控制器<sup>[3-5]</sup>.因此,基于可解条件的每一特解获得参数化的控制器族,对于满足其他设计要求来说是有意义的.

文献[3]的可解条件不便于构造控制器族;文

\* 国家自然科学基金项目(69574013)和山西省青年基金项目(19991018)

1999-01-26 收稿,1999-05-31 修回

献[4, 5] 讨论输出反馈问题, 但未涉及状态反馈的特点; 文献[6] 在  $D_{12}$  列满秩情形下, 给出了基于一个 LM I 可行解的所有状态反馈  $H$  控制器, 但其可解条件较为复杂, 且这一假定并不总能满足. 本文在一般情况下, 讨论基于任意一个可行解, 所有可能的状态反馈  $H$  控制器的参数化问题.

## 2 准备知识

文中采用的记号说明如下: 约定各矩阵具有合适的维数,  $I$  表示合适维数的单位矩阵;  $\bar{\sigma}(A)$  表示  $A$  的最大奇异值;  $A'$  和  $A^+$  分别表示  $A$  的转置和 Moore - Penrose 逆;  $\text{Ker}(A)$  和  $\text{Im}(A)$  分别表示  $A$  的核空间和值域空间;  $A$  为具有如下特征的矩阵:  $\text{Ker}(A) = \text{Im}(A)$ , 且  $A A^+ > 0$ .

给定矩阵  $B, C$  和  $Q = Q'$ , 设  $\text{rank}(B) = n_b$ ,  $\text{rank}(C) = n_c$ , 进行满秩分解:  $B = B_L B_R, C = C_L C_R$ . 记

$$\begin{aligned} \mathbf{L}^{\text{gen}}(B, C, Q) &:= \{G: \exists (Z, L, R), \text{ 使得} \\ G &= B_R^+ K C_L^+ + Z - B_R^+ B_R Z C_L C_L^+ \\ K &:= -R^{-1} B_L \Phi C_R (C_R \Phi C_R)^{-1} + \\ &\quad R^{-1} S^{1/2} L (C_R \Phi C_R)^{1/2} \\ S &:= R - B_L [ \Phi - \Phi C_R (C_R \Phi C_R)^{-1} C_R \Phi ] B_L \\ \Phi &= (B_L R^{-1} B_L - Q)^{-1} > 0 \\ &\quad R > 0, L < 1 \} \end{aligned} \quad (3)$$

引理 1<sup>[4]</sup> 设  $B, C$  和  $Q = Q'$  已知, 记  $\mathbf{L}(G) := \{G \in \mathbf{R}^{n_u \times n_p} : BGC + (BGC)' + Q < 0\}$ , 则如下陈述等价:

- 1)  $\mathbf{L}(G) \neq \emptyset$ ;
- 2)  $B'QB < 0$ , 且  $C'QC < 0$ .

若条件 2) 满足, 则有  $\mathbf{L}(G) = \mathbf{L}^{\text{gen}}(B, C, Q)$ .

定理 1 下列陈述等价:

- 1)  $\Sigma_k$  为  $H$  控制器;
- 2)  $\bar{\sigma}(D_{11}) < \gamma$ , 且存在  $Y = Y' > 0$ , 使得

$$\begin{bmatrix} B_2 \\ D_{12} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} B_2 \\ D_{12} \end{bmatrix}' \times \begin{bmatrix} AY + YA + B_1 B_1' & YC_1 + B_1 D_{11} \\ C_1 Y + D_{11} B_1' & D_{11} D_{11} - \gamma^2 I \end{bmatrix} < 0 \quad (4)$$

在  $H$  控制器存在情形下, 所有  $H$  控制器为

$$\begin{aligned} \mathbf{L}(F) &= \{F \in \mathbf{R}^{n_u \times n_p} : \exists Z \in \mathbf{R}^{n_u \times n_p} \\ &\quad L \in \mathbf{R}^{n_b \times n_c}, R \in \mathbf{R}^{n_b \times n_b}, \text{ 使得} \\ F &= (B_R^+ K + Z - B_R^+ B_R Z) X^{-1} \\ &\quad R > 0, L < 1 \} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned} K &= -R^{-1} B_L \begin{bmatrix} I \\ \phi_{12} \phi_{11} \end{bmatrix} + R^{-1} S^{1/2} L \phi_{11}^{1/2} \\ S &:= R - B_L \Phi B_L \\ \Phi &= (B_L R^{-1} B_L - Q)^{-1} > 0 \end{aligned} \quad (5)$$

其中

$$\begin{aligned} Y &= \mathcal{X}, \quad \Phi = \begin{bmatrix} \phi_{11} & \phi_{12} \\ \phi_{12} & \phi_{22} \end{bmatrix} \\ \bar{\Phi} &= \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & \phi_{22} - \phi_{12} \phi_{11}^{-1} \phi_{12} \end{bmatrix} \end{aligned}$$

证明 由有界实引理<sup>[1]</sup>,  $H$  控制问题可解当且仅当

$$BGC + (BGC)' + Q < 0 \quad (6)$$

其中

$$\begin{bmatrix} B & Q \\ G & C \end{bmatrix} := \begin{bmatrix} B_2 & AX + XA + Y' B_1 B_1' & X C_1 + Y' B_1 D_{11} \\ D_{12} & C_1 X + Y' D_{11} B_1' & Y' D_{11} D_{11} - Y \\ FX & I & 0 \end{bmatrix}$$

则  $C'QC < 0 \Leftrightarrow Y' D_{11} D_{11} - Y < 0 \Leftrightarrow \bar{\sigma}(D_{11}) < \gamma$ , 而  $B'QB < 0$  即为 (4) 式, 故由引理 1 知 1) 和 2) 的等价性. 最后, 可由 (3) 式推出 (5) 式.

## 3 所有状态反馈 $H$ 控制器构造

根据  $B = [B_2 \ D_{12}]$  的列是否满秩分别进行讨论.

引理 2 若  $B$  列满秩, 则 (5) 式中  $\Phi > 0$ , 当且仅当  $R > 0$  满足

$$R < B B [B'QB - B'QB \times (B'QB)^{-1} B'QB]^{-1} B B \quad (7)$$

证明 取  $B_L = B, B_R = I$ , 则  $B^+ = (B B)^{-1} B, B^+ B = I$ . 由 (5) 式,  $\Phi > 0 \Leftrightarrow \Phi^{-1} = B R^{-1} B - Q > 0 \Rightarrow$

$$\begin{bmatrix} B^+ \\ B \end{bmatrix} (B R^{-1} B - Q) [B^+ \ B] > 0 \quad (8)$$

由 Schur 补引理, (8)  $\Leftrightarrow R^{-1} > B^+ Q B^+ - B^+ Q B (B'QB)^{-1} B'QB \Leftrightarrow (7)$ .

定理 2 当  $B$  列满秩时, 若  $\Sigma_k$  存在, 则所有可能的状态反馈  $H$  控制器可表为

$$F = R^{-1} (S^{1/2} L \phi_{11}^{1/2} - B_2 - D_{12} \phi_{12} \phi_{11}^{-1}) X^{-1} \quad (9)$$

其中,  $S = R - D_{12} (\phi_{22} - \phi_{12} \phi_{11}^{-1} \phi_{12}) D_{12}, L < 1, R > 0$  满足 (7) 式.

由定理 1 及引理 2 可证, 略.

若  $B$  列不满秩, 令  $\text{rank}(D_{12}) = n_d < n_u$ , 则存在  $T$  使得<sup>[7]</sup>

$$\begin{bmatrix} B_{21} & B_{22} & 0 \\ D_{12} & 0 & 0 \end{bmatrix} T^{-1} = \begin{bmatrix} B_{21} & B_{22} & 0 \\ D_0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \quad (10)$$

其中,  $D_0 \in \mathbf{R}^{n_z \times n_d}$  列满秩,  $B_{22} \in \mathbf{R}^{n_p \times k}$  列满秩, 且  $k = \text{rank}(B) - \text{rank}(D_{12}) = n_b - n_{d_0}$  不失一般性, 可设

$$B = \begin{bmatrix} B_{21} & B_{22} & 0 \\ D_0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$$B_L = \begin{bmatrix} B_{21} & B_{22} \\ D_0 & 0 \end{bmatrix}, \quad B_R = \begin{bmatrix} I & 0 & 0 \\ 0 & I & 0 \end{bmatrix}$$

**引理 3** 若  $\Sigma_k$  存在, 则有  $B_L Q B_L < 0$ .

**证明** 因为  $\Sigma_k$  存在, 则  $B_L (B_R G) C + (B_L (B_R G) C) + Q < 0$  可解. 由引理 1, 有  $B_L Q B_L < 0$ .

**引理 4** 若  $B$  列不满秩, 则(5)式中  $\Phi > 0$ , 当且仅当  $R > 0$  满足

$$R < B_L B_L [B_L Q B_L - B_L Q B_L \times (B_L Q B_L)^{-1} B_L Q B_L]^{-1} B_L B_L \quad (11)$$

与引理 2 证明类似, 并注意引理 3 易证, 略.

**定理 3** 当  $B$  列不满秩时, 若  $\Sigma_k$  存在, 则所有可能的状态反馈  $H$  控制器可表为

$$F = \begin{bmatrix} K \\ Z_2 \end{bmatrix} X^{-1} \quad (12)$$

其中

$$K = -R^{-1} B_L \begin{bmatrix} I \\ \phi_{12} \phi_{11}^1 \end{bmatrix} + R^{-1} S^{1/2} L \phi_{11}^{1/2}$$

$$S = R - B_L \bar{Q} B_L, \quad L < 1$$

$Z_2 \in \mathbf{R}^{(n_u - n_b) \times n_p}$  任意,  $R > 0$  满足(11)式.

证明与定理 2 证明类似, 略.

**例 1** 设广义对象为

$$A = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}, \quad B_1 = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix}, \quad B_2 = \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

$$C_1 = [1 \ 0], \quad D_{11} = 0, \quad D_{12} = 1, \quad Y = 1$$

$$X = \begin{bmatrix} 1.2505 & -0.7502 \\ -0.7502 & 0.6253 \end{bmatrix}$$

为 LM I(4) 的一可行解. 由定理 2, 其对应的  $H$  控制器族为

$$F = \left( \frac{1}{R+1} L \phi_{11}^{1/2} - \begin{bmatrix} 0 & \frac{1}{R} \end{bmatrix} - \frac{1}{R} \phi_{12} \phi_{11}^1 \right) \times \begin{bmatrix} 2.8593 & 3.4318 \\ 3.4318 & 5.7182 \end{bmatrix}$$

其中

$$\begin{bmatrix} \phi_{11} & \phi_{12} \\ \phi_{12} & \phi_{22} \end{bmatrix}^{-1} = R^{-1} \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} -0.5003 & 1.8758 & 1.2505 \\ 1.8758 & -1.5003 & -0.7502 \\ 1.2505 & -0.7505 & -1.0000 \end{bmatrix}$$

$$0 < R < 0.0583, \quad S = \frac{R^2}{R+1}$$

## 4 结 语

LM I 方法对广义对象的限制很少, 且有可靠的凸优化算法求解, 因此近年来被广泛用于求解各种控制问题. 基于 LM I 的一个可行解难于构造出所有可能的控制器, 不利于期望利用  $H$  控制族中的自由参数来满足其他设计要求. 构造基于 LM I 任意一个可行解的所有可能的  $H$  控制器的参数化表示, 是获得  $H$  控制器族的一条重要途径. 本文从一个较简单的状态反馈  $H$  控制可解条件出发, 基于任意可行解构造了一个控制器族. 该控制器族中含有丰富的自由参数, 可用来满足其他设计性能指标.

## 参 考 文 献

- Doyle J C, Glover K, Khargonekar P P *et al*. State-space solutions to standard  $H_2$  and  $H_\infty$  control problems. IEEE Trans on Autom Contr, 1989, 34(8): 831\_847
- Glover K, Doyle J. State-space formulas for all controllers that satisfy an  $H_\infty$  norm bound and relations to risk sensitivity. Syst Contr Lett, 1988, 11: 167\_172
- 姜长生, 孙隆和, 吴庆宪, 等. 系统理论与鲁棒控制. 北京: 航天工业出版社, 1998
- Iwasaki T, Skelton R E. All controllers for the general  $H_\infty$  control problem: LM I existence conditions and state space formulas. Automatica, 1994, 30(8): 1307\_1317
- Gahinet P. Explicit controller formulas for LM I-based  $H_\infty$  synthesis. Automatica, 1996, 32(7): 1007\_1014
- Skelton R E, Stoustrup J, Iwasaki T. The  $H_\infty$  control problem using static output feedback. Int J of Robust and Nonlinear Control, 1994, 4: 449\_455
- Xin X, Guo L, Feng C B. Reduced-order controllers for continuous and discrete-time singular  $H_\infty$  control problems based on LM I. Automatica, 1996, 32(11): 1581\_1585

(下转第 94 页)