

GEL-17979 / GEL-64500

Commande multivariable

Examen #1

Jeudi 26 février 2004, 8h30-10h20

Document permis: une feuille 8.5 X 11 pouces

Professeur: André Desbiens, Département de génie électrique et de génie informatique

Note: Une bonne réponse sans justification ne vaut **aucun** point

Nomenclature: u_i : $i^{\text{ème}}$ entrée du procédé
 y_i : $i^{\text{ème}}$ sortie du procédé
 r_i : $i^{\text{ème}}$ consigne

Question 1 (15%)

Avec la configuration u_1 - y_1 et u_2 - y_2 , peut-on utiliser des découpleurs inversés pour le procédé illustré à la Figure 1?

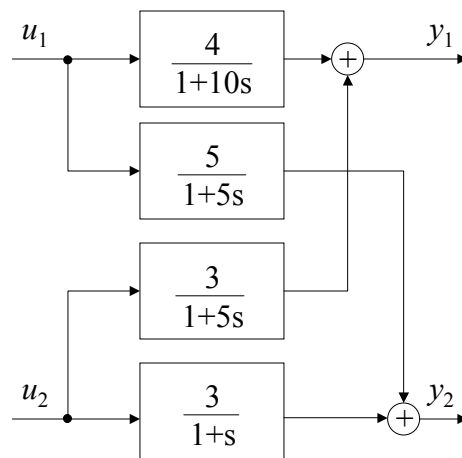


Figure 1

Question 2 (15%)

Le procédé étudié est:

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{-4}{1+20s} & \frac{-4}{1+21s} \\ \frac{-7}{1+19s} & \frac{3}{1+20s} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix}$$

On désire concevoir une commande décentralisée en visant les spécifications $\frac{y_1}{r_1} = \frac{y_2}{r_2} = \frac{1}{1+10s}$.

Quels couples entrée-sortie devriez-vous utiliser?

Question 3 (20%)

En prenant les couples u_1 - y_1 et u_2 - y_2 , concevez une commande décentralisée pour le procédé suivant:

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{4e^{-10s}}{1+2s} & \frac{2e^{-10s}}{1+4s} \\ \frac{2}{1+2s} & \frac{4}{1+4s} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix}$$

Les constantes de temps de $\frac{y_1}{r_1}$ et de $\frac{y_2}{r_2}$ doivent être égales à 2. Dessinez le diagramme fonctionnel du procédé et du régulateur.

[Note : On utilisait alors uniquement l'approximation basses fréquences pour le calcul des 2 régulateurs.]

Comment pouvez-vous améliorer les réglages si les spécifications ne sont pas respectées avec votre design initial?

Question 4 (20%)

Concevez un découpleur simplifié pour le procédé suivant:

$$\begin{bmatrix} y_1 \\ y_2 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \frac{4(1-2s)}{(1+5s)^2} & \frac{2}{1+4s} \\ \frac{2}{(1+2s)^2} & \frac{3}{1+3s} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} u_1 \\ u_2 \end{bmatrix}$$

Dessinez le diagramme fonctionnel du procédé et du découpleur.

Question 5 (30%)

Le procédé étudié est illustré à la Figure 2. Les perturbations p_1 et p_2 sont mesurées. Les perturbations p_3 et p_4 ne le sont pas. Concevez un régulateur pour tenter de maintenir y_1 à sa consigne r_1 en autant que u demeure entre -5 et 5 et que $-10 \leq y_2 \leq 10$. Dessinez le diagramme fonctionnel du procédé et du régulateur.

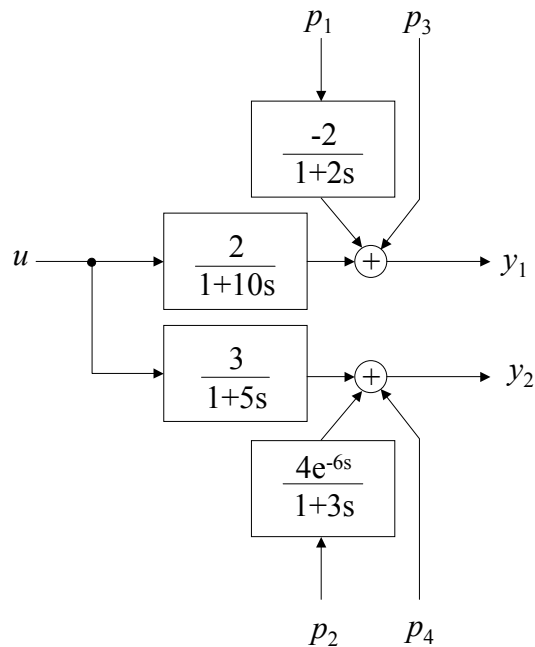


Figure 2

Bonne chance!

Méthode des contours

Régulateur PI: $G_C(s) = \frac{K_C(1 + T_i s)}{T_i s}$

1 - Procédé: $G_P(s) = \frac{K_P(1 - T_0 s)e^{-\theta s}}{(1 + T_1 s)(1 + T_2 s)} \quad T_1 \geq T_2 \geq 0, T_0 \geq 0$

Dans les formules qui suivent, les angles sont en radians et M_r en dB.

$M_r = 0.25$

[équ. 6.23] $T_i = \begin{cases} [1 + 0.175(\theta / T_1) + 0.3(T_2 / T_1)^2 + 0.2(T_2 / T_1)]T_1 & \theta / T_1 \leq 2 \\ [0.65 + 0.35(\theta / T_1) + 0.3(T_2 / T_1)^2 + 0.2(T_2 / T_1)]T_1 & \theta / T_1 > 2 \end{cases}$

[équ. 6.24] $\phi_m = \cos^{-1}[1 - 0.5 \cdot 10^{-0.1M_r}] = 1.015$

[équ. 6.25] $\phi_m = [-\pi/2 + \tan^{-1} \omega_{co} T_i - \tan^{-1} \omega_{co} T_0 - \tan^{-1} \omega_{co} T_1 - \tan^{-1} \omega_{co} T_2 - \omega_{co} \theta] + \pi$ (permet de trouver ω_{co})

[équ. 6.26] $K_C = \frac{T_i}{K_P} \left\{ \frac{(T_1 T_2)^2 \omega_{co}^6 + (T_1^2 + T_2^2) \omega_{co}^4 + \omega_{co}^2}{(T_i T_0)^2 \omega_{co}^4 + (T_i^2 + T_0^2) \omega_{co}^2 + 1} \right\}^{1/2}$

2 - Procédé: $G_P(s) = \frac{K_P e^{-\theta s}}{s(1 + T_1 s)} \quad T_1 > 0$

Dans les formules qui suivent, les angles sont en radians, M_r en dB et A_{max} n'est pas en dB.

M_r quelconque (souvent choisi égal à 4.4 dB)

[équ. 6.36] $A_{\max} = \frac{10^{0.05M_r}}{\sqrt{10^{0.1M_r} - 1}}$

[équ. 6.37] $\phi_{\max} = \cos^{-1}[A_{\max}^{-1}] - \pi$

[équ. 6.45] $T_i = \frac{16(T_1 + \theta)}{(2\phi_{\max} + \pi)^2}$

[équ. 6.43] $\omega_{\max} = \frac{1}{\sqrt{T_i(T_1 + \theta)}}$

[équ. 6.46]
$$K_C = \frac{T_i A_{\max}}{K_P} \left[\frac{T_1^2 \omega_{\max}^6 + \omega_{\max}^4}{T_i^2 \omega_{\max}^2 + 1} \right]^{1/2}$$

Méthode approximative (intuitive)

Régulateur PI ou PIF: $G_C(s) = \frac{K_C(1+T_i s)}{T_i s}$ ou $G_C(s) = \frac{K_C(1+T_i s)}{T_i s(1+T_f s)}$

| Model | Diagram | Step response | Parameters | PI Settings |
|--|---------|---------------|---|---|
| First order | | | $K_p = \frac{\Delta y}{\Delta u}$ $T_i = t_{63\%}$ | $K_c = \frac{1}{K_p}$ $T_i = T_i$ |
| First order with delay | | | $K_p = \frac{\Delta y}{\Delta u}$ $T_i = t_{63\%}$ | $K_c = \frac{1}{K_p} \cdot \frac{T_i}{T_i + \theta}$ $T_i = T_i$ |
| Second order | | | $K_p = \frac{\Delta y}{\Delta u}$ $T_i = \frac{t_{73\%}}{2.6}$ | $K_c = \frac{1}{K_p}$ $T_i = 1.5 T_i$ |
| Second order with delay | | | $K_p = \frac{\Delta y}{\Delta u}$ $T_i = \frac{t_{73\%}}{2.6}$ | $K_c = \frac{1}{K_p} \cdot \frac{T_i}{T_i + \theta}$ $T_i = 1.5 T_i$ |
| Second order with an unstable zero | | | $K_p = \frac{\Delta y}{\Delta u}$ See table 2 to evaluate T_{0i} and T_i | $K_c = \frac{1}{K_p} \cdot \frac{T_i}{T_i + T_{0i}}$ $T_i = 1.5 T_i$ |
| Second order with an unstable zero and a delay | | | $K_p = \frac{\Delta y}{\Delta u}$ See table 2 to evaluate T_{0i} and T_i | $K_c = \frac{1}{K_p} \cdot \frac{T_i}{T_i + \theta + T_{0i}}$ $T_i = 1.5 T_i$ |
| Second order with a stable zero | | | $K_p = \frac{\Delta y}{\Delta u}$ See table 3 to evaluate T_{0s} and T_i | $K_c = \frac{1}{K_p}$ $T_i = 1.5 T_i$ $T_f = T_{0s}$ |
| Second order with a stable zero and a delay | | | $K_p = \frac{\Delta y}{\Delta u}$ See table 3 to evaluate T_{0s} and T_i | $K_c = \frac{1}{K_p} \cdot \frac{T_i}{T_i + \theta}$ $T_i = 1.5 T_i$ $T_f = T_{0s}$ |
| Integrator | | | $K_p = \frac{\Delta y}{\Delta t \Delta u}$ | $K_c = \pm \frac{\Delta u_{\max}}{\Delta r}$ $T_i = \frac{3}{K_c K_p}$ $T_{sp} = T_i$ |