Robust and Optimal Control, Spring 2015

Instructor: Prof. Masayuki Fujita (S5-303B)

R: Flexible Beam: Mixed Sensitivity

Reference:

M. Fujita, F. Matsumura and M. Shimizu, *H*_∞ *Robust Control Design for a Magnetic Suspension System*,
2nd International Symposium on Magnetic Bearing, 349-356,
July 12-14, 1990, Tokyo, Japan.

柔軟ビーム磁気浮上システム

Real Physical System



図2 柔軟ビーム

Ideal Physical Model



 ${\bf mass}\ M$

図3 柔軟ビーム磁気浮上系

モデリングのための仮定

- 1. 磁気飽和, ヒステリシスがない.
- 2. うず電流は無視できる.
- 3. もれ磁束がない.
- 4. 鉄心の透磁率は無限大である.
- 5. 2 質量 m, M からなる集中定数系として近似する.
- 6. インダクタンスは一定,速度起電力の項は無視.

パラメータ

MATLAB program m = 5.8; M = 10.36; X1 = 5e-3; X2 = 12.3e-3; R = 57; L = 3.16; I = 0.885gg = 9.8

パラメータ	記号	値	単位
ビームの長さ	21	3.8	m
質量	т	5.8	kg
質量	M	10.36	kg
定常ギャップ	${X}_1$	5.0	mm
ビームのたわみ	X_{2}	12.3	mm
固有振動数	f_n	4.5	Hz
電磁石抵抗	R	57	Ω
電磁石インダクタンス	L	3.16	Η
定常電流	Ι	0.885	А
重力加速度	8	9.8	m/s^2

H_∞制御系設計(混合感度)



Reduced Mathematical Model

線形化 $m\frac{d^{2}x_{1}}{dt^{2}} = \left(\frac{M+2m}{X_{1}}g - \alpha\right)x_{1} + 2\alpha x_{2} - \frac{(M+2m)g}{I}i - \beta\frac{dx_{1}}{dt} + 2\beta\frac{dx_{2}}{dt}$ $M\frac{d^{2}x_{2}}{dt^{2}} = 2\alpha x_{1} - 4\alpha x_{2} + 2\beta\frac{dx_{1}}{dt} - 4\beta\frac{dx_{2}}{dt}$

出力

 $y_p = x_1$



図5 柔軟ビーム磁気浮上系

状態空間表現

$$\begin{cases} \dot{x}_p = A_p x_p + B_p u \\ y = C_p x_p \end{cases}$$
$$x_p \coloneqq [x_1 \quad x_2 \quad \dot{x}_1 \quad \dot{x}_2 \quad i]^T \qquad u \coloneqq e \end{cases}$$

$$A_{p} = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 & 0 \\ a & b & -\beta/m & 2\beta/m & c \\ d & f & 2\beta/M & -4\beta/M & 0 \\ 0 & 0 & 0 & h \end{bmatrix} \qquad B_{p} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \\ 0 \\ j \end{bmatrix} \qquad C_{p} = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

$$a \coloneqq \frac{1}{m} \left(\frac{M+2m}{X_1} g - \alpha \right), \quad b \coloneqq \frac{2\alpha}{m}, \quad c \coloneqq \frac{M+2m}{mI} g,$$

 $d \coloneqq \frac{2\alpha}{M}, \quad f \coloneqq -\frac{4\alpha}{M}, \quad h \coloneqq -\frac{R}{L}, \quad j \coloneqq \frac{1}{L}$ * 〇 は修正箇所

MATLAB program

$$\begin{split} &Ma = (((M+2*m)/X1)*gg - alpha)/m; \\ &Mb = 2*alpha/m; \\ &Mc = -((M+2*m)/(m*I))*gg; \\ &Md = 2*alpha/M; \\ &Mf = -4*alpha/M; \\ &Mh = -R/L; \\ &Mj = 1/L; \\ &Ap = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 & 0 & 0; \\ & 0 & 0 & 1 & 0; \\ & &Ma &Mb & -beta & 2*beta &Mc \\ & &Md &Mf & 2*beta & -4*beta & 0; \\ & & & 0 & 0 & 0 & Mh \end{bmatrix} \\ &Bp = \begin{bmatrix} 0; 0; 0; 0; 0; Mj \end{bmatrix} \\ &Cp = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \\ &Dp = 0 \end{split}$$

可制御性, 可観測性

$$CO = \begin{bmatrix} B_p & A_p B_p & A_p^2 B_p & A_p^3 B_p & A_p^4 B_p \end{bmatrix}$$
$$OB = \begin{bmatrix} C_p & C_p A_p & C_p A_p^2 & C_p A_p^3 & C_p A_p^4 \end{bmatrix}'$$

 $\operatorname{rank}(CO) = 5$

 $\operatorname{rank}(OB) = 5$

制御対象は,可制御,可観測である

MATLAB program

CO = ctrb(Ap,Bp); CO_rank = rank(CO) OB = obsv(Ap,Cp); OB_rank = rank(OB)



$$P(s) = C_g(sI - A_g)^{-1}B_g$$

$$P(s) = \frac{-13.3(s + 0.654 \pm j28.2)}{(s + 84.4)(s - 84.1)(s + 18.0)(s + 0.697 \pm j28.8)}$$
不安定極 振動モード

5次の線形時不変系(LTIシステム)であり、不安定系・振動系

極 84.1, $-0.697 \pm j28.8$ -18.0, -84.4,零点 $-0.654 \pm j28.2$

MATLAB program

MATLAB program

omega1=logspace(-3,3,150); bode (P_ss, omega1) ; Pzmap (P_ss)



混合感度問題



$$\left\| \frac{W_{S}(s)S(s)}{W_{T}(s)T(s)} \right\|_{\infty} < 1$$







周波数重み
$$W_T(s)$$

 $W_T(s) = k_T \left(1 + \frac{s}{2\pi f_{T1}} \right) \left(1 + \frac{s}{2\pi f_{T2}} \right) \left(1 + \frac{s}{2\pi f_{T3}} \right)$
 $f_{T1} = 0.002, f_{T2} = 160, f_{T3} = 200, k_T = 10^{-4}$

MATLAB program





図16 周波数重みW_T(s) の合併



 $K(s) = \frac{-5.12 \times 10^{10} (s+1.972)(s+18.0)(s+84.4)(s+0.699 \pm j28.9)}{(s+0.10)(s+4232)(s+1176 \pm j400)(s+0.655 \pm j28.2)}$





MATLAB program

```
[K_mix_ss, Cloop,gam ]
= hinfsyn ( G, 1, 1, 'gmax', 1, 'gmin',1, 'tolgam', 0.001 ) ;
[K_A,K_B,K_C,K_D] = ssdata(K_mix_ss);
[ K_num, K_den ] = ss2tf ( K_A, K_B, K_C, K_D ) ;
K_tf = tf ( K_num, K_den ) ;
zpk(K_tf)
minfo(K_mix)
[ K_pole, K_zero ] = pzmap ( K_tf )
```

bode(K_mix_ss,omega1);



MATLAB program

nyquist (L_ss)



閉ループ系の特性

極 -6.54×10⁻¹ ±
$$j2.82 \times 10^{1}$$
,
-6.98×10⁻¹ ± $j2.89 \times 10^{1}$,
-1.10×10¹ ± $j1.08 \times 10^{1}$,
-1.80×10¹, -8.44×10¹,
-1.01×10³, -1.26×10³,
-4.29×10³,



MATLAB program

T = feedback(L_ss,1); close_p = pole (T) close_z = zero (T) pzmap (T)









MATLAB program

S = feedback(1,L_ss); bodemag(S,omega2) hold on bodemag(inv(Ws_tf),omega1)



相補感度関数 T

MATLAB program

T = feedback(L_ss,1); hold on bodemag(T,omega2) bodemag(inv(Wt))





線形モデルに対する応答





1から4のいずれかを選ぶ



外乱応答

約21 [N] に相当する電圧 (定常吸引力 約100 [N])



図27 ステップ状外乱に対する時間応答

(1) 電磁石側の質量 mを 5.80 [kg] から 6.95 [kg] にする.



図28 ステップ状外乱に対する時間応答 m = 6.95 [kg] に変動した場合

(2) ビーム中央部の質量 M を 10.36 [kg] から 12.30 [kg] にする.



図29 ステップ状外乱に対する時間応答 *M* = 12.3 [kg] に変動した場合

(3) 電磁石部の抵抗 Rを 57.0 [Ω] から 61.7 [Ω] にする.



図30 ステップ状外乱に対する時間応答 *R* = 61.7 [Ω] に変動した場合

[参考]過去の実験結果

積分型LQG制御系

外乱応答





閉ループ系の周波数特性

閉ループ系の周波数特性







感度関数 S と相補感度関数 T



開ループ伝達関数





$$P(s) = \frac{-13.3(s+0.654+j28.2)(s+0.654-j28.2)}{(s+84.4)(s-84.1)(s+18.0)(s+0.697\pm j28.8)}$$

コントローラ

 $K(s) = \frac{-5.12 \times 10^{10} (s+1.972)(s+18.0)(s+84.4)(s+0.699 \pm j28.9)}{(s+0.10)(s+4232)(s-1176 \pm j400)(s+0.655 \pm j28.2)}$ 閉ループ系の極

$$-1.01 \times 10^{-1},$$

$$-6.55 \times 10^{-1} \pm j2.82 \times 10^{1},$$

$$-6.99 \times 10^{-1} \pm j2.89 \times 10^{1},$$

$$-1.10 \times 10^{1} \pm j1.08 \times 10^{1},$$

$$-1.80 \times 10^{1}, -8.44 \times 10^{1},$$

$$-1.01 \times 10^{3}, -1.26 \times 10^{3}, -4.29 \times 10^{3}$$

共振ピークが閉ループ系の極になっている

,



周波数重み W_s(s)

 $\dot{x}_{WS} = A_{WS}x + B_{WS}u_{WS}$ $y_{WS} = C_{WS}x_{WS} + D_{WS}u_{WS}$

周波数重み W_T(s)

 $W_T(s) = a_3 s^3 + a_2 s^2 + a_1 s + a_0$



周波数重み W₂(s) の合併

周波数重み $W_{T}(s)$ は状態空間表現できない

制御対象と周波数重み $W_T(s)$ を合併 周波数重み $W_s(s)$ まで含んだ一般化プラント

 D_{12} のフルランク条件を満たすように決定.制御対象の相対 次数が3次であるので周波数重み $W_T(s)$ の分子の次数が分母 の次数より3次高ければフルランク条件を満たす. 初期値を0として制御対象の状態方程式をラプラス変換

$$sX_{g}(s) = A_{g}X_{g}(s)B_{g}U_{g}(s)$$
$$Y_{g}(s) = C_{g}X_{g}(s)$$
$$Y_{WT} = W_{T}GU_{g} = W_{T}Y_{g} = W_{T}C_{g}X_{g}$$

 $= (a_3s^3 + a_2s^2 + a_1s + a_0)C_{\rho}X_{\rho}$



周波数重み W₂(s) の合併

$$= a_{3}C_{g}s^{3}X_{g} + a_{2}C_{g}s^{2}X_{g} + a_{1}C_{g}sX_{g} + a_{0}C_{g}X_{g}$$

定常状態を考え、制御入力がほとんど変化しないとする

$$s^{2}X_{g} = s \{A_{g}X_{g} + B_{g}U_{g}\} = A_{g}\{A_{g}X_{g} + B_{g}U_{g}\} \quad (\because sU_{g}(s) = 0)$$
$$= A_{g}^{2}X_{g} + A_{g}B_{g}U_{g}$$

同様にして

$$s^3 X_g = A_g^3 X_g + A_g^2 B_g U_g$$

$$Y_{WT} = C_{WT}X_{g} + D_{WT}U_{g}$$

$$C_{WT} = C_{g} \left\{ a_{3}A_{g}^{3} + a_{2}A_{g}^{2} + a_{1}A_{g} + a_{0}I \right\}$$

$$D_{WT} = C_{g} \left\{ a_{3}A_{g}^{2} + a_{2}A_{g} + a_{1}I \right\} B_{g}$$
制御対象と重み $W_{T}(s)$ を含んだ系
 $\dot{x} = A_{g}x_{g} + B_{g}u_{g}$

$$\begin{bmatrix} y_{g} \\ y_{WT} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} C_{g} \\ C_{WT} \end{bmatrix} x_{g} + \begin{bmatrix} 0 \\ D_{WT} \end{bmatrix} u_{g}$$