

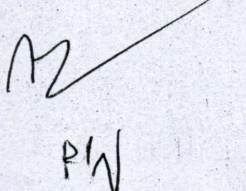
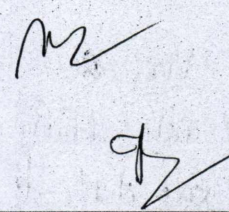
TRƯỜNG ĐẠI HỌC BÁCH KHOA HÀ NỘI

VIỆN ĐIỆN

Họ tên SV: Hoàng Phương Liên MSSV: 20162354

Học phần: Lý thuyết điều khiển tự động 1 Mã HP:

Bài thi [ ] giữa kỳ [x] cuối kỳ 2 Năm học: 2017-2018 Ngày thi: 16/5/2018

Điểm của bài thi	Chữ ký của (các) cán bộ chấm thi	Chữ ký của cán bộ coi thi
<div style="border: 1px solid black; border-radius: 50%; width: 50px; height: 50px; display: flex; align-items: center; justify-content: center; margin: 0 auto;">9</div> <p>5+4</p>	 P.N.	 Q.

Tờ ...1/2

Bài 2:

$$a) \frac{dx}{dt} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix} x + \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix} u, y = ax_1 + a_3$$

$$A = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix}, B = \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix}, C = (a \ 0 \ 1)$$

$$sI - A = s \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} - \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} s-1 & 0 & -1 \\ 0 & s-2 & -1 \\ 0 & -1 & s-1 \end{pmatrix}$$

$$\det(sI - A) = (s-1)^2(s-2) - (s-1) = (s-1)((s-1)(s-2)-1) = (s-1)(s^2-3s+1)$$

Ta có  $\det(sI - A)$  có ít nhất 1 nghiệm nằm bên phải trục ảo là  $s = 1$

→ Hệ không ổn định

- Kiểm tra tính điều khiển được

$$P_c = (B \ AB \ A^2B) = \begin{pmatrix} 1 & 2 & 3 \\ 0 & 1 & 3 \\ 1 & 1 & 2 \end{pmatrix}$$

$$\det(P_c) = 2 \neq 0 \rightarrow \text{rank}(P_c) = 3 \rightarrow \text{hệ điều khiển được}$$

$$b) P_0 = \begin{pmatrix} C \\ CA \\ CA^2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} a & 0 & 1 \\ a & 1 & a+1 \\ a & a+3 & 2a+2 \end{pmatrix}$$



Hệ quan sát được  $\Leftrightarrow \det(P_0) \neq 0$

$$\Leftrightarrow -a^3 + \cancel{2a^2} - a^2 + a \neq 0$$

$$\Leftrightarrow \begin{cases} a \neq 0 \\ a^2 + a - 1 \neq 0 \end{cases}$$

$$\Leftrightarrow \begin{cases} a \neq 0 \\ a \neq \frac{-1 \pm \sqrt{5}}{2} \end{cases}$$

1

c, Với  $a = 1 \Rightarrow C = (1 \ 0 \ 1)$

Bộ điều khiển phản hồi trạng thái là  $u = w - R \underline{x}$  với  $R = (r_1 \ r_2 \ r_3)$  cần xác định để  $(A - BR)$  nhận các giá trị riêng trong khoảng  $(-3; 0)$

Ta lựa chọn một giá trị riêng là  $-2$

Sử dụng phương pháp Ackermann: (Hệ điều khiển được)

$$\text{Ta có } P_c^{-1} = \begin{pmatrix} 1 & 2 & 3 \\ 0 & 1 & 3 \\ 1 & 1 & 2 \end{pmatrix}^{-1} = \begin{pmatrix} -\frac{1}{2} & -\frac{1}{2} & \frac{3}{2} \\ \frac{1}{2} & -\frac{1}{2} & -\frac{3}{2} \\ -\frac{1}{2} & \frac{1}{2} & \frac{1}{2} \end{pmatrix}$$

Đa thức đặc tính mong muốn của hệ kín là

$$A_m(s) = (s+2)^3 = s^3 + 6s^2 + 12s + 8$$

$$\Rightarrow \phi(A) = A^3 + 6A^2 + 12A + 8I$$

$$= \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix}^3 + 6 \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix}^2 + 12 \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix} + 8 \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

$$= \begin{pmatrix} 1 & 4 & 4 \\ 0 & 13 & 8 \\ 0 & 8 & 8 \end{pmatrix} + 6 \begin{pmatrix} 1 & 1 & 2 \\ 0 & 5 & 3 \\ 0 & 3 & 2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 12 & 0 & 12 \\ 0 & 24 & 12 \\ 0 & 12 & 12 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 8 & 0 & 0 \\ 0 & 8 & 0 \\ 0 & 0 & 8 \end{pmatrix}$$

$$= \begin{pmatrix} 27 & 10 & 28 \\ 0 & 75 & 38 \\ 0 & 38 & 37 \end{pmatrix}$$

$\rightarrow$  Bộ điều khiển phản hồi trạng thái

$$R = (0 \ 0 \ 1) \begin{pmatrix} 27 & 10 & 28 \\ 0 & 75 & 38 \\ 0 & 38 & 37 \end{pmatrix}$$



$$R = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} -\frac{1}{2} & -\frac{1}{2} & \frac{3}{2} \\ \frac{1}{2} & -\frac{1}{2} & -\frac{3}{2} \\ -\frac{1}{2} & \frac{1}{2} & \frac{1}{2} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 27 & 10 & 28 \\ 0 & 75 & 38 \\ 0 & 38 & 37 \end{pmatrix}$$

$$= \begin{pmatrix} -\frac{1}{2} & \frac{1}{2} & \frac{1}{2} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 27 & 10 & 28 \\ 0 & 75 & 38 \\ 0 & 38 & 37 \end{pmatrix}$$

$$1 = \begin{pmatrix} -\frac{27}{2} & \frac{103}{2} & \frac{47}{2} \end{pmatrix}$$

Thiết kế khâu quan sát

Ta có hệ quan sát được

Khâu quan sát có nhiệm vụ tìm  $\tilde{x}$  là nghiệm của phương trình

$$\frac{d\tilde{x}}{dt} = A\tilde{x} + Bu + L(y - C\tilde{x})$$

Tác động  $L$  để  $(A - LC)$  nhận các giá trị riêng nhỏ hơn  $-3$  để nhanh hơn  $e^{-3t}$

Ta lấy  $s = -4$

Áp dụng phương pháp Ackermann

$$A = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix}, C = (1 \ 0 \ 1)$$

$$P_0^{-1} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 1 & 1 & 2 \\ 1 & 4 & 4 \end{pmatrix}^{-1} = \begin{pmatrix} 4 & -4 & 1 \\ 2 & -3 & 1 \\ -3 & 4 & -1 \end{pmatrix}$$

$$A_m^{rs}(s) = (s+4)^3 = s^3 + 12s^2 + 48s + 64$$

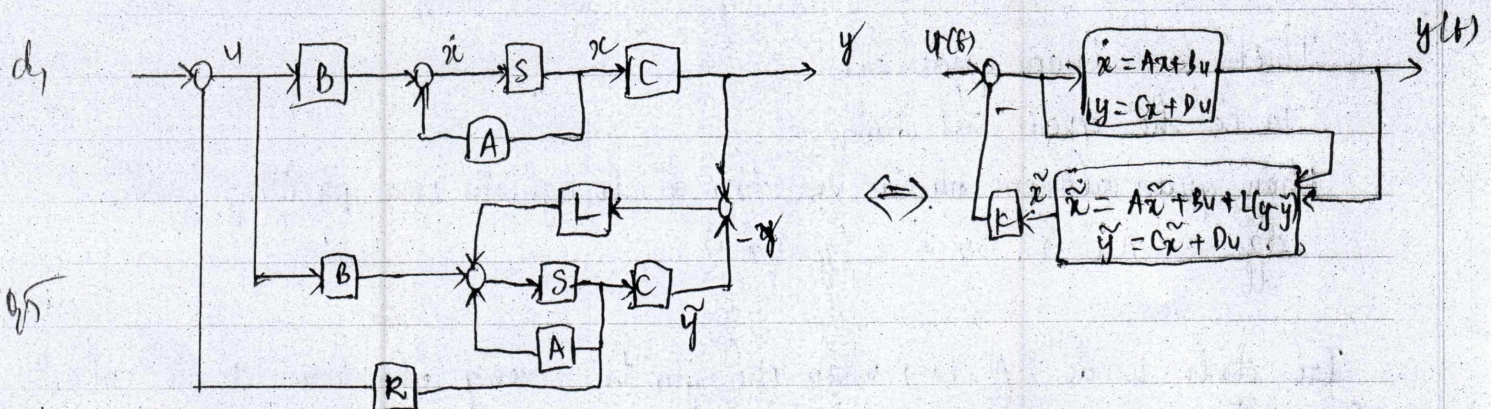
$$\Rightarrow \Phi(A) = A^3 + 12A^2 + 48A + 64I$$

$$= \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix}^3 + 12 \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix}^2 + 48 \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix} + 64 \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

$$= \begin{pmatrix} 1 & 4 & 4 \\ 0 & 13 & 8 \\ 0 & 8 & 5 \end{pmatrix} + 12 \begin{pmatrix} 1 & 1 & 2 \\ 0 & 5 & 3 \\ 0 & 3 & 2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 48 & 0 & 48 \\ 0 & 96 & 48 \\ 0 & 48 & 48 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} 64 & 0 & 0 \\ 0 & 64 & 0 \\ 0 & 0 & 64 \end{pmatrix}$$



$$\rightarrow L = \begin{pmatrix} 125 & 16 & 76 \\ 0 & 233 & 92 \\ 0 & 92 & 141 \end{pmatrix} \cdot \begin{pmatrix} 4 & -4 & 1 \\ 2 & -3 & 1 \\ -3 & 4 & -1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix} \\ = \begin{pmatrix} 304 & -244 & 65 \\ 190 & -331 & 141 \\ -239 & 288 & -49 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 65 \\ 141 \\ -49 \end{pmatrix}$$



$$\dot{\tilde{x}} = A\tilde{x} + Bu + L(y - \tilde{y})$$

$$\tilde{y} = C\tilde{x} + Du$$

Hệ kín thông điều khiển được do luôn có nhớ hồi tụ về  $\underline{x}$   
 e, đơn hướng điều mô tả xác định như sau

$$\frac{dx}{dt} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix} \underline{x} + \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix} u_1 + \begin{pmatrix} 1 \\ 2 \\ 2 \end{pmatrix} u_2$$

Giải hệ con với  $u_2 = 0$

$$\frac{dx}{dt} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 1 \\ 0 & 1 & 1 \end{pmatrix} \underline{x} + \begin{pmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix} u_1$$

Ta thiết kế bộ điều khiển phản hồi trạng thái cho hệ con có được

$$u_1 = w_1 - R_1 \underline{x} \text{ với } R_1 = \begin{pmatrix} -27 & 103 & 47 \\ 2 & 2 & 2 \end{pmatrix}$$

$\rightarrow$  Bộ điều khiển phản hồi trạng thái cho toàn hệ là

$$R = \begin{pmatrix} -27 & 103 & 47 \\ 2 & 2 & 2 \\ 0 & 0 & 0 \end{pmatrix}$$



TRƯỜNG ĐẠI HỌC BÁCH KHOA HÀ NỘI

VIỆN ĐIỆN

Họ tên SV: ..... Hoàng Phương Liên ..... MSSV: ..... 20162354 .....

Học phần: ..... Mã HP: .....

Bài thi [ ] giữa kỳ [ ] cuối kỳ ..... Năm học: ..... Ngày thi: .....

Điểm của bài thi	Chữ ký của (các) cán bộ chấm thi	Chữ ký của cán bộ coi thi

Tờ 2/2

Bài 1:

b, Đối tượng có hàm truyền  $G(s) = \frac{k}{s(T_2 s + 1)^2}$

Sử dụng phương pháp tối ưu đối xứng ( $\alpha = 4$ )

$$T_I = T_1 + 4T_2, \quad k_p = \frac{T_I}{8kT_2^2}, \quad T_D = \frac{4T_1 T_2}{T_I}, \quad T = 4T_2$$

với  $k = 0,5$ ;  $T_2 = 2 = T_1$

$$\rightarrow T_I = 10, \quad k_p = \frac{5}{8}, \quad T_D = 1,6, \quad T = 8$$

Để duy trì ổn định của hệ kín không phụ thuộc  $r_2(s)$

Chỉ đối tượng là tích phân quán tính bậc hai

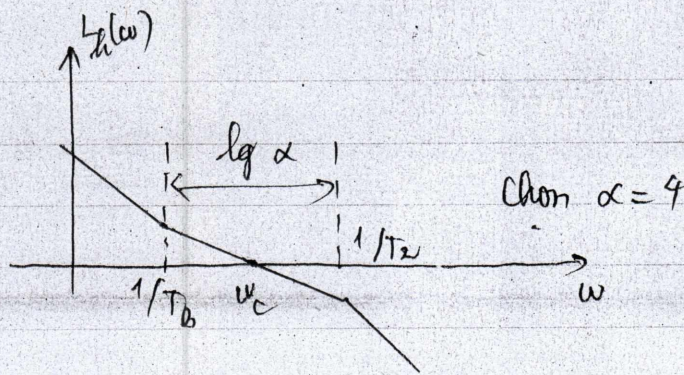
$$G(s) = \frac{k}{s(1+T_1 s)(1+T_2 s)}$$

Mục đích của phương pháp này là tạo ra hệ hở có hàm truyền

$$\begin{aligned} G_h(s) &= R_1(s) G(s) = k_p \left(1 + \frac{1}{T_I s} + T_D s\right) \cdot \frac{k}{s(1+T_1 s)(1+T_2 s)} \\ &= \frac{k_p (1+T_A s)(1+T_B s)}{T_I s} \cdot \frac{k}{s(1+T_1 s)(1+T_2 s)} = \frac{k \cdot k_p (1+T_B s)}{T_I s^2 (1+T_2 s)} \end{aligned}$$

Nếu chọn  $T_A = T_1$  trong đó  $T_A + T_B = T_I$ ,  $T_A T_B = T_I T_D$ ,  $T_B = 4T_2 > 2$   
thì hệ hở  $\omega$  đồ thị Bode say





Tại giao điểm của đồ thị Nyquist với đường tròn đơn vị có  $\omega_c = \frac{1}{\sqrt{T_1 T_2}}$

Áp dụng  $T_B = 8$ ;  $T_1 = T_2 = 2$  được  $\omega_c = \frac{1}{2}$

Đồ thị quỹ đạo định của hệ là:

$$\begin{aligned} \Delta\varphi &= -\pi - \varphi_c = -\pi - \arctan G_h(j\omega_c) \\ &= \arctan(\omega_c T_2) - \arctan(\omega_c T_B) \\ &= \arctan \frac{1}{2} - \arctan 2 \\ &= -36,87^\circ \end{aligned}$$

2

$$\begin{aligned} a) \quad G_h(s) &= R_1(s) \cdot G(s) = \frac{k_1 k}{s(1+T_2 s)^2} = \frac{0,5 k_1}{s(1+2s)^2} \\ &= \frac{0,5 k_1}{s(4s^2 + 4s + 1)} \end{aligned}$$

$$\text{Chọn } G_0(s) = \frac{0,5}{s(4s^2 + 4s + 1)} = \frac{0,5}{4s^3 + 4s^2 + s}$$

Hệ có  $n^0 + n^+ = 1$

$$A = s(4s^2 + 4s + 1)$$

$n^0 = 1$  do A có 1 nghiệm bằng 0  $\Rightarrow$  có 1 điểm nằm trên trục ảo

$n^+ = 0$  do không có nghiệm dương bên phải trục ảo

Vẽ đồ thị Nyquist

$$G_0(j\omega) = G_0(s) \Big|_{s=j\omega}$$

$$= \frac{0,5}{j\omega(4(j\omega)^2 + 4j\omega + 1)} = \frac{0,5}{-4(j\omega)^3 + 4(j\omega)^2 + j\omega}$$

$$= \frac{0,5}{-4j\omega^3 - 4\omega^2 + j\omega} = \frac{0,5}{-4\omega^2 + (j\omega - 4j\omega^3)}$$



$$\operatorname{Re} \{ G_0 y \} = \frac{-1}{8\omega^2} \frac{-2\omega^2}{(16\omega^4) + (\omega - 4\omega^3)^2}$$

$$\operatorname{Im} \{ G_0 y \} = \frac{-0,5(\omega - 4\omega^3)}{16\omega^4 + (\omega - 4\omega^3)^2}$$

$$\omega = 0 \rightarrow \operatorname{Re} \{ G_0 y \} = 0$$

$$\operatorname{Im} \{ G_0 y \} = 0$$

$$\omega = \infty \Rightarrow \operatorname{Re} \{ G_0 y \} = 0$$

$$\operatorname{Im} \{ G_0 y \} = 0$$

Giải điều kiện trục hoành

$$\text{Cho } \operatorname{Im} \{ G_0 y \} = 0 \Rightarrow \omega - 4\omega^3 = 0$$

$$\Rightarrow \begin{cases} \omega = 0 \\ \omega = \frac{1}{2} \end{cases}$$

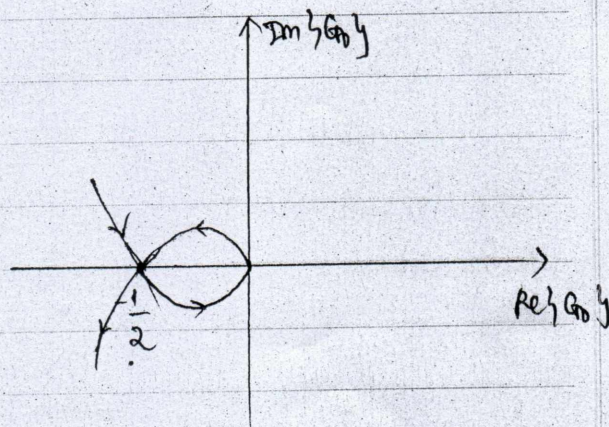
$$\rightarrow \operatorname{Re} \{ G_0 y \} = \frac{-8}{16} = -\frac{1}{2}$$

Giải điều kiện trục tung

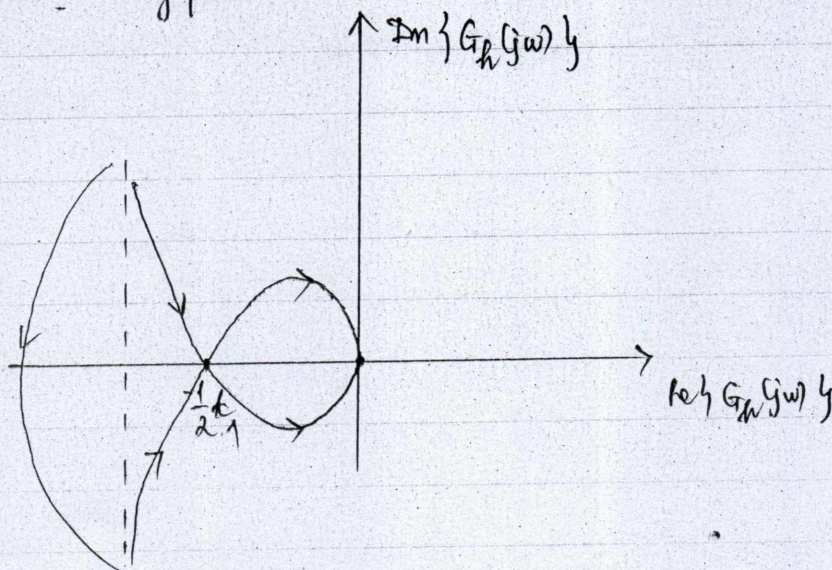
$$\text{Cho } \operatorname{Re} \{ G_0 y \} = 0 \Rightarrow \omega = 0$$

Lập bảng xét dấu:

$\omega$	0	$\frac{1}{2}$	$\infty$
$\operatorname{Re} \{ G_0 y \}$	0	$-\frac{1}{2}$	0
$\operatorname{Im} \{ G_0 y \}$	0	+	0



Ta có đồ thị Nyquist:



1,5 Hệ ổn định khi đường bao đi qua điểm  $-1+j0$  ứng  $n^o + n^t = 1$  lần



Do hệ ổn định nên tồn tại giới hạn

$$e_{ss} = \lim_{t \rightarrow \infty} (u(t) - y(t))$$

$$= \lim_{s \rightarrow 0} s(u(s) - y(s)) = \lim_{s \rightarrow 0} s u(s) \left(1 - \frac{k_1 k_2 G(s)}{1 + k_1 G(s)}\right)$$

Lại có  $u(t) = a \cdot 1(t)$  và  $\lim_{s \rightarrow 0} G(s) = +\infty$

$$\Rightarrow \lim_{t \rightarrow \infty} (u(t) - y(t)) = \lim_{s \rightarrow 0} s \cdot \frac{a}{s} (1 - k_2)$$

0,5

$$= a(1 - k_2)$$

$$\text{Để } e_{ss} = 0 \Rightarrow a(1 - k_2) = 0$$

$$\Rightarrow k_2 = 1$$