

文章编号: 1001-2486 (2000) 04-0107-04

鲁棒 H_∞ 次优控制问题*

张 明, 谢红卫

(国防科技大学机电工程与自动化学院, 湖南 长沙 410073)

摘 要: 证明了鲁棒 H_∞ 次优控制问题可以归结为两个代数黎卡提不等式的解。利用不等式形式上的特点, 还研究 H_∞/H_2 混合次优控制问题, 并给出了应用实例以说明本结果的有效性。

关键词: 鲁棒 H_∞ 次优化; 鲁棒 H_∞/H_2 混合次优化; 代数黎卡提不等式

中图分类号: TP13 **文献标识码:** A

Robust H_∞ Sub-optimization Control Problem

ZHANG Ming, XIE Hong-wei

(College of Mechatronics Engineering and Automation, National Univ. of Defense Technology, Changsha 410073, China)

Abstract: It is proposed that robust H_∞ sub-optimization control problem can be solved by solving two algebraic Riccati inequalities. We have also studied robust H_∞/H_2 mixed sub-optimization controller based on Algebraic Riccati Inequality. Moreover, an example of application is given to illustrate the main results.

Key words: robust H_∞ sub-optimization; robust H_∞/H_2 mixed sub-optimization; Algebraic Riccati Inequality

考虑广义不确定对象 $G(s)$:

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + B_1 \omega + B_2 u \\ z = C_1 x + D_{12} u \\ y = C_2 x + D_{21} \omega \end{cases} \quad (1)$$

其中

$$A = A + \Delta A$$

和反馈控制器 $K(s)$:

$$\begin{cases} \dot{\xi} = A_c \xi + B_c y \\ u = C_c \xi \end{cases} \quad (2)$$

及其闭环传递函数

$$T_{z\omega}(s): \omega \rightarrow z \quad (3)$$

其中 x , ξ 为 n 维状态向量, ω 为 r 维噪声向量, u 为 p 维控制信号向量, z 为 m 维被控制输出信号向量, y 为 q 维测量信号向量。允许摄动 $\Delta A \in \Lambda$ 。

定义 1 (鲁棒 H_∞ 次优设计问题) 对于 (1) 描述的广义不确定对象 $G(s)$ 和 $\gamma > 0$, 寻找控制器 $K(s)$ 使得: 对于允许摄动 $\Delta A \in \Lambda$, 闭环系统 (3) 内部稳定; 且 $T_{z\omega}(s): \omega \rightarrow z$ 满足:

$$\|T_{z\omega}(s)\|_\infty < \gamma \quad (4)$$

相应地, 控制器 $K(s)$ 称为鲁棒 H_∞ 次优控制器。

对于广义确定对象的 H_∞ 次优控制问题, DGKF 论文^[1] 把它归结为两个代数黎卡提方程的解。本文利用代数黎卡提不等式与 H_∞ 优化之间的关系证明了, 鲁棒 H_∞ 次优控制问题可以归结为两个代数黎卡提不等式的解。由于不等式形式上的特点, 我们还可以研究鲁棒 H_∞/H_2 混合次优控制问题。

定义 2 (鲁棒 H_∞/H_2 混合次优设计问题) 对于 (1) 描述的广义不确定对象 $G(s)$ 和 $\gamma > 0$, $\beta > 0$

* 收稿日期: 1999-12-18

作者简介: 张明 (1970), 男, 讲师, 硕士。

寻找反馈控制器 $K(s)$ 使得对于允许摄动 $\Delta A \in \Lambda$, 闭环系统 (3) 内部稳定且 $T_{z\omega}(s): \omega \rightarrow z$ 满足:

$$\|T_{z\omega}(s)\|_{\infty} < \gamma, \|T_{z\omega}(s)\|_2 < \beta \quad (5)$$

相应地, 控制器 $K(s)$ 称为鲁棒 H_{∞}/H_2 次优控制器。

1 主要结果

引理 1 给定 $\gamma > 0$, $G(s) = C(sI - A)^{-1}B$, 那么下列条件等价:

(1) $\|G(s)\|_{\infty} < \gamma$;

(2) 存在 $P > 0$ 使得下列代数黎卡提不等式成立:

$$PA + A^T P + \gamma^{-2} P B B^T P + C^T C < 0$$

证明 见[2, 推论 12.3]

定理 1 设广义不确定对象 (1) 满足如下假设条件:

① (A, B_1) 是可稳定的;

④ (C_1, A) 是可检测的;

(四) $D_{12}^T [D_{12} \ C_1] = [I \ 0]$;

$\frac{1}{4} D_{21} [D_{21}^T \ B_1^T] = [I \ 0]$.

对于给定的 $\gamma > 0$, 如果存在正定矩阵 $X > 0$ 和 $Y > 0$ 满足如下代数黎卡提不等式:

$$P(X) = A^T X + XA + X(\gamma^{-2} B_1 B_1^T - B_2 B_2^T)X + C_1^T C_1 < 0 \quad (6)$$

$$Q(Y) = YA^T + AY + Y(\gamma^{-2} C_1^T C_1 - C_2^T C_2)Y + B_1 B_1^T < 0 \quad (7)$$

并且 $\lambda_{\max}(XY) < \gamma^2$ 成立, 进一步, 对于允许摄动 ΔA , 有下式成立:

$$Q = \begin{bmatrix} \gamma^2 Y^{-1}(Q(Y) + \Delta A Y + Y \Delta A) Y^{-1} & -\gamma^2 Y^{-1} Q(Y) Y^{-1} + P(X) - \gamma^{-2} \Delta A Z^{-1} \\ -\gamma^2 Y^{-1} Q(Y) Y^{-1} + P(X) - \gamma^{-2} Z^{-1} \Delta A & \gamma^2 Y^{-1} Q(Y) Y^{-1} - P(X) \end{bmatrix} < 0 \quad (8)$$

那么鲁棒 H_{∞} 次优反馈控制器由下式给定:

$$\begin{aligned} \xi &= (A + \gamma^{-2} B_1 F_1 - B_2 F_2) \xi + G(y - C_2 \xi) \\ u &= -F_2 \xi \end{aligned} \quad (9)$$

其中:

$$F_1 = B_1^T X, F_2 = B_2^T X, G = Z C_2^T, Z = Y(I - \gamma^{-2} X Y)^{-1}$$

证明 由 (1) 和 (9) 构成的闭环系统可描述如下:

$$\begin{cases} \begin{bmatrix} \dot{x} \\ \dot{\xi} \end{bmatrix} = A \begin{bmatrix} x \\ \xi \end{bmatrix} + B \omega \\ z = C \begin{bmatrix} x \\ \xi \end{bmatrix} \end{cases} \quad (10)$$

其中

$$\begin{cases} A = \begin{bmatrix} A & -B_2 F_2 \\ G C_2 & A + \gamma^{-2} B_1 F_1 - B_2 F_2 - G C \end{bmatrix} \\ B = \begin{bmatrix} B_1 \\ G D_{21} \end{bmatrix} \\ C = (C_1 - D_{12} F_2) \end{cases} \quad (11)$$

显然对于任意允许摄动 $\Delta A \in \Lambda$,

$$T_{z\omega}(s) = C(sI - A)^{-1}B \quad (12)$$

由 $X > 0$, $Y > 0$ 和 $\lambda_{\max}(XY) < \gamma^2$, 不难验证:

$$\begin{aligned} Z &= Y(I - \gamma^{-2} X Y)^{-1} > 0 \\ P &= \begin{bmatrix} \gamma^2 Y^{-1} & -\gamma^2 Z^{-1} \\ -\gamma^2 Z^{-1} & \gamma^2 Z^{-1} \end{bmatrix} > 0 \end{aligned} \quad (13)$$

进一步依据条件 (四) $\frac{1}{4}$, 整理下式可得:

$$PA + A^T P + \gamma^{-2} PBB^T P + C^T C = Q < 0 \quad (14)$$

于是依据引理 1 可得:

$$\|T_{z\omega}(s)\|_\infty = \|C(sI - A)^{-1}B\|_\infty < \gamma \quad (15)$$

注释: 给出假设条件 (四) $\frac{1}{4}$ 只是为了计算和推导的方便, 此条件可放宽. 有关论述可见参考文献 [1].

定理 2 设广义不确定对象 (1) 满足假设条件 $1 \sim \frac{1}{4}$; 对于给定的 $\gamma > 0$, $\beta > 0$, 如果存在正定矩阵 $X > 0$ 和 $Y > 0$ 满足 (6)、(7), 并且 $\lambda_{\max}(XY) < \gamma^2$ 成立; 进一步, 对于任意允许摄动 $\Delta A \in \Lambda$, (8) 式成立; 且 $\text{trace}(Y^{-1}B_1B_1^T) + \text{trace}(C_2^T C_2 Z) < (\beta/\gamma)^2$, 那么鲁棒 H_∞/H_2 次优反馈控制器由 (9) 式给定.

证明 由定理 1 的证明可知: A 稳定, 且闭环系统满足 H_∞ 次优性能指标, 因此只需证明, 闭环系统满足 H_2 次优性能指标.

由 (11) 可知, 对于任意固定的允许摄动 $\Delta A \in \Lambda$:

$$\|T_{z\omega}(s)\|_2^2 = \|C(sI - A)^{-1}B\|_2^2 = \text{trace}(P_{\Delta A} B B^T) \quad (16)$$

其中, $P_{\Delta A} > 0$ 满足:

$$P_{\Delta A} A + A^T P_{\Delta A} + C^T C = 0 \quad (17)$$

比较 (14)、(17), 可得 $\Delta P = P - P_{\Delta A} > 0$ 满足

$$\Delta P A + A \Delta P + \gamma^{-2} P B B^T P - Q = 0 \quad (18)$$

于是

$$\|T_{z\omega}(s)\|_2^2 \leq \text{trace}(P B B^T) = \gamma^2 \text{trace}(Y^{-1} B_1 B_1) + \gamma^2 \text{trace}(C_2^T C_2 Z) \quad (19)$$

定理得证.

2 应用实例及说明

考虑如下广义不确定对象

$$\begin{cases} \dot{x} = (-6 + \Delta a)x + [0.3 \ 0.4] \omega + u \\ z = \begin{bmatrix} -0.4 \\ 0.3 \end{bmatrix} x + \begin{bmatrix} 0.6 \\ 0.8 \end{bmatrix} u \\ y = x + [-0.8 \ 0.6] \omega \end{cases} \quad (20)$$

其中,

$$\Delta a \in \Lambda = \{e: -0.15 < e < 0.25\}$$

给定 $\gamma = 0.1$, $\beta = 0.11$, 设计鲁棒 H_∞/H_2 次优反馈控制器 (2) 满足性能指标 (5).

解 对比 (1) 与 (20) 可知:

$$\begin{aligned} A &= -6, B_1 = [0.3 \ 0.4], B_2 = 1, C_2 = 1, \\ C_1 &= \begin{bmatrix} -0.4 \\ 0.3 \end{bmatrix}, D_{12} = \begin{bmatrix} 0.6 \\ 0.8 \end{bmatrix}, D_{21} = [-0.8 \ 0.6] \end{aligned} \quad (21)$$

不难验证条件 $1 \sim \frac{1}{4}$ 成立, $X = 0.1$, $Y = 0.09$ 满足 (6), (7) 以及 $\lambda_{\max}(XY) < \gamma^2$; 并且对于任意的 $\Delta a \in \Lambda = \{e: -0.15 < e < 0.25\}$, (8) 成立.

进一步,

$$\text{trace}(Y^{-1} B_1 B_1^T) + \text{trace}(C_2^T C_2 Z) = 0.278 + 0.9 < (\beta/\gamma)^2 = 1.21 \quad (22)$$

于是依据定理 2 可设计鲁棒 H_∞/H_2 次优反馈控制器

$$\begin{cases} \varepsilon = -4.5\xi + 0.9y \\ u = -0.1\xi \end{cases} \quad (23)$$

此时, 闭环系统可由 (10) 式描述, 并且满足鲁棒 H_∞/H_2 次优性能指标:

$$\|T_{z\omega}(s)\|_\infty < 0.1, \quad \|T_{z\omega}(s)\|_2 < 0.11$$

其中 (10) 式的参数满足:

$$\begin{aligned}
 \mathbf{A} &= \begin{bmatrix} -6 + \Delta a & -0.1 \\ -0.9 & -4.5 \end{bmatrix}, \\
 \mathbf{B} &= \begin{bmatrix} 0.3 & 0.4 \\ -0.72 & 0.54 \end{bmatrix}, \\
 \mathbf{C} &= \begin{bmatrix} -0.4 & -0.06 \\ 0.3 & -0.08 \end{bmatrix}, \Delta a \in \Lambda
 \end{aligned} \tag{24}$$

从以上应用实例来看, 本文的主要结果是非平凡的, 是有意义的, 说明了代数 Riccati 不等式形式上的特点, 有助于多目标优化及处理参数不确定系统。尽管代数 Riccati 不等式的极限形式即为代数 Riccati 方程, 但是在很多情况下, 代数 Riccati 不等式表现出更大的灵活性。

3 结论

H_∞ 优化问题与代数 Riccati 不等式的联系, 在近年来获得了学者的注意与研究^[3]。尽管代数 Riccati 不等式的极限形式即为代数 Riccati 方程, 但是我们绝不可以把二者划等号。不等式形式上的特点有助于多目标优化及处理参数不确定系统, 并获得鲁棒 H_∞ 次优控制器和鲁棒 H_∞/H_2 混合次优控制器。

参考文献:

- [1] Doyle J, Glover K, Khargonekar P, Francis B A. State-space solution to standard H_∞ and H_2 control problem [J]. IEEE Transaction on Automatic Control, 1989, 34 (8): 831-847.
- [2] Zhou kemin, Doyle J. Essential of Robust control [M]. Prentice Hall, Inc 1998: 238-239.
- [3] 张明, 施鼎汉. 代数 Riccati 不等式与滤波器 [J]. 厦门大学学报 (自然科学版), 1997, 36 (6): 825-828.