

SICE Symposium on Robust Control
April 5-6, 1994 Tokyo

ロバスト制御シンポジウム

資 料

期日：平成6年4月5日(火),6日(水)
会場：東京工業大学 百年記念館

SICE

covers
Sensing Instrument Control Engineering
Systems Information Computer Ergonomics

1994

企画：ロバスト制御研究委員会
主催：(社)計測自動制御学会
The Society of Instrument and Control Engineers

非標準 H_∞ 制御器と非標準 H_2 制御器 のパラメトリゼーション

千葉大学 美多 勉, ANU J. B. Matson, B. D. O. Anderson

Chiba University Tsutomu Mita, Australian National University J.B.Matson, B.D.O. Anderson

Abstract DGKF developed a parametrization of all H_∞ controllers for the standard problem. They also gave an alternative and simple way to derive H_2 controllers for the standard case. We here deal with parametrizations of H_∞ as well as H_2 controllers for a sort of non-standard problem.

1. はじめに

昨今ロバスト制御の中でも H_∞ 制御が精力的に研究され、また、各方面への応用も盛んである。また、 H_2 制御についても DGKF は H_∞ 制御と並行してより直接的な方法で解を示している。しかし、これらは何れも標準問題を対象としており、 D_{12} が列フルランク、 D_{21} が行フルランクの場合を扱っている。実際の制御問題や H_2/H_∞ 混合制御問題ではこれらの仮定が成り立たないことがあり、これらの非標準問題では制御器のパラメトリゼーションが興味対象となる。しかし、従来の研究では非標準制御器の完全なパラメトリゼーションは明らかにされていない。そこで、以下では

- ① 操作量数が制御量数より多く、 D_{12} が横長、かつ、フルランクの場合
 - ② 観測量数が外乱数より多く、 D_{21} が縦長、かつ、フルランクの場合
 - ③ ①、②両方が成り立つ場合
- の3つの場合の H_∞ 制御と H_2 制御問題を扱い、その制御器のパラメトリゼーションを導く。結果は H_∞/H_2 制御等の制御理論研究に役立つものと考えられる。

2. 問題の設定と準備

入出力関係

$$\begin{bmatrix} z \\ y \end{bmatrix} = G(s) \begin{bmatrix} w \\ u \end{bmatrix} \quad (1)$$

を持つ制御系において、

z : m 次元制御量, u : p 次元操作量

w : r 次元外乱, y : q 次元観測量

とし一般化プラント $G(s)$ を

$$G(s) = \begin{bmatrix} G_{11}, G_{12} \\ G_{21}, G_{22} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B_1, B_2 \\ C_1 & 0, D_{12} \\ C_2 & D_{21}, 0 \end{bmatrix} \quad (2)$$

とする。制御はプロパーな制御器 $K(s)$ による出力フィードバック

$$u = K(s)y \quad (3)$$

とし、問題は G, K で構成された閉ループ系を内部安定にし、かつ

$$H_\infty \text{ 制御問題: } \|G_{zw}\|_\infty < 1$$

$$H_2 \text{ 制御問題: } J = \|G_{zw}\|_2 \rightarrow \min$$

とする $K(s)$ をパラメトリゼーションすることである。ただし

$$\begin{aligned} G_{zw} &= LFT\{G, K\} \\ &= G_{11} + G_{12}K(I - G_{22}K)^{-1}G_{21} \end{aligned} \quad (4)$$

まず、必要な事柄をあげておく。

<定義1> 1. D が列フルランクのとき、 D^+ , $D^\#$ を

$$\begin{bmatrix} D^+ \\ D^\# \end{bmatrix} [D, (D^\#)^T] = I \quad (5a)$$

を満たすものとして定義する。このとき

$$D D^+ + (D^*)^T D^* = I \quad (5b)$$

も成り立つ。

2. D が行フルランクのとき, D^+ , D^* を

$$\begin{bmatrix} D \\ (D^*)^T \end{bmatrix} [D^+, D^*] = I \quad (6a)$$

を満たすものとして定義する。このとき

$$D^+ D + D^* (D^*)^T = I \quad (6b)$$

も成り立つ。 ■

以下, D が列フルランクか行フルランクかで定義1の第1項と第2項を使い分ける。

<補題1> $G(s) = \{A, B, C, D\}$ とする。このとき以下が成り立つ。

1. D が列フルランクならば, $G(s)$ の不変零点(以下単に零点と呼ぶ)は

$$\{A - B D^+ C, D^* C\} \quad (7)$$

の不可観測極となる。

2. D が行フルランクならば, $G(s)$ の零点は

$$\{A - B D^+ C, B D^*\} \quad (8)$$

の不可制御極となる。 ■

以下, 本論文を通して

仮定A) (A, B_2) 可安定, D_{12} フルランク, $G_{12}(s)$ は $j\omega$ 零点を持たない

仮定B) (A, C_2) 可検出, D_{21} フルランク, $G_{21}(s)$ は $j\omega$ 零点を持たない

とするが, これを場合分けすると

ケース0) D_{12} 縦長, D_{21} 横長

ケース1) D_{12} 横長, D_{21} 横長

ケース2) D_{12} 横長, D_{21} 縦長

ケース3) D_{12} 縦長, D_{21} 縦長

となる。ケース0)は標準問題で, ケース1), 2)では D_{12} が非標準となり, ケース2), ケース3)では D_{21} が非標準となる。

<補題2> (A, B_2) 可安定, (A, C_2) 可検出の一般化プラント $G(s)$ において,

$$A_F = A + B_2 F, \quad A_H = A + H C_2 \quad (9)$$

を安定にする F, H を選ぶと, 閉ループ系 (G, K) を内部安定にする制御器 $K(s)$ は

$$K = L F T \{M(s), Q(s)\} \quad (10a)$$

ただし, $Q \in RH_\infty$ は任意で, $M(s)$ は

$$M = \left[\begin{array}{c|cc} A + B_2 F + H C_2 & -H, & B_2 \\ \hline F & 0, & I_p \\ C_2 & -I_a, & 0 \end{array} \right] \quad (10b)$$

と表される。また

$$C_F = C_1 + D_{12} F, \quad B_H = B_1 + H D_{21} \quad (11)$$

とおくと, (4)式は

$$G_{zw}(s) = T_1(s) - T_2(s) Q(s) T_3(s) \quad (12a)$$

となる。ただし

$$T_1 = \left[\begin{array}{c|cc} A_F, & -B_2 F & B_1 \\ \hline 0, & A_H & B_H \\ C_F, & -D_{12} F & 0 \end{array} \right] \quad (12b)$$

$$T_2 = \left[\begin{array}{c|c} A_F & B_2 \\ \hline C_F & D_{12} \end{array} \right], \quad T_3 = \left[\begin{array}{c|c} A_H & B_H \\ \hline C_2 & D_{21} \end{array} \right] \quad (12c)$$

3. リカッチ方程式

解を明示する場合に必要となるリカッチ方程式についてまとめておく。

<補題3>(標準 H_2 制御) 1. 仮定A)のもとで D_{12} を縦長とすると

$$P(A - B_2 D_{12}^+ C_1) + (A - B_2 D_{12}^+ C_1)^T P - P B_2 D_{12}^+ (D_{12}^+)^T B_2^T P + (D_{12}^* C_1)^T D_{12}^* C_1 = 0 \quad (13)$$

は常に安定化解 $P \geq 0$ を持ち

$$F_2 = -D_{12}^+ C_1 - D_{12}^+ (D_{12}^+)^T B_2^T P \quad (14)$$

とおくと $A + B_2 F_2$ は安定である。

2. 仮定B)のもとで D_{21} を横長とすると

$$Q(A - B_1 D_{21}^+ C_2)^T + (A - B_1 D_{21}^+ C_2) Q - Q C_2^T (D_{21}^+)^T D_{21}^+ C_2 Q + B_1 D_{21}^* (D_{21}^*)^T B_1^T = 0 \quad (15)$$

は常に安定化解 $Q \geq 0$ を持ち,

$$H_2 = -B_1 D_{21}^+ - Q C_2^T (D_{21}^+)^T D_{21}^+ \quad (16)$$

とおくと $A + H_2 C_2$ は安定となる。 ■

<補題4>(標準 H_∞ 制御) 1. 仮定A)のもとで D_{12} を縦長とする。このとき, H_∞ 制御問題が可解なためには

$$X(A - B_2 D_{12}^+ C_1) + (A - B_2 D_{12}^+ C_1)^T X + X[B_1 B_1^T - B_2 D_{12}^+ (D_{12}^+)^T B_2^T] X$$

$$+(D_{12}^{\#}C_1)^T D_{12}^{\#}C_1=0 \quad (17)$$

が安定化解 $X \geq 0$ を持つ必要がある。このとき

$$F_{\infty} = -D_{12}^{\#}C_1 - D_{12}^{\#}(D_{12}^{\#})^T B_2^T X \quad (18)$$

とおくと $A + B_2 F_{\infty}$ は安定となる。

2. 仮定B)のもとで D_{21} を横長とする。このとき、 H_{∞} 制御問題が可解なためには

$$Y(A - B_1 D_{21}^{\#} C_2)^T + (A - B_1 D_{21}^{\#} C_2) Y + Y[C_1^T C_1 - C_2^T (D_{21}^{\#})^T D_{21}^{\#} C_2] Y + B_1 D_{21}^{\#} (D_{21}^{\#})^T B_1^T = 0 \quad (19)$$

が安定化解 $Y \geq 0$ を持つ必要がある。このとき

$$H_{\infty} = -B_1 D_{21}^{\#} - Y C_2^T (D_{21}^{\#})^T D_{21}^{\#} \quad (20)$$

とおくと $A + H_{\infty} C_2$ は安定となる。

<補題5>(非標準 H_2 制御) 1. 仮定A)のもとで D_{12} を横長とする。このとき

$$P A_{zF} + A_{zF}^T P - P B_2 D_{12}^{\#} (B_2 D_{12}^{\#})^T P = 0 \quad (21a)$$

は常に安定化解 $P \geq 0$ を持つ。ただし、

$A_{zF} = A - B_2 D_{12}^{\#} C_1 + B_2 D_{12}^{\#} L_F$ (21b) で L_F は $(A - B_2 D_{12}^{\#} C_1, B_2 D_{12}^{\#})$ に関する可制御空間を安定にするように選ぶ。このとき

$$F_2 = -D_{12}^{\#} C_1 - D_{12}^{\#} (D_{12}^{\#})^T B_2^T P + D_{12}^{\#} L_F \quad (22)$$

とおくと $A + B_2 F_2$ は安定である。

2. 仮定B)のもとで D_{21} を縦長とする。このとき

$$Q A_{zH}^T + A_{zH} Q - Q C_2^T (D_{21}^{\#})^T D_{21}^{\#} C_2 Q = 0 \quad (23a)$$

は安定化解 $Q \geq 0$ を持つ。ただし、

$A_{zH} = A - B_1 D_{21}^{\#} C_2 + L_H D_{21}^{\#} C_2$ (23b) で L_H は $(A - B_1 D_{21}^{\#} C_2, D_{21}^{\#} C_2)$ に関する可観測空間を安定にするように選ぶ。このとき

$$H_2 = -B_1 D_{21}^{\#} - Q C_2^T (D_{21}^{\#})^T D_{21}^{\#} + L_H D_{21}^{\#} \quad (24)$$

とおくと $A + H_2 C_2$ は安定となる。

<補題6>(非標準 H_{∞} 制御) 1. 仮定A)のもとで D_{12} を横長とする。このとき H_{∞} 制御問題が可解のためには

$$X A_{zF} + A_{zF}^T X \quad (25)$$

$+ X[B_1 B_1^T - B_2 D_{12}^{\#} (B_2 D_{12}^{\#})^T] X = 0$ は安定化解 $X \geq 0$ を持つ必要がある。ただし、 A_{zF} と L_F の定義は補題5の第1項の通りである。このとき

$$F_{\infty} = -D_{12}^{\#} C_1 - D_{12}^{\#} (D_{12}^{\#})^T B_2^T X + D_{12}^{\#} L_F \quad (26)$$

とおくと $A + B_2 F_{\infty}$ は安定である。

2. 仮定B)のもとで D_{21} を縦長とする。このとき H_{∞} 制御問題が可解のためには

$$Y A_{zH}^T + A_{zH} Y + Y[C_1^T C_1 - C_2^T (D_{21}^{\#})^T D_{21}^{\#} C_2] Y = 0 \quad (27)$$

が安定化解 $Y \geq 0$ を持つ必要がある。ただし、 A_{zH} と L_H は補題5の第2項の通りである。このとき

$$H_{\infty} = -B_1 D_{21}^{\#} - Y C_2^T (D_{21}^{\#})^T D_{21}^{\#} + L_H D_{21}^{\#} \quad (28)$$

とおくと $A + H_{\infty} C_2$ は安定となる。

4. 主定理

本論文の結果をまとめておく。

<定理1> (H_2 制御器) H_2 制御は仮定A), B)の下で常に可解であり H_2 制御器は以下の通りとなる。

ケース0)の場合:²⁾

$$K(s) = \left[\begin{array}{c|c} A + B_2 F_2 + H_2 C_2 & -H_2 \\ \hline F_2 & 0 \end{array} \right] \quad (29)$$

となる。係数行列の定義は補題3の第1項と第2項に従う。

ケース1)の場合:

$$K(s) = L F T \{M(s), W(s)\} \quad (30)$$

ただし

$$M = \left[\begin{array}{c|cc} A + B_2 F_2 + H_2 C_2 & -H_2, & B_2 D_{12}^{\#} \\ \hline F_2 & 0, & D_{12}^{\#} \\ -C_2 & I, & 0 \end{array} \right]$$

ここで、 $W(s) (p - m \times q) \in RH_2$ は自由パラメータである。係数行列の定義は補題5の第1項と補題3の第2項に従う。

ケース2)の場合:

$$K(s) = L F T \{M(s), \left[\begin{array}{c} 0, \quad W_1(s) \\ \hline W_2(s), W_3(s) \end{array} \right]\} \quad (31)$$

$M(s) =$

$$\left[\begin{array}{c|cc} A + B_2 F_2 + H_2 C_2 & -H_2, B_2 D_{12}^+, B_2 D_{12}^{\#} \\ \hline F_2 & 0 & D_{12}^+, D_{12}^{\#} \\ -D_{21}^+ C_2 & D_{21}^+, & 0 \\ -D_{21}^{\#} C_2 & D_{21}^{\#}, & 0 \end{array} \right]$$

ここで, $W_1(m \times q - r)$, $W_2(p - m \times r)$, $W_3(p - m \times q - r) \in RH_2$ は自由パラメータである。係数行列の定義は補題5第1項と第2項に従う。

ケース3)の場合:

$$K(s) = LFT\{M(s), W(s)\} \quad (32)$$

ただし

$$M = \left[\begin{array}{c|cc} A + B_2 F_2 + H_2 C_2 & H_2, & -B_2 \\ \hline -F_2 & 0, & I_p \\ D_{21}^{\#} C_2 & D_{21}^{\#}, & 0 \end{array} \right]$$

ここで, $W(s)(p \times q - r) \in RH_2$ は自由パラメータである。係数行列の定義は補題3の第1項と補題5の第2項に従う。 ■

<定理2>(H ∞ 制御器) 仮定A), B)の下でのH ∞ 制御の可解条件は, D_{12} , D_{21} のサイズに応じて補題4, 補題6を適用した場合, 安定化解 $X \geq 0$, $Y \geq 0$ の存在と $\rho(XY) < 1$ となる。可解の場合制御器は以下の通りとなる。

ケース0)の場合:

$$K(s) = LFT\{M(s), N(s)\} \quad (33)$$

ただし

$$M = \left[\begin{array}{c|cc} \hat{A} & -ZH^\infty, & Z\hat{B}_2 E_{12}^{-1/2} \\ \hline F^\infty & 0 & E_{12}^{-1/2} \\ -E_{21}^{-1/2} \hat{C}_2 & E_{21}^{-1/2} & 0 \end{array} \right]$$

および

$$\hat{A} = A + B_1 B_1^T X + B_2 F^\infty + Z H^\infty \hat{C}_2$$

$$\hat{B}_2 = B_2 + Y C_1^T D_{12}$$

$$\hat{C}_2 = C_2 + D_{21} B_1^T X, \quad Z = (I - YX)^{-1}$$

$$E_{12} = D_{12}^T D_{12}, \quad E_{21} = D_{21} D_{21}^T$$

であり, $N \in BH^\infty$ は自由パラメータである。係数の定義は補題4の第1項, 第2項に従う。

ケース1)の場合:

$$K(s) = LFT\left\{M(s), \begin{Bmatrix} N(s) \\ W(s) \end{Bmatrix}\right\} \quad (34)$$

ただし

$$M = \left[\begin{array}{c|cc} \hat{A} & -ZH^\infty & Z\hat{B}_2 D_{12}^+, B_2 D_{12}^{\#} \\ \hline F^\infty & 0 & D_{12}^+, D_{12}^{\#} \\ -\Sigma C_2 & \Sigma & 0, 0 \end{array} \right]$$

および

$$\hat{A} = A + B_1 B_1^T X + B_2 F^\infty + Z H^\infty \hat{C}_2$$

$$\hat{B}_2 = B_2 D_{12}^+ + Y C_1^T D_{12}$$

$$\hat{C}_2 = C_2 + D_{21} B_1^T X$$

$$Z = (I - YX)^{-1}, \quad \Sigma = (D_{21} D_{21}^T)^{-1/2}$$

であり, $N(m \times q) \in BH^\infty$, $W(p - m \times q) \in RH^\infty$ は自由パラメータである。係数の定義は補題6の第1項, 補題4の第2項に従う。

ケース2)の場合:

$$K(s) = LFT\left\{M(s), \begin{Bmatrix} N(s), & W_1(s) \\ W_2(s), & W_3(s) \end{Bmatrix}\right\} \quad (35)$$

ただし

$$M = \left[\begin{array}{c|cc} \hat{A} & -\hat{H}^\infty & Z\hat{B}_2 D_{12}^+, B_2 D_{12}^{\#} \\ \hline F^\infty & 0 & D_{12}^+, D_{12}^{\#} \\ -D_{21}^+ \hat{C}_2 & D_{21}^+ & 0, 0 \\ -D_{21}^{\#} \hat{C}_2 & D_{21}^{\#} & 0, 0 \end{array} \right]$$

および

$$\hat{A} = A + B_1 B_1^T X + B_2 F^\infty + \hat{H}^\infty \hat{C}_2$$

$$\hat{H}^\infty = Z(-B_1 D_{21}^+ - Y C_2^T D_{21}^T) + L_H D_{21}^{\#}$$

$$\hat{B}_2 = B_2 D_{12}^+ + Y C_1^T D_{12}$$

$$\hat{C}_2 = C_2 + D_{21} B_1^T X$$

$$Z = (I - YX)^{-1}, \quad \Sigma = (D_{21} D_{21}^T)^{-1/2}$$

であり, $N(m \times r) \in BH^\infty$, $W_1(m \times q - r)$, $W_2(p - m \times r)$, $W_3(p - m \times q - r) \in RH^\infty$ は自由パラメータである。係数の定義は補題6の第1項, 第2項に従う。

ケース3)の場合:

$$K(s) = LFT\{M(s), (N(s), W(s))\} \quad (36)$$

ただし

$$M = \begin{bmatrix} \hat{A} & H^\infty & -\hat{B}_2 \Sigma \\ -F^\infty Z & 0 & \Sigma \\ D_{21} + \hat{C}_2 Z & D_{21}^+ & 0 \\ D_{21}^* C_2 & D_{21}^* & 0 \end{bmatrix}$$

および

$$\hat{A} = A + Y C_1^T C_1 + H^\infty C_2 + \hat{B}_2 F^\infty$$

$$\hat{B}_2 = B_2 + Y C_1^T D_{12}$$

$$\hat{C}_2 = C_2 + D_{21} B_1^T X$$

$$Z = (I - YX)^{-1}, \Sigma = (D_{12}^T D_{12})^{-1/2}$$

であり、 $N(p \times r) \in BH^\infty$, $W(p \times q - r) \in RH^\infty$ は自由パラメータである。係数の定義は補題4の第1項と補題6の第2項に従う。

5. 証明の粗筋

以下、ケース1), ケース2)の証明についてみていく。4ブロック対応のケース2)がもっとも複雑なので、いずれも、ケース1)で D_{12} が非標準な問題から、リカッチ方程式の解 P , あるいは、 X に関する性質を調べ、分離定理や G_{tmp} システムを求める。そして、その結果に、 D_{21} が標準である場合[ケース1)]と非標準[ケース2)]である場合に分けて、ユラのパラメトリゼーションを施し、可解条件や制御器を得る。ケース3)はケース1)の係数転置で得られる。

5.1 H_2 制御の場合

① 仮定A)のもとで D_{12} を横長とした場合、 L_F を選ぶと安定化解 $P \geq 0$ が存在することを示す。 $(A - B_2 D_{12}^+ C_1, B_2 D_{12}^*)$ の不可制御空間の極が零点なので

$$T^{-1}(A - B_2 D_{12}^+ C_1)T = \begin{bmatrix} A_0 & 0 \\ A_{01} & A_1 \end{bmatrix} \quad (37)$$

$$T^{-1}B_2 D_{12}^* = \begin{bmatrix} 0 \\ \beta \end{bmatrix}, \quad T^{-1}V_F = \begin{bmatrix} 0 \\ I \end{bmatrix}$$

の相似変換が存在し、 $\lambda_i(A_0)$ が零点で、 V_F が可制御空間の基底になる。 A_1 に $j\omega$ 固有値がある場合、 $L_F = (L_1, L_2)T^{-1}$ を選び

$$A_1 + \beta L_2 \quad (38)$$

を安定化すると、仮定A)のもとで

$$P V_F = 0 \quad (39)$$

を満たす安定化解 $P \geq 0$ (不安定零点を折り返す解)が常に存在することが証明できる。

② このとき

$$E_F = -(D_{12}^+)^T B_2^T P \quad (40)$$

と定義すると、 $C_1 + D_{12} F_2 = E_F$ となり

$$U_1(\Omega) = \begin{bmatrix} A + B_2 F_2 & \Omega \\ E_F & 0 \end{bmatrix} \quad (41a)$$

$$U_2 = \begin{bmatrix} A + B_2 F_2 & B_2 D_{12}^+ \\ E_F & I_m \end{bmatrix} \quad (41b)$$

は

$$U_2^{-1} U_2 = I_m, \quad U_2^{-1} U_1 \in RH_2^* \quad (41c)$$

を満たすことが証明できる。ただし、 Ω は任意の行列である。

③ このとき

$$\Theta(s) = \begin{bmatrix} U_1(B_1), U_2 \\ I_r & 0 \end{bmatrix} \quad (42)$$

$$= \begin{bmatrix} A + B_2 F_2 & B_1, B_2 D_{12}^+ \\ E_F & 0, I_m \\ 0 & I_r, 0 \end{bmatrix} \quad (43)$$

および

$$G_{\text{SEP}}(s) = \begin{bmatrix} A & B_1, B_2 \\ C_1 - E_F & 0, D_{12} \\ C_2 & D_{21}, 0 \end{bmatrix} \quad (44)$$

とおくと、安定な不可制御モードを削除することにより次式が成り立つ。

$$G_{\text{zw}}(s) = LFT\{G, K\} \\ = LFT\{\Theta, LFT\{G_{\text{SEP}}, K\}\} \quad (45)$$

④ (41c), (45)式を使うと次式が成り立つ

$$\min_K \|G_{\text{zw}}\|_2^2 \\ = \alpha + \min_K \|LFT\{G_{\text{SEP}}, K\}\|_2^2 \quad (46)$$

ので、ケース1), ケース2)とも、

$$\|LFT\{G_{\text{SEP}}, K\}\|_2 \rightarrow \min \quad (47)$$

とする K を求める問題に帰着する。 α は紙面の都合上省略。

⑤ 仮定B)を加えて G_{SEP} に補題2のユラのパラメトリゼーションを適用する。この際、 $F = F_2$, $H = H_2$ と選ぶと

$$\begin{aligned} & \|LFT\{G_{SEP}, K\}\|_2^2 \\ & = \beta + \|D_{12}Q\|_2^2 \end{aligned} \quad (48)$$

ケース2)の場合:

$$\begin{aligned} & \|LFT\{G_{SEP}, K\}\|_2^2 \\ & = \beta' + \|D_{12}QD_{21}\|_2^2 \end{aligned} \quad (49)$$

の形式となる。例えば、(49)式の場合、評価関数を最小にするQは

$$D_{12}QD_{21} = 0 \quad (50)$$

を満たす $Q \in RH_2$ となり

$$Q = D_{12}^{\#}R_1 + R_2D_{21}^{\#} \quad : R_i \in RH_2 \quad (51)$$

の形式の自由パラメータを得る。これを整理して、(10)式に代入すれば解を得る。

5.2 H^∞ 制御の場合

①同様に、 D_{12} が横長の場合の H^∞ 制御FI問題を解いて、問題が可解のためには、 $XV_F = 0$ を満たす安定化解 $X \geq 0$ の存在が必要なことを証明する。

②

$$\Theta = \begin{bmatrix} A_\infty & B_1, B_2D_{12}^+ \\ E_F & 0, I_m \\ -B_1^T X & I_r, 0 \end{bmatrix} \quad (52a)$$

$$G_{tmp} = \begin{bmatrix} A + B_1B_1^T X & B_1, B_2 \\ C_1 - E_F & 0, D_{12} \\ \hat{C}_2 & D_{21}, 0 \end{bmatrix} \quad (52b)$$

ただし

$$\begin{aligned} A_\infty &= A + B_2F_\infty \\ \hat{C}_2 &= C_2 + D_{21}B_1^T X \\ E_F &= -(D_{12}^+)^T B_2^T X \end{aligned} \quad (52c)$$

とおくと、内部安定性も含めて

$$\begin{aligned} & LFT\{G, K\} \in BH^\infty \\ & \Leftrightarrow LFT\{G_{tmp}, K\} \in BH^\infty \end{aligned} \quad (53)$$

が成り立つ。

③ G_{tmp} にユラのパラメトリゼーションを施し、標準一般化プラント G^{REDUCE} を使い

ケース1)の場合:

$$\begin{aligned} & LFT\{G_{tmp}, K\} \\ & = LFT\{G^{REDUCE}, D_{12}Q\} \end{aligned} \quad (54)$$

ケース2)の場合:

$$\begin{aligned} & LFT\{G_{tmp}, K\} \\ & = LFT\{G^{REDUCE}, D_{12}QD_{21}\} \end{aligned} \quad (55)$$

の形式に変形する。例えば、(55)式の場合、標準 H^∞ 制御問題を解き

$$D_{12}QD_{21} = LFT\{M_0, N\} \quad : N \in BH^\infty \quad (56)$$

を得る。

④ ③を解いて、Qの一般解を

$$\begin{aligned} Q &= D_{12}^{\#}R_1 + R_2D_{21}^{\#} \\ &+ D_{12}^+LFT\{M_0, N\}D_{21}^+ \end{aligned} \quad (57)$$

と整理する。 R_i の形式はQを(10)式へ代入した場合制御器の次元がn以上にならないように工夫して選ぶ。また、同時に可解条件を求る。

参考文献

- 1) B.A.Francis: A Course in H^∞ Control Theory, Springer-Verlag, New York, 1987
- 2) J.C.Doyle, K.Glover, P.P.Khargonekar, B.A.Francis, State-Space Solutions to Standard H^∞ and H_2 Control Problems, IEEE Trans. AC, 34-8, pp.831-847, 1989
- 3) T.Mita, J.B.Matson and B.D.O.Anderson: A Complete Parameterization of Controllers for Nonstandard H^∞ Problem, Automatica to appear, 1994
- 4) 美多, J.B.Matson, B.D.O.Anderson, 張慧: 非標準 H_2 制御器のパラメトリゼーション, 制御理論シンポジウム発表予定, 1994
- 5) 美多, H^∞ 制御, 昭晃堂, 1994