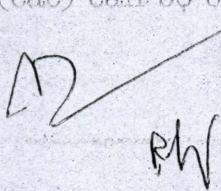
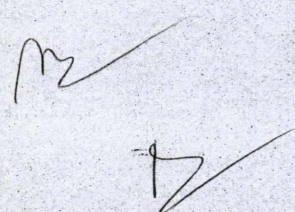


Họ và tên: Đặng Văn TrungMSSV: 20164220Chức vụ: Lý thuyết điều khiển I

Mã HP:

Hình thức thi: Giữa kỳ / Cuối kỳ... 20172... Năm học: 2017-2018... Ngày thi: 16/06/2018

Trang 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: 60px; height: 60px; display: flex; align-items: center; justify-content: center; margin: 0 auto;">9</div> 4+5	 RW	

Trang 1./3.

ĐỀ 02.

Câu 1.

$$G(s) = \frac{k}{s(1+T_2s)^2}$$

$$k=10; T_2=1.$$

Xét hàm truyền hệ hở:

a)

$$G_h(s) = \frac{k_1 k}{s(1+T_2s)^2}$$

$$G_h(j\omega) = \frac{k_1 k}{j\omega(1+T_2j\omega)^2} = \frac{k_1 k}{j\omega(1+2T_2j\omega - T_2^2\omega^2)}$$

$$= \frac{k_1 k}{\omega[(1-(T_2\omega)^2)j - 2T_2\omega]} = \frac{k_1 k_1 \cdot (-2T_2\omega - (1-(T_2\omega)^2)j)}{\omega[4T_2^2\omega^2 + (1-(T_2\omega)^2)^2]}$$

$$= \frac{-k k_1 \cdot 2T_2}{4T_2^2\omega^2 + (1-(T_2\omega)^2)^2} - \frac{k k_1 [1-(T_2\omega)^2]}{\omega(4T_2^2\omega^2 + (1-(T_2\omega)^2)^2)}$$

$$\text{Khi } \omega=0 \Rightarrow \operatorname{Re}\{G_h\} = -2k k_1 T_2, \quad \operatorname{Im}\{G_h\} = -\infty.$$

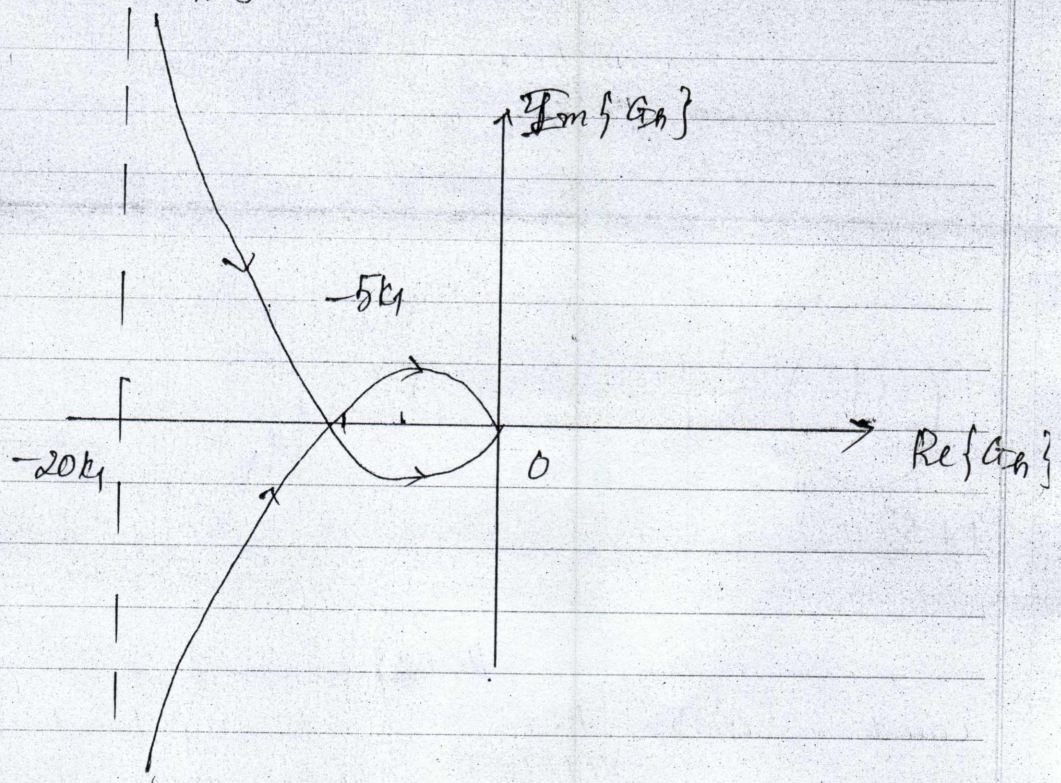
$$\omega=\infty \Rightarrow \operatorname{Re}\{G_h\} = \operatorname{Im}\{G_h\} = 0.$$

$$\operatorname{Im}\{G_h\} = 0 \Leftrightarrow 1-(T_2\omega)^2 = 0 \Leftrightarrow \omega^2 = \frac{1}{T_2^2}$$

$$\Rightarrow \operatorname{Re}\{G_h\} = \frac{-2k k_1 T_2}{4} = \frac{-k k_1 T_2}{2}$$



Đồ thị Nyquist của  $G_h(j\omega)$  là



Không có điểm cực nằm bên phải trục ảo  $\Rightarrow n^+ + n^- = 0$ .

Không có điểm cực nằm trên trục ảo

Theo tiêu chuẩn Nyquist để hệ ổn định thì đồ thị không bao quanh điểm  $-1 + 0j$ .

Vì vậy 
$$\begin{cases} -5k_1 > -1 \\ k_1 > 0 \end{cases} \Rightarrow 0 < k_1 < 0,2$$

1,5

\* Do hệ ổn định nên ta có

$$\lim_{t \rightarrow \infty} (u(t) - y(t)) = \lim_{s \rightarrow 0} s (u(s) - y(s))$$

Sau khi tìm giá trị số đồ thị thì ta thu được số đồ thị mới

$$u(t) \rightarrow \boxed{G'(s)} \rightarrow y(t)$$

trong đó 
$$G'(s) = \frac{k_1 k_2 G(s)}{1 + k_1 G(s)} = \frac{y(s)}{u(s)}$$

mà  $u(t) = a \pm(t)$  với  $a = \text{const}$

và 
$$\lim_{s \rightarrow 0} G(s) = \lim_{s \rightarrow 0} \frac{k}{s(1 + T_2 s)^2} = +\infty$$

$$\lim_{s \rightarrow 0} (u(s) - y(s)) = \lim_{s \rightarrow 0} a(s) - k_1 k_2 G(s)$$



$$0,5 = a(1-k_2)$$

Để sai lệch tĩnh bằng 0 thì  $a(1-k_2)=0 \Rightarrow k_2=1$ .

$$b) u(t) = a_1(t)$$

$$G(s) = \frac{k}{s(1+T_2s)} \quad k=0,5, T_2=2$$

Do  $R_1(s)$  là khâu quan trọng nhất nên để hệ ổn định ta cần thiết kế  $R_1(s)$  là bộ điều khiển PID sao cho thỏa mãn yêu cầu đề bài.

Đôi trường của hệ thống có hàm truyền là:

$$G(s) = \frac{k}{s(1+T_2s)^2} \quad T_1=T_2=T_3=2$$

Theo phương pháp tối ưu đôi xứng ( $\alpha=4$ )

$$\text{Chọn } T_A = T_1 = 2 \Rightarrow T_I = T_A + T_B = 10$$

$$T_B = \alpha T_2 = 8$$

$$T_D = \frac{T_A - T_B}{T_I} = \frac{2-8}{10} = -0,6$$

$$\tilde{k}_p = \frac{T}{k T_2 \sqrt{\alpha}} = \frac{1}{0,5 \cdot 2 \cdot 2} = \frac{1}{2}$$

$$\rightarrow k_p = \frac{T_I \tilde{k}_p}{T_B} = \frac{10 \cdot \frac{1}{2}}{8} = \frac{5}{8}$$

Vậy bộ điều khiển PID cần tìm để hệ ổn định là:

$$R_1(s) = \frac{k_p(1+T_A s)(1+T_D s)}{T_I s}$$

$$= \frac{5}{8} \cdot \frac{(1+2s)(1-0,6s)}{10s}$$

⊕ Độ dư để ổn định không phụ thuộc vào  $R_2(s)$

Đôi trường điều khiển của ta là khâu tích phân quan trọng bậc 2

$$G(s) = \frac{k}{s(1+T_1s)(1+T_2s)} \quad T_1=T_2=2$$



Khi đó hàm truyền hệ hở có dạng

$$G_H(s) = R(s), G(s) = \frac{k_p(1+T_A s)(1+T_B s)}{T_I s^2(1+T_2 s)} \cdot k$$

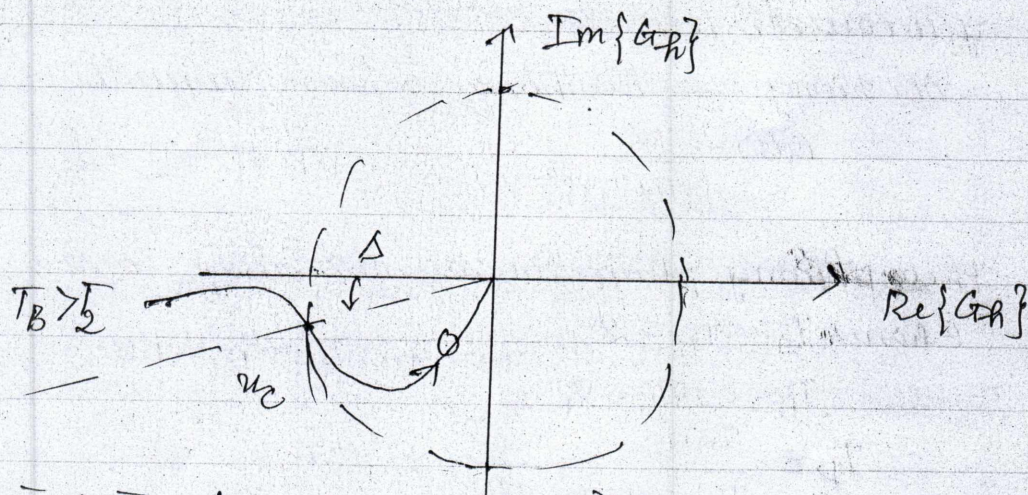
$$= \frac{k_p \cdot k (1+T_B s)}{T_I s^2(1+T_2 s)} \quad (T_A = T_1)$$

$$T_I = T_A + T_B$$

$$T_D = \frac{T_A T_B}{T_I}$$

$$T_B = 4T_2 > T_2$$

Dạng đồ thị Nyquist của hàm truyền hệ hở là



Nó cắt đường tròn đơn vị khi và chỉ khi

$$|G_H(j\omega_c)| = 1 \Leftrightarrow \left| \frac{-k_p \cdot k (1 + \omega_c^2 T_B T_2 - j\omega_c (T_B - T_2))}{T_I \omega_c^2 (1 + jT_2 \omega_c)} \right| = 1$$

$$\Rightarrow \omega_c = \frac{1}{\sqrt{T_2 \cdot T_B}} \Rightarrow \omega_c = \frac{1}{4}$$

Từ đó độ dư trữ ổn định là

$$\Delta = \pi - \angle G_H(j\omega_c) = \pi - \left| \arctan \frac{\text{Im } G_H}{\text{Re } G_H} \right|$$

$$= \pi - \left| \arctan \frac{-\omega_c (T_B - T_2)}{1 + \omega_c^2 T_B T_2} \right| = \pi - \left| \arctan \frac{-3}{4} \right|$$

$$= 143,13^\circ \approx 0,8\pi \text{ (rad)}$$



TRƯỜNG ĐẠI HỌC BÁCH KHOA HÀ NỘI  
VIỆN ĐIỆN

Họ tên SV: Đặng Văn Trọng..... MSSV:.....

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 2/3.

Câu 2.

$$A = \begin{bmatrix} 2 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 2 \\ 0 & 2 & 2 \end{bmatrix} \quad B = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} \quad C = \begin{bmatrix} 1 \\ a \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$D = 0$$

$$\rightarrow \begin{cases} \frac{dx}{dt} = Ax + Bu \\ y = C^T x \end{cases}$$

a) Đa thức đặc trưng của ma trận A là:

$$\begin{aligned} \textcircled{a} \quad \det(sI - A) &= \begin{vmatrix} s-2 & 0 & -1 \\ 0 & s-1 & -2 \\ 0 & -2 & s-2 \end{vmatrix} = (s-2)[(s-1)(s-2)-4] \\ &= (s-2)(s^2-3s-2) \end{aligned}$$

Vì do luôn  $\exists$  ít nhất một nghiệm nằm bên phải trục ảo là 2 nên hệ không ổn định.

ⓑ Xét  $\text{Rank}(B, AB, A^2B)$

trong đó  $AB = \begin{bmatrix} 2 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 2 \\ 0 & 2 & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 3 \\ 2 \\ 2 \end{bmatrix}$

$$A^2B = \begin{bmatrix} 2 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 2 \\ 0 & 2 & 2 \end{bmatrix}^2 \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 8 \\ 6 \\ 8 \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} 1 & 3 & 8 \end{bmatrix}$$



Do  $\det N = 6 \neq 0$  nên hạng của ma trận là 3.

$$\Rightarrow \text{Rank}[B, AB, A^2B] = 3$$

or  $\Rightarrow$  Hệ điều khiển chéo

b) (\*) Xét  $M = \begin{bmatrix} c^T \\ c^T A \\ c^T A^2 \end{bmatrix}$  trong đó

$$c^T A = [1 \ a \ 0] \begin{bmatrix} 2 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 2 \\ 0 & 2 & 2 \end{bmatrix}$$

$$= [2 \ a+2 \ 2a+1]$$

$$c^T A^2 = [1 \ a \ 0] \begin{bmatrix} 2 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 2 \\ 0 & 2 & 2 \end{bmatrix} = [4 \ 5a+2 \ 6a+4]$$

$$\Rightarrow M = \begin{bmatrix} 1 & a & 0 \\ 2 & a & 2a+1 \\ 4 & 5a+2 & 6a+4 \end{bmatrix}$$

$$\det M = a(6a+4) + 4a(2a+1) - 2a(6a+4) - (5a+2)(2a+1) \\ = -8a^2 - 9a - 2$$

Để hệ quan sát chéo thì  $\det M \neq 0$

$$(*) -8a^2 - 9a - 2 \neq 0$$

$$(*) \begin{cases} a \neq \frac{-9+\sqrt{17}}{16} \\ a \neq \frac{-9-\sqrt{17}}{16} \end{cases}$$

Vậy với  $a \neq \frac{-9 \pm \sqrt{17}}{16}$  thì  $\text{Rank} \begin{bmatrix} c^T \\ c^T A \\ c^T A^2 \end{bmatrix} = 3 \Rightarrow$  Hệ số quan sát

chéo

c) (\*) Với  $a=1 \Rightarrow c = \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 0 \end{bmatrix}$

Bộ điều khiển phản hồi trạng thái với  $K = [k_1 \ k_2 \ k_3]$

cần xác định để  $(A-BK)$  nhân  $-1$  làm giá trị riêng

Với  $s=-1$  là giá trị riêng sẽ thỏa mãn yêu cầu với độ bền



Theo câu a hệ của chúng ta điều khiển được.

Mà đây là hệ tuyến tính nên nó điều khiển được hoàn toàn theo Ackermann ta có

$$K = [0 \ 0 \ 1] \begin{bmatrix} 1 & 3 & 8 \\ 0 & 2 & 6 \\ 1 & 2 & 8 \end{bmatrix}^{-1} \phi(A)$$

$$\phi = (s+1)^3 \rightarrow \phi(A) = (A+I)^3 = \begin{bmatrix} 3 & 0 & 1 \\ 0 & 2 & 2 \\ 0 & 2 & 3 \end{bmatrix}^3$$

$$= \begin{bmatrix} 27 & 16 & 84 \\ 0 & 86 & 46 \\ 0 & 46 & 59 \end{bmatrix}$$

$$\Rightarrow \begin{bmatrix} 1 & 3 & 8 \\ 0 & 2 & 6 \\ 1 & 2 & 8 \end{bmatrix}^{-1} = \begin{bmatrix} \frac{2}{3} & -\frac{4}{3} & \frac{1}{3} \\ 1 & 0 & -1 \\ -\frac{1}{3} & \frac{1}{6} & \frac{1}{3} \end{bmatrix}$$

1  $\Rightarrow K = [0 \ 0 \ 1] \begin{bmatrix} -9 & 16 & 17 \end{bmatrix}$

(\*) Khảo quan sát có nhiệm vụ tìm  $\hat{x}$  là nghiệm của phương trình sai phân  $\frac{d\hat{x}}{dt} = A\hat{x} + Bu + K(y - \hat{y})$

Với  $a=1$  theo ý b hệ là quan sát được - đồng thời quan sát được hoàn toàn.

Theo 'Xác định  $K_e$  để  $(A - K_e C)$  nhận giá trị riêng là -4 thỏa mãn yêu cầu đề bài

$$K_e = \phi(A) \begin{bmatrix} C^T \\ C^T A \\ C^T A^2 \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix}$$

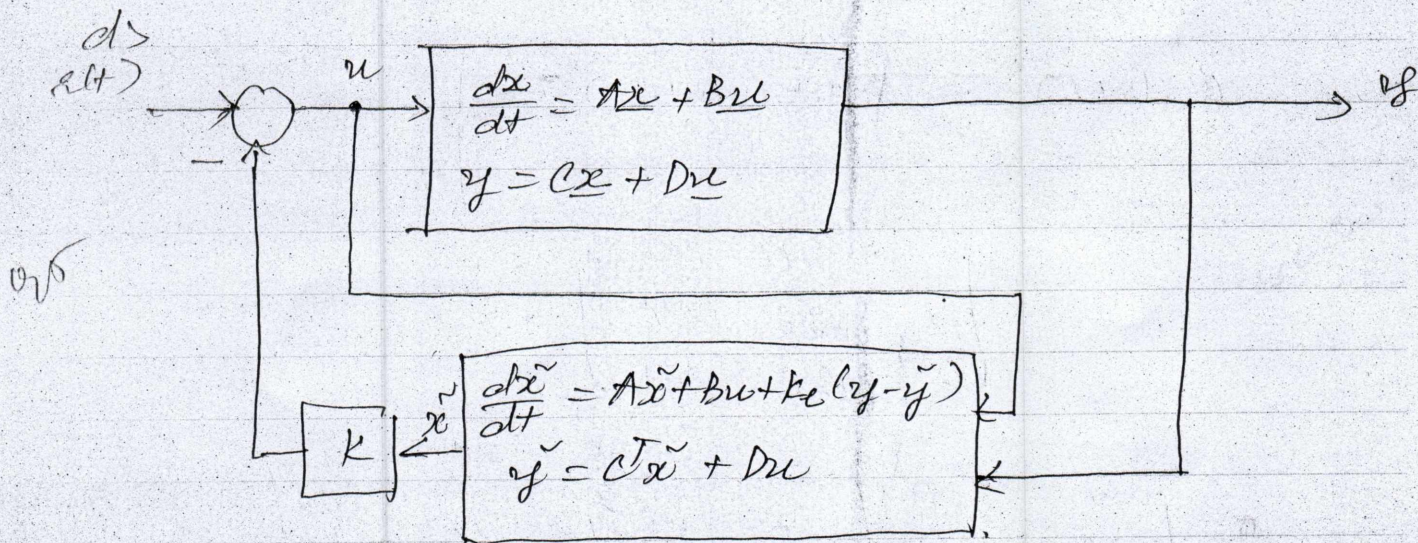
$$\phi = (s+4)^3 = 0 \rightarrow \phi(A) = (A+4I)^3$$

$$= \begin{bmatrix} 6 & 0 & 1 \\ 0 & 5 & 2 \end{bmatrix}^3 = \begin{bmatrix} 216 & 34 & 112 \\ 0 & 109 & 140 \end{bmatrix}$$



$$\begin{bmatrix} C^T \\ C^T A \\ C^T A^2 \end{bmatrix}^{-1} = \begin{bmatrix} 1 & 1 & 0 \\ 2 & 1 & 3 \\ 4 & 7 & 10 \end{bmatrix}^{-1} = \begin{bmatrix} \frac{11}{19} & \frac{10}{19} & \frac{-3}{19} \\ \frac{8}{19} & \frac{-10}{19} & \frac{2}{19} \\ \frac{-10}{19} & \frac{3}{19} & \frac{1}{19} \end{bmatrix}$$

1  $\Rightarrow K_e = [-22,84 \quad 39,84 \quad 44,95]^T$



Hệ kín không điều khiển được do luôn có  $x$  hội tụ về  $x$ .

ex  $B = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 2 \\ 1 & 2 \end{bmatrix} = [b_1; b_2]$

Ta có  $\text{Rank}(b_1, Ab_1, A^2 b_1) = 3$  (Theo lý a).

nên hệ sẽ điều khiển được.

Theo câu c đã tìm được  $K$  thỏa mãn yêu cầu của bài với các giá trị riêng của nó là  $-1$ .

Lưu ý ta phải chọn  $K^*$  sao cho vẫn thỏa mãn

mà không ảnh hưởng đến  $(A - BK^*)$  vẫn nhận  $-1$  là giá trị

riêng

$$K^* = \begin{bmatrix} -9 & 16 & 17 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$



TRƯỜNG ĐẠI HỌC BÁCH KHOA HÀ NỘI

VIỆN ĐIỆN

Họ tên SV: ..... Đặng Văn Trọng ..... MSSV: .....

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 3.../3..

Nghiệm lại đáp số

Xét  $\det(sI - A + Bk^*)$

$$= \begin{vmatrix} s & 0 & 0 \\ 0 & s & 0 \\ 0 & 0 & s \end{vmatrix} - \begin{vmatrix} 2 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 2 \\ 0 & 2 & 2 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 2 \\ 1 & 2 \end{vmatrix} \begin{vmatrix} -9 & 16 & 17 \\ 0 & 0 & 0 \end{vmatrix}$$

$$= \begin{vmatrix} s & 0 & 0 \\ 0 & s & 0 \\ 0 & 0 & s \end{vmatrix} - \begin{vmatrix} 2 & 0 & 1 \\ 0 & 1 & 2 \\ 0 & 2 & 2 \end{vmatrix} + \begin{vmatrix} -9 & 16 & 17 \\ 0 & 0 & 0 \\ -9 & 16 & 17 \end{vmatrix}$$

$$= \begin{vmatrix} s-11 & 16 & 16 \\ 0 & s-1 & -2 \\ -9 & 14 & s+15 \end{vmatrix}$$

$\Rightarrow$  Với nghiệm  $s = -1$  làm giá trị riêng  $\rightarrow$  Thỏa mãn



