

# 状态空间形式下的 $H^\infty$ 优化控制问题

刘 频 王正志 张良起

(自动控制系)

**摘 要** 本文给出了控制系统的 $H^\infty$ 优化控制解的完全状态空间设计的方法。从普通控制系统出发,给出了一般非方4-块模型匹配问题的解。整个求解过程完全是在矩阵空间进行的。该方法便于计算机辅助设计,也便于系统的更进一步综合与分析。

**关键词** 线性系统,最优控制, $H^\infty$ 控制理论

**分类号** TP 13

## 1 引言及问题描述

自从 Zames<sup>[1]</sup>的工作以来,关于线性系统设计反馈控制器使得特定的闭环传递函数的 $H^\infty$ 范数达到最小的问题已有许多的讨论(见 Francis<sup>[2]</sup>及其它参考文献),特别是在频率域问题上已有许多结果(见[4]等)。本文旨在通过完全状态空间的设计来获得所需传递函数的 $H^\infty$ 范数指标达到次优的控制器。该设计方法较频率域法简单直观,尤其便于计算机辅助设计,从而亦便于系统的更进一步综合与分析。

考虑由下面的方程描述的系统:

$$\dot{X}(t) = AX(t) + B_1\omega(t) + B_2U(t) \quad (1a)$$

$$Z(t) = C_1X(t) + D_{11}\omega(t) + D_{12}U(t) \quad (1b)$$

$$Y(t) = C_2X(t) + D_{21}\omega(t) + D_{22}U(t) \quad (1c)$$

其中 $\omega(t) \in R^{m_1}$ 为干扰矢量, $U(t) \in R^{m_2}$ 为内部控制矢量, $Z(t) \in R^{p_1}$ 为误差矢量, $Y(t) \in R^{p_2}$ 为观测矢量, $X(t) \in R^n$ 为状态矢量。整体系统的传递函数为:

$$P(s) \begin{bmatrix} P_{11}(s) & P_{12}(s) \\ P_{21}(s) & P_{22}(s) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} D_{11} & D_{12} \\ D_{21} & D_{22} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} C_1 \\ C_2 \end{bmatrix} (sI - A)^{-1} [B_1 \ B_2] \quad (2)$$

我们要求设计一个具有传递函数 $K(s)$ 的线性反馈控制器: $U = K(s)Y$ ,使得整个闭环系统为内部稳定的,同时使得由 $\omega$ 到 $Z$ 的闭环系统的传递函数 $\Gamma_1(P, K)$ 的 $H^\infty$ 范数为 $\mu$ 次优的(见图1),即

$$\|\Gamma_1(P, K)\|_\infty < \mu' \quad (3)$$

这里 $\mu' \geq \min \|\Gamma_1(P, K)\|_\infty$ 。

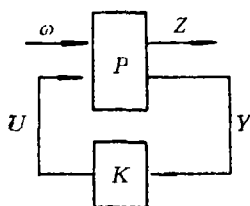


图 1 标准问题

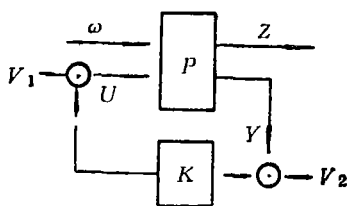


图 2 稳定性定义

这里的所谓内部稳定是这样定义的：在图 1 中引入两个外部输入  $v_1, v_2$ ，如图 2 所示。显然从三个输入  $\omega, v_1, v_2$  到三个输出  $Z, U, Y$  的九个传递函数是存在且适宜的。若这些传递函数均属于  $H^\infty$ ，则称图 1 中的控制器  $K$  使整个闭环系统内部稳定。

由系统(1)及(2)与  $K(s)$  的定义易得：

$$\Gamma_1(P, K) = P_{11} + P_{12}K(I - P_{22}K)^{-1}P_{21} \quad (4)$$

其中  $(I - P_{22}K)$  的逆的存在性是显然的，只需假设  $D_{22} = 0$ ，即  $P_{22}$  为严格适宜的即可。本文以下部分均假设条件  $D_{22} = 0$  成立，即可观测输出中不显含内部输入矢量的线性组合。对  $D_{22} \neq 0$  的情况我们将在文末进行讨论。在系统(1)中，当  $D_{12}$  与  $D_{21}$  为方阵时，我们已获得  $H^\infty$  次优控制器的完全状态空间设计方法<sup>[6]</sup>。本文将讨论  $D_{12}$  与  $D_{21}$  均非方阵的情况。

## 2 定义、假设及问题转换

**定义 1** 矩阵对  $(A, B)$  称为可稳的，若存在矩阵  $F$  使得  $A + BF$  为稳定的。对应地，若存在矩阵  $H$  使得  $A + HC$  为稳定的，则称矩阵对  $(C, A)$  为可检测的。

**假设(a)** 在系统(1)中， $(A, B_2)$  为可稳的， $(C_2, A)$  为可检测的。

**定理 1** 设假设(a)成立，即存在矩阵  $F, H$  使得  $A + B_2F, A + HC_2$  均为稳定的。定义下面的传递函数阵，

$$N_2(s) = C_2(sI - A - B_2F)^{-1}B_2 \quad M_2(s) = I + F(sI - A - B_2F)^{-1}B_2 \quad (5a)$$

$$N'_2(s) = C_2(sI - A - HC_2)^{-1}B_2 \quad M'_2(s) = I + C_2(sI - A - HC_2)^{-1}H \quad (5b)$$

$$X_2(s) = I - C_2(sI - A - B_2F)^{-1}H \quad Y_2(s) = -F(sI - A - B_2F)^{-1}H \quad (5c)$$

$$X'_2(s) = I - F(sI - A - HC_2)^{-1}B_2 \quad Y'_2(s) = -F(sI - A - HC_2)^{-1}H \quad (5d)$$

则：(1)(5)中所有传递函数矩阵为稳定的；(2) $M_2(s)$  与  $M'_2(s)$  均为非奇异的；

$$(3) P_{22}(s) = N_2(s)M_2^{-1}(s) = M_2'^{-1}(s)N_2'(s);$$

$$(4) \begin{bmatrix} X'_2 & -Y'_2 \\ -N'_2 & M'_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} M_2 & Y_2 \\ N_2 & X_2 \end{bmatrix} = I \quad (6)$$

**命题 1** 定义函数阵

$$T_1 = P_{11} + P_{12}Y_2M_2'P_{21} \quad (7a)$$

$$T_2 = -P_{12}M_2 \quad (7b)$$

$$T_3 = M_2'P_{21} \quad (7c)$$

则  $T_i$  ( $i=1, 2, 3$ ) 均为稳定的。其中  $Y_2, M_2, M_2'$  为定理 1 公式(5)所定义。

由前一部分工作知<sup>[6]</sup>， $T_i$  ( $i=1, 2, 3$ ) 的实现分别可以表达为：

$$T_2(s) = -P_{12}M_2 \sim \left[ \begin{array}{c|c} A+B_2F & -B_2 \\ \hline C_1+D_{12}F & -D_{12} \end{array} \right] \quad (8a)$$

$$T_3(s) = M_2'P_{21} \sim \left[ \begin{array}{c|c} A+HC_2 & HD_{21}+B_1 \\ \hline C_2 & D_{21} \end{array} \right] \quad (8b)$$

$$T_1(s) \sim \left[ \begin{array}{cc|c} A+B_2F & -HC_2 & -HD_{21} \\ 0 & A+HC_2 & HD_{21}+B_1 \\ \hline C_1+D_{12}F & C_1 & D_{11} \end{array} \right] \quad (8c)$$

**定理 2** 所有使得图2所示整体闭环系统内部稳定的适宜传递函数阵  $K(s)$  均可表达为:

$$K(s) = (Y_2 - M_2Q)(X_2 - N_2Q)^{-1} \quad (9)$$

$$= (X_2' - QN_2')^{-1}(Y_2' - QM_2') \quad Q \in RH^\infty \quad (10)$$

**命题 2** 第一节所描述的问题(3)等价于: 对应于传递函数  $T_i \in RH^\infty, i=1, 2, 3$ , 寻找  $Q \in RH^\infty$ , 使得

$$\|T_1 + T_2QT_3\|_\infty < \mu' \quad (11)$$

以上定理及命题的证明见[6]。其中  $T_i, i=1, 2, 3$  与(3)式中的  $P(s)$  由(7)式相联系。(11)式即为一标准的插值问题。

### 3 4-Block实现

在上一篇文章中, 我们已经解决了  $D_{12}$  与  $D_{21}$  均为方阵的问题, 即1-Block问题。本文讨论另一种情况, 即  $D_{12}$  与  $D_{21}$  均非方阵的情况。设  $m_2 < p_1, m_1 > p_2$ , 且  $D_{12}$  为列满秩,  $D_{21}$  为行满秩。此时, 存在可逆方阵  $D_{12}^+, D_{21}^+$  分别使得

$$D_{12}^+D_{12} = [I \ 0]^*, \quad D_{21}D_{21}^+ = [I \ 0]$$

$$\text{令 } B_1^+ = B_1D_{21}^+ = [B_{11} \ B_{12}], C_1^+ = D_{12}^+C_1 = \begin{bmatrix} C_{11} \\ C_{21} \end{bmatrix}, D_{11}^+ = D_{21}^+D_{11}D_{12}^+ = \begin{bmatrix} d_{11} & d_{12} \\ d_{21} & d_{22} \end{bmatrix}, \text{ 则}$$

问题(11)等价于:

$$\|T_1' + T_2'QT_3'\|_\infty < \mu \quad Q \in RH_\infty \quad (12)$$

其中

$$T_1' \sim \left[ \begin{array}{cc|cc} A+B_2F & -HC_2 & -H & 0 \\ 0 & A+HC_2 & H+B_{11} & B_{12} \\ \hline C_{11}+F & C_{11} & d_{11} & d_{12} \\ C_{21} & C_{21} & d_{21} & d_{22} \end{array} \right]$$

$$T_2' \sim \left[ \begin{array}{c|c} A+B_2F & -B_2 \\ \hline C_{11}+F & -I \\ C_{21} & 0 \end{array} \right]$$

$$T_3' \sim \left[ \begin{array}{c|cc} A+HC_2 & H+B_{11} & B_{12} \\ \hline C_2 & I & 0 \end{array} \right]$$

假设 (b) 矩阵  $(A - B_2 C_{11})$  与  $(A - B_{11} C_2)$  在虚轴上均无谱分布。

引理 1 若假设 (a)、(b) 均成立, 则下面具有稳定边界条件的代数 Riccati 方程分别有对称解  $X, Y$ ,

$$\begin{cases} (A - B_2 C_{11})^* X + X(A - B_2 C_{11}) - X B_2 B_2^* X + C_{21}^* C_{21} = 0 \\ \sigma(A - B_2 C_{11} - B_2 B_2^* X) \in LHP \end{cases} \quad (13)$$

$$\begin{cases} (A - B_{11} C_2) Y + Y(A - B_{11} C_2)^* - Y C_2^* C_2 Y + B_{12} B_{12}^* = 0 \\ \sigma(A - B_{11} C_2 - Y C_2^* C_2) \in LHP \end{cases} \quad (14)$$

构造实现  $U(S), V(S)$  分别为:

$$U(S) \sim \left[ \begin{array}{c|cc} A + B_2 F & -B_2 & X^* C_{21}^* \\ \hline C_{11} + F & -I & 0 \\ \hline C_{21} & 0 & -I \end{array} \right], \quad V(S) \sim \left[ \begin{array}{c|cc} A + H C_2 & H + B_{11} & B_{12} \\ \hline C_2 & I & 0 \\ \hline B_{12}^* Y^* & 0 & I \end{array} \right] \quad (15)$$

其中  $F = -B_2^* X - C_{11}$ ,  $H = -Y C_2^* - B_{11}$ , 而  $X^+, Y^+$  分别为  $X$  与  $Y$  的广义逆,  $X^+ X = I, Y Y^+ = I$ . 则  $U(S), V(S)$  分别满足  $U(S)^* U(S) = I, V(S) V(S)^* = I$ , 且  $T_2'(S) = U(S) [I \ 0]^T, T_3'(S) = [I \ 0] V(S)$ .

证明 由假设 (a) 易知,  $(A - B_2 C_{11}, -B_2 B_2^*)$  为可稳的,  $(A - B_{11} C_2, -C_2^* C_2)$  为可检测的, 而  $-B_2 B_2^*$  与  $-C_2^* C_2$  显然为半负定的。再由假设 (b) 知 (13)、(14) 分别有对称解  $X, Y$ , 且分别满足各自的稳定边界条件 [5]。定义  $F, H$  如上, 则  $A + B_2 F$  与  $A + H C_2$  均为稳定的。我们给定此处的  $F, H$  即为 §2 中的  $F, H$ 。本引理的第二部分可验证得之。

由于  $U(S)$  与  $V(S)$  均为内在的方阵, 故有

$$\begin{aligned} \|T_1' + T_2' Q T_3'\|_\infty &= \|T_1' + U(S) [I \ 0]^* Q [I \ 0] V(S)\|_\infty \\ &= \|T + [I \ 0]^* Q [I \ 0]\|_\infty \end{aligned} \quad (17)$$

其中  $T = U^*(s) T_1' V^*(s) = \{T_{ij}\}$ 。至此我们将问题 (12) 等价变换为一  $A$ -Block 问题:

$$\left\| \begin{array}{cc} T_{11} + Q & T_{12} \\ \hline T_{21} & T_{22} \end{array} \right\|_\infty < \mu \quad Q \in RH_\infty \quad (18)$$

且

$$\begin{aligned} T &\sim \left( \begin{array}{cc|cc} (A + B_2 F)^* & X B_2 (d_{12} B_{12}^* + C_{11} Y - d_{11} C_2 Y) & C_{21}^* d_{21} - X(H & C_{21}^* d_{22} \\ & + C_{21}^* (d_{21} C_2 Y - C_{21} Y - d_{22} B_{12}^*)) & + B_2 d_{11}) & - X B_2 d_{12} \\ 0 & -(A + H C_2)^* & C_2^* & - Y^+ B_{12} \\ \hline B_2^* & d_{12} B_{12}^* - d_{11} C_2 Y + C_{11} Y & - d_{11} & - d_{12} \\ -C_{21} X^+ & d_{22} B_{12}^* - d_{21} C_2 Y + C_{21} Y & - d_{21} & - d_{22} \end{array} \right) \\ &= \left[ \begin{array}{c|cc} A & B_{11} & B_{12} \\ \hline C_{11} & -d_{11} & -d_{12} \\ \hline C_{12} & -d_{21} & -d_{22} \end{array} \right] \end{aligned} \quad (19)$$

引理 2 文[7]满足(18)式的所有解  $E = T + \begin{bmatrix} Q & 0 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$  具有形式:

$$E = [\theta_{11}G + \theta_{12}, \theta_{13}] [\theta_{21}G + \theta_{22}, \theta_{23}]^{-1} \quad (\|G\|_{\infty} \leq 1) \quad (20)$$

其中  $G(S)$  为稳定收敛的有理函数阵,  $\theta(s) = \{\theta_{ij}\}$  满足下面的性质:

$$\theta(s) = \begin{bmatrix} \theta_{11} & \theta_{12} & \theta_{13} \\ \theta_{21} & \theta_{22} & \theta_{23} \end{bmatrix} = L \begin{bmatrix} I & 0 \\ -W_{22}^{-1}W_{21} & I \end{bmatrix} \begin{bmatrix} Z_1^{-1} & 0 \\ 0 & Z_4^{-1} \end{bmatrix} \quad (21)$$

$$\begin{aligned} (1) \quad L &= \begin{bmatrix} I & T \\ 0 & I \end{bmatrix}; & (2) \quad W &= L^* J_{\mu} L = \begin{bmatrix} W_{11} & W_{12} \\ W_{21} & W_{22} \end{bmatrix}; \\ (3) \quad V &= W_{11} - W_{12} W_{22}^{-1} W_{21}; & (4) \quad W_{22} &= -Z_4^* Z_4, \quad Z_4^{\pm 1} \in L_{\infty}; \\ (5) \quad V &= Z_1^* J_1 Z_1; & Z_1^{\pm 1} &\in H_{\infty} \end{aligned} \quad (22)$$

引理 3 文[7]令

$$\Pi = \begin{bmatrix} T_{12} \\ T_{22} \end{bmatrix} [T_{12}^* \ T_{22}^*] - \mu^2 I, \quad \theta' = \begin{bmatrix} \theta_{11} & \theta_{12} \\ \theta_{21} & \theta_{22} \end{bmatrix}$$

则  $\Pi^{\pm 1} \in L_{\infty}$ ,  $\Pi$  在虚轴上小于零, 且  $\theta' Z_1$  与  $V$  可以表示为:

$$\theta' Z_1 = - \begin{bmatrix} \mu^2 I & 0 \\ 0 & \mu^2 I \\ 0 & 0 \\ T_{12}^* & T_{22}^* \end{bmatrix} \Pi^{-1} \begin{bmatrix} I & T_{11} \\ 0 & T_{21} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & 0 \\ 0 & I \\ 0 & 0 \end{bmatrix} \quad (23)$$

$$V = -\mu^2 \left\{ \begin{bmatrix} I & 0 \\ T_{11}^* & T_{21}^* \end{bmatrix} \Pi^{-1} \begin{bmatrix} I & T_{11} \\ 0 & T_{21} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & I \end{bmatrix} \right\} \quad (24)$$

记

$$D_{i1} = \begin{bmatrix} -d_{11} \\ -d_{21} \end{bmatrix}, \quad D_{i2} = \begin{bmatrix} -d_{12} \\ -d_{22} \end{bmatrix}, \quad C_i = \begin{bmatrix} C_{i1} \\ C_{i2} \end{bmatrix}, \quad D_i = \mu^2 I - D_{i2} D_{i2}^*, \quad D_1 = \begin{bmatrix} I_{n_2} \\ 0 \end{bmatrix}$$

易知  $D_i$  为可逆的对称阵, 且  $D_i > 0$ . 给出其分解  $D_i = d_i^* d_i$ , 其中方阵  $d_i > 0$ .

假设(c) 在系统(1)中, 设矩阵  $A'_i = A_i + B_{i2} D_{i2}^* D_i^{-1} C_i$  在虚轴上无谱分布, 这里的恒等式各项由前面所定义.

假设(d)  $(C_i, A_i)$  为可检测的.

引理 4 若假设(c)与(d)均成立, 则满足稳定边界条件的Riccati方程:

$$\begin{cases} PC_i^* D_i^{-1} C_i P - A_i' P - P A_i'^* + B_{i2} (D_{i2}^* D_i^{-1} D_{i2} + I) B_{i2}^* = 0 \\ \sigma(A_i' - PC_i^* D_i^{-1} C_i) \in LHP \end{cases} \quad (25)$$

有唯一自共轭解  $P$ . 更进一步地, 设  $A' = A'_i - PC_i^* D_i^{-1} C_i$ ,  $H_1 = C_i P - D_{i2} B_{i2}^*$ , 则  $V(S)$  具有实现:

$$V \sim \left[ \begin{array}{cc|cc} -A_i'^* & \mu^2 C_i^* D_i^{-1} C_i & \mu^2 C_i^* D_i^{-1} D_i & \mu^2 C_i^* D_i^{-1} D_{i1} \\ 0 & A_i' & -H_1^* D_i^{-1} D_i & B_{i1} - H_1^* D_i^{-1} D_{i1} \\ \hline D_i^* D_i^{-1} H_1 & \mu^2 D_i^* D_i^{-1} C_i & \mu^2 D_i^* D_i^{-1} D_i & \mu^2 D_i^* D_i^{-1} D_{i1} \\ D_i^* D_i^{-1} H_1 - B_{i1}^* & \mu^2 D_i^* D_i^{-1} C_i & \mu^2 D_i^* D_i^{-1} D_i & \mu^2 D_i^* D_i^{-1} D_{i1} - \mu^2 I \end{array} \right] \quad (26)$$

证明 Riccati方程(25)的解的存在与唯一性的证明类似于文献[6]中的引理2. 而  $\Pi$  具有实现:

$$\Pi \sim \left[ \begin{array}{cc|c} A_t & -B_{t2}B_{t2}^* & B_{t2}D_{t2}^* \\ 0 & -A_t^* & C_{t2}^* \\ \hline C_t & -D_{t2}B_{t2}^* & -D_t \end{array} \right] \quad (27)$$

构造实现

$$M(S) \sim \left[ \begin{array}{c|c} -A_t^* & -C_t^* \\ \hline d_t^{*-1}H_1 & d_t \end{array} \right]$$

则有

$$M^*(S)M(S) \sim \left[ \begin{array}{cc|c} A_t & H_1^*D_t^{-1}H_1 & H_1^* \\ 0 & -A_t^* & -C_t^* \\ \hline C_t & H_1 & D_t \end{array} \right]$$

利用 Riccati 方程(25)进行相似变换即可得知  $-M^*(S)M(S) = \Pi$ . 令

$$Y = \mu M^{*-1} \begin{bmatrix} I & T_{11} \\ 0 & T_{21} \end{bmatrix}$$

则由(24)式易得

$$V = Y^*Y - \mu^2 \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & I \end{bmatrix} \quad (28)$$

而

$$\mu M^{*-1}(S) \sim \left[ \begin{array}{cc|c} A_t - H_1^*D_t^{-1}C_t & -H_1^*D_t^{-1} & \\ \hline \mu d_t^{*-1}C_t & \mu d_t^{*-1} & \end{array} \right]$$

故

$$Y \sim \left[ \begin{array}{cc|cc} A' & & -H_1^*D_t^{-1}D_t & B_{t1} - H_1^*D_t^{-1}D_{t1} \\ \hline \mu d_t^{*-1}C_t & & \mu d_t^{*-1}D_t & \mu d_t^{*-1}D_{t1} \end{array} \right]$$

将上式代入(28)式即得(26)式。

在进行下一步之前,我们要作一个假设。首先,由于  $D_t^{-1}$  为一对称正定阵,故可将其表达为:  $D_t^{-1} = \Lambda \Lambda^*$ , 其中  $\Lambda$  为对角线元素均为正实数的下三角矩阵:

$$\Lambda = \begin{bmatrix} q_1^* & 0 \\ q_3^* & q_2^* \end{bmatrix}$$

其中  $q_1 > 0 \in R^{n_2 \times n_2}$ ,  $q_2 > 0 \in R^{(p_1 - n_2) \times (p_1 - n_2)}$ ,  $q_3 \in R^{n_2 \times (p_1 - n_2)}$ , 同时, 令

$$b = [q_1 \quad q_3], \quad g = b^*b - D_t^{-1}$$

假设(e) 矩阵  $(I + D_{t1}^*gD_{t1})$  正定。

引理 5 若假设(e)成立且麦克米兰度  $\delta(V) = 4n$ , 则满足稳定边界条件的 Riccati 方程有唯一自共轭解  $R$ ,

$$\begin{cases} RUR + RA_1 + A_1^*R - N = 0 \\ \sigma(A_1 + UR) \in LHP \end{cases} \quad (29)$$

其中  $A_1 = A_t + H_1^*gC_t - H_2^*(a^*a)^{-1}\beta C_t$ ,  $N = \mu^2 C_t^*[\beta^*(a^*a)^{-1}\beta - g]C_t$

$$U = \mu^{-2}[H_1^*b^*bH_1 - H_2^*(a^*a)^{-1}H_2], \quad H_2 = B_{t1}^* + \beta H_1$$

$$\beta = D_{i1}^* g, \quad a^* a = I + D_{i1}^* g D_{i1}, \quad (\det(a) \neq 0)$$

更进一步地, 由下面定义的矩阵传递函数  $Z_1(S)$ :

$$Z_1(S) \sim \left[ \begin{array}{c|cc} A' & -H_1^* b^* q_1 & B_{i1} - H_1^* D_{i1}^{-1} D_{i1} \\ \hline \mu^{-1} b H_1 R + \mu b C_i & \mu q_1 & \mu b D_{i1} \\ \mu^{-1} a^{*-1} H_2 R + \mu a^{*-1} \beta C_i & 0 & \mu a \end{array} \right] \quad (30)$$

及其逆均为稳定适宜的, 且  $V(S) = Z_1^* J_1 Z_1$ .

该引理的证明完全类似于文献[6]中引理3之证明。

综合上面的讨论, 我们得到  $\theta'(s)$  的状态空间表达式:

**定理 3** 对于系统(1), 若假设(a)~(e)均成立, 则(21)式中的矩阵函数  $\theta'(s)$  具有实现:

$$\theta' \sim \left[ \begin{array}{cc|cc} -A'^* & C_i^* H_4 - C_i^* \beta^* (a^* a)^{-1} H_3 - C_i^* D_{i1}^{-1} C_i & \mu^{-1} C_i^* b^* & -\mu^{-1} C_i^* \beta^* a^{-1} \\ 0 & A_1 + U R & \mu^{-1} H_1^* b^* & -\mu^{-1} H_2^* a^{-1} \\ \hline \mu^2 D_{i1}^{-1} H_1 & \mu^2 H_4 - \mu^2 \beta^* (a^* a)^{-1} H_3 - \mu^2 D_{i1}^{-1} C_i & \mu b^* & -\mu \beta^* a^{-1} \\ 0 & (a^* a)^{-1} H_3 & 0 & \mu^{-1} a^{-1} \\ D_{i2}^* D_{i1}^{-1} H_1 - B_{i2}^* & D_{i2}^* H - D_{i2}^* \beta^* (a^* a)^{-1} H_3 - D_{i2}^* D_{i1}^{-1} C_i & \mu^{-1} D_{i2}^* b^* & -\mu^{-1} D_{i2}^* \beta^* a^{-1} \end{array} \right] \quad (31)$$

其中  $H_3 = \mu^{-2} H_2 R + \beta C_i$ ,  $H_4 = b^* b (\mu^{-2} H_1 R + C_i)$ .

**证明** 由(19)式与(27)式得

$$\left[ \begin{array}{cc} \mu^2 I & 0 \\ 0 & \mu^2 I \\ 0 & 0 \\ T_{12}^* & T_{22}^* \end{array} \right] \sim \left[ \begin{array}{c|cc} -A_i^* & C_{i1}^* & C_{i2}^* \\ \hline 0 & \mu^2 I & 0 \\ 0 & 0 & \mu^2 I \\ 0 & 0 & 0 \\ -B_{i2}^* & -d_{12}^* & -d_{22}^* \end{array} \right]$$

$$- \Pi^{-1} \left[ \begin{array}{cc} I & T_{11} \\ 0 & T_{21} \end{array} \right] \sim \left[ \begin{array}{c|cc} -A'^* & C_i^* D_{i1}^{-1} C_i & C_i^* b^* q_1 & C_i^* D_{i1}^{-1} D_{i1} \\ \hline 0 & A' & -H_1^* b^* q_1 & B_{i1} - H_1^* D_{i1}^{-1} D_{i1} \\ \hline D_{i1}^{-1} H_1 & D_{i1}^{-1} C_i & b^* q_1 & D_{i1}^{-1} D_{i1} \end{array} \right]$$

故由(23)式有

$$\theta' Z_1 \sim \left[ \begin{array}{c|cc} -A'^* & C_i^* D_{i1}^{-1} C_i & C_i^* b^* q_1 & C_i^* D_{i1}^{-1} D_{i1} \\ \hline 0 & A' & -H_1^* b^* q_1 & B_{i1} - H_1^* D_{i1}^{-1} D_{i1} \\ \hline \mu^2 D_{i1}^{-1} H_1 & \mu^2 D_{i1}^{-1} C_i & \mu^2 b^* q_1 & B_{i1} - \mu^2 D_{i1}^{-1} D_{i1} \\ 0 & 0 & 0 & B I \\ D_{i2}^* D_{i1}^{-1} H_1 - B_{i2}^* & D_{i2}^* D_{i1}^{-1} C_i & D_{i2}^* b^* q_1 & D_{i2}^* D_{i1}^{-1} D_{i1} \end{array} \right]$$

而

$$Z_1^{-1} \sim \left[ \begin{array}{cc|cc} A_1 + UR & & \mu^{-1} H_1^* b^* & -\mu^{-1} H_2^* a^{-1} \\ \hline q_1^{-1} b [\mu^{-2} H_1 R + C_t - D_{t_1} (\alpha^* \alpha)^{-1} H_3] & & \mu^{-1} q_1^{-1} & -\mu^{-1} q_1^{-1} b D_{t_1} a^{-1} \\ & (\alpha^* \alpha)^{-1} H_3 & 0 & \mu^{-1} a^{-1} \end{array} \right]$$

由  $\theta' = (\theta' Z_1) Z_1^{-1}$  得  $\theta'$  的状态空间实现如(31)。

假设(f)  $(A_t, B_{t_2})$  为可稳的。

**定理 4** 若假设(f)成立, 则 Riccati 方程

$$S(A_t + B_{t_2}(\alpha^* \alpha)^{-1} D_{t_2}^* C_t) + (A_t + B_{t_2}(\alpha^* \alpha)^{-1} D_{t_2}^* C_t)^* S + C_t^* D_s C_t + S B_{t_2}(\alpha^* \alpha)^{-1} B_{t_2}^* S = 0 \tag{32}$$

有解  $S$  存在。且  $W_{22} = -Z_4^* Z_4$  中的  $Z_4$  具有实现

$$Z_4 \sim \{A_t, B_{t_2}, -\alpha^{*-1} C_t, \alpha\} \tag{33}$$

其满足  $Z_4^{*1} \in L_\infty$ 。同时有

$$\begin{bmatrix} \theta_{13} \\ \theta_{23} \end{bmatrix} \sim \left[ \begin{array}{cc|cc} A_t + B_{t_2}(\alpha^* \alpha)^{-1} C_t & & B_{t_2} \alpha^{-1} & \\ \hline D_{t_2}(\alpha^* \alpha)^{-1} C_t + C_t & & D_{t_2} \alpha^{-1} & \\ & 0 & 0 & \\ & (\alpha^* \alpha)^{-1} C_t & & \alpha^{-1} \end{array} \right] \tag{34}$$

这里  $\alpha$  为可逆方阵, 其满足  $\alpha^* \alpha = \mu^2 I - D_{t_2}^* D_{t_2}$ , 而  $C_t = D_{t_2}^* C_t + B_{t_2}^* S$ ,  $D_s = D_{t_2} (\alpha^* \alpha)^{-1} D_{t_2}^* + I$ ,

**证明** 易知

$$W_{22} \sim \left[ \begin{array}{cc|cc} -A_t^* & C_t^* C_t & C_t^* D_{t_2} & \\ \hline 0 & A_t & B_{t_2} & \\ -B_{t_2}^* & D_{t_2}^* C_t & D_{t_2}^* D_{t_2} - \mu^2 I & \end{array} \right]$$

则

$$Z_4^* Z_4 \sim \left[ \begin{array}{cc|cc} -A_t^* & -C_t^* C_t & -C_t^* D_{t_2} & \\ \hline 0 & A_t & B_{t_2} & \\ -B_{t_2}^* & -D_{t_2}^* C_t & \mu^2 I - D_{t_2}^* D_{t_2} & \end{array} \right]$$

对上述实现利用变换阵  $\begin{bmatrix} I & \\ & b_1^* \end{bmatrix}$  进行相似变换, 然后进行谱分解得  $Z_4$  的实现如(33)式。

且

$$Z_4^{-1} \sim \left[ \begin{array}{cc|cc} A_t + B_{t_2}(\alpha^* \alpha)^{-1} C_t & & B_{t_2} \alpha^{-1} & \\ \hline & (\alpha^* \alpha)^{-1} C_t & & \alpha^{-1} \end{array} \right]$$

由(21)式有



$$\theta'' = \begin{bmatrix} \theta_{13} \\ \theta_{23} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} T_{12} \\ T_{22} \\ 0 \\ I \end{bmatrix} Z^{-1}$$

而

$$\begin{array}{c} T_{12} \\ T_{22} \\ \sim \\ 0 \\ I \end{array} \begin{array}{c} \left( \begin{array}{c|c} A_t & B_{t2} \\ \hline C_t & D_{t2} \\ \hline 0 & 0 \\ 0 & 0 \end{array} \right) \\ \\ \\ \\ \\ \end{array}$$

故运算得 $\theta''$ 具有实现如(34)式。

至此,我们得到了 $\theta(s)$ 的状态空间表达式。完全类似于文献[6]的方法直接可得所求线性反馈控制器 $K(s)$ 的状态空间实现。

附注:当 $D_{22} \neq 0$ 时,有

$$P' = \begin{bmatrix} P_{11} & P_{12} \\ P_{21} & P_{22} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 & 0 \\ 0 & D_{22} \end{bmatrix}$$

这里 $P = [P_{ij}]_{i,j=2}$ 如(2)所示,则有

$$\Gamma_1(P', K) = \Gamma_1(P, K(I - D_{22}K)^{-1}) \quad (35)$$

令 $K' = K(I - D_{22}K)^{-1}$ , 则求 $K$ 使 $\|\Gamma_1(P', K)\|_\infty < \mu$ 的问题等价于求 $K'$ 使 $\|\Gamma_1(P, K')\|_\infty < \mu$ , 而 $K = (I + K'D_{22})^{-1}K'$ , 故有结论:

**定理 5** 当 $D_{22} \neq 0$ 且 $\det(I + K'(\infty)D_{22}) \neq 0$ 时, (3)式有解

$$K = (I + K'D_{22})^{-1}K' \quad (36)$$

其中 $K'(s)$ 为前面所得。

### 参 考 文 献

- [1] Zames G. IEEE Trans. Automat. Control, 1981, 26: 585~601
- [2] Francis B A. A Course in  $H^\infty$  Control Theory. Springer-Verlag, Berlin-New York, 1987
- [3] Nett C N, Jacobson C A and Balas M J. IEEE Trans. Automat. Control, 1984, 29: 831~832
- [4] Wang Z Z and Pearson J B. Proc. IFAC World Congress, Budapest, 1984
- [5] Boyd S, Balakrishnan V and Kabamba P. to appear Math. Control, Signals and Systems, 1988
- [6] 刘频, 王正志. 状态空间形式下的 $H^\infty$ 优化控制问题(一)
- [7] Ball J A and Cohen N. Int. J. Control, 1987, 46: 785

## $H^\infty$ Optimal Control: Completely State-space Design

Liu Pin Wang Zhengzhi Zhang Liangqi  
(Department of Automatical Control)

### Abstract

A completely state-space formula for the  $H^\infty$  suboptimal solutions of linear systems is given. A general non-square 4-block model matching problem is produced from a normal control system. And the solution for this 4-block problem is received. This method is conveniently applied in computer-aided design, and is also convenient in further synthesis and analysis of the systems.

**Key words:** linear system, optimal control,  $H^\infty$  control theory