

Examen SCGC

Commande de procédés

Juillet 2017

NOM, PRENOM :

alb
.....
Alb
.....

SIGNATURE :

Aucune feuille annexe SVP

Nul besoin de recopier des éléments du photocopié ;
Si nécessaire, indiquer la page ou l'équation concernée.

	1
1	1
2	1
3	1+
4	1
5	1+
	6++

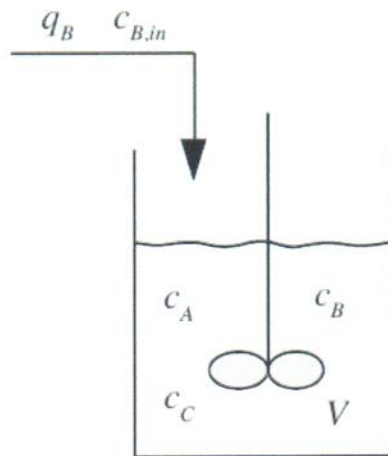


Figure 1. Réacteur semi-batch isotherme.

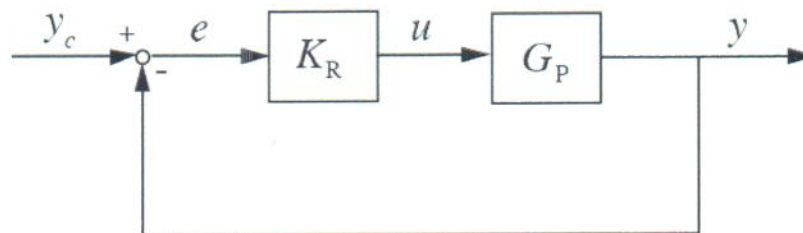


Figure 2. Système commandé en rétroaction.

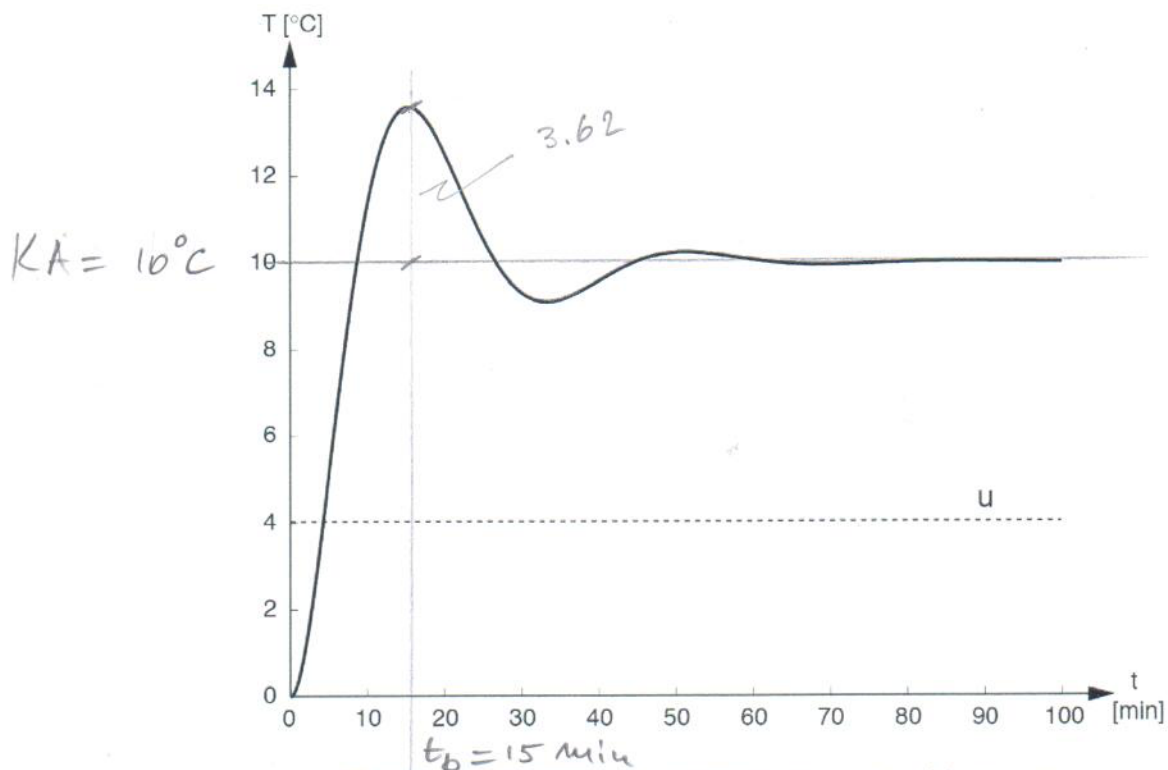


Figure 3. Réponse du système thermique à $u(t) = 4\varepsilon(t)$.

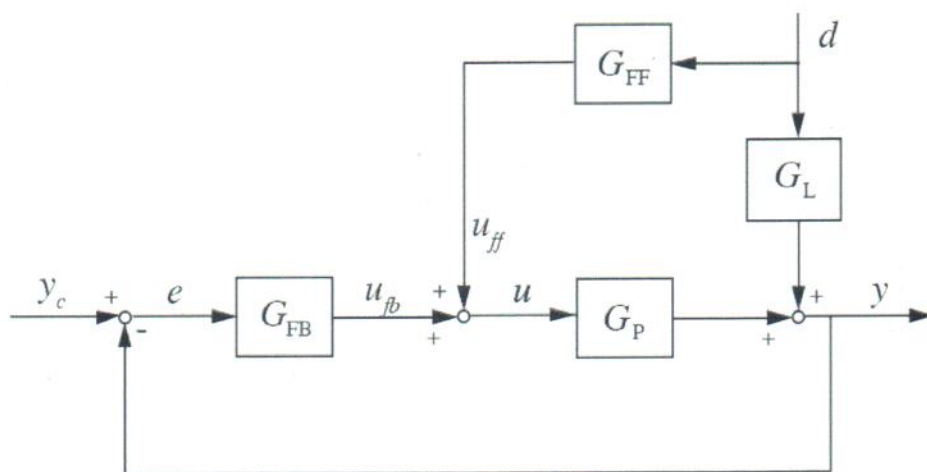


Figure 4. Système commandé en rétroaction et par compensation de perturbation.

Problème 1 (Modélisation 1 point)

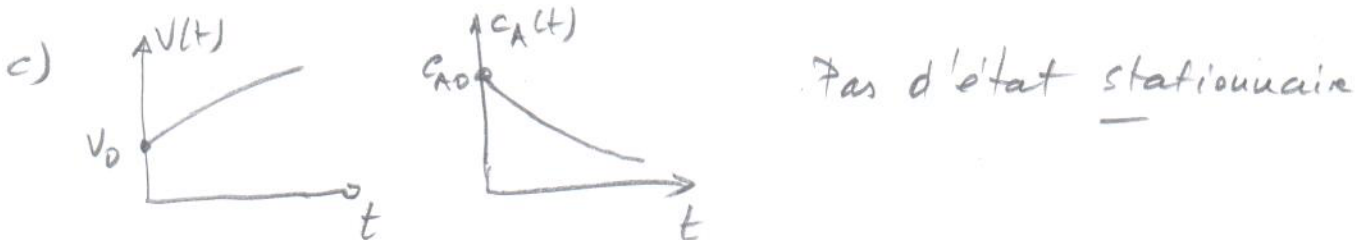
Soit le réacteur semi-batch isotherme de la figure 1, dans lequel a lieu la réaction $A + B \rightarrow C$ avec la vitesse de réaction $r(t) = k c_A(t) c_B(t)$. L'alimentation est caractérisée par le débit volumique $q_B(t)$ et la concentration constante $c_{B,in}$. Les conditions initiales sont V_0, c_{A0} et $c_{B0} = c_{C0} = 0$.

- Ecrire les bilans de matière pour ce réacteur.
- Quel est le nombre *minimal* de variables d'état (expliquer) ?
- Dessiner *qualitativement* le comportement temporel des variables d'état $V(t)$ et $c_A(t)$. Existe-t-il un état stationnaire ? Si oui, calculer le.
- Exprimer la concentration $c_C(t)$ à partir des variables d'état $V(t)$ et $c_A(t)$.

Réponses :

a) $\dot{V} = q_B$ $V(0) = V_0$
 $\dot{c}_A = -\frac{q_B}{V} c_A - k c_A c_B$ $c_A(0) = c_{A0}$
 $\dot{c}_B = \frac{q_B}{V} [c_{B,in} - c_B] - k c_A c_B$ $c_B(0) = 0$
 $\dot{c}_C = -\frac{q_B}{V} c_C + k c_A c_B$ $c_C(0) = 0$

b) Nombre minimal de variables d'état = $R + p = 2$
 $R = 1$: nombre de réactions
 $p = 1$: de débits indépendants



d) $\frac{d}{dt}(V c_C) = -\frac{d}{dt}(V c_A)$
 $V(t) c_C(t) - V_0 c_C(0) = -[V(t) c_A(t) - V_0 c_{A0}]$

$$c_C(t) = \frac{V_0 c_{A0}}{V(t)} - c_A(t)$$

(Si nécessaire, continuez au verso)

Problème 2 (Système commandé 1 point)

Soit le système commandé de la figure 2 avec le procédé donné par

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= -4x(t) + [2x(t) + 1]u(t) & x(0) &= 0.5 \\ y(t) &= 2x(t-1) + u(t-1) \end{aligned}$$

- Linéariser ce système pour le point de fonctionnement correspondant à $\bar{u} = 1$.
- Calculer la fonction de transfert correspondante $G_p(s)$.
- Exprimer $G_p(s)$ sous la forme d'une fraction rationnelle en utilisant une approximation de Padé de premier ordre pour le retard pur.
- Ce procédé est commandé par un régulateur proportionnel. Pour quel domaine du gain K_R ce système commandé sera-t-il stable ?

Réponses :

a) $\bar{u} = 1 \rightarrow \bar{x} = 0.5$
 $\bar{y} = 2$

Linéariser: $A = -4 + 2\bar{u} \left| \frac{\dot{x}}{x} \right| = -2$ $B = 2\bar{x} + 1 \left| \frac{y}{x} \right| = 2$

$\rightarrow \dot{\tilde{x}} = -2\tilde{x} + 2u$ $x(0) = 0.5 - 0.5 = 0$
 $y(t) = 2x(t-1) + u(t-1)$

b) $\int \rightarrow X(s) [s+2] = 2 U(s)$ $\frac{X(s)}{U(s)} = \frac{2}{s+2}$
 $Y(s) = [2X(s) + U(s)] e^{-s} = \frac{(s+6)}{(s+2)} e^{-s} U(s)$

$G_p(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{s+6}{s+2} e^{-s}$

c) Padé: $e^{-s} = \frac{e^{-s/2}}{e^{s/2}} \approx \frac{1 - \frac{s}{2}}{1 + \frac{s}{2}} = \frac{2-s}{2+s}$

$G_p(s) \approx \frac{(s+6)(2-s)}{(s+2)(2+s)} = \frac{-(s+6)(s-2)}{(s+2)^2}$

d) Eq. caractéristique: $1 + G_R G_p = 0 = 1 - K_R \frac{(s+6)(s-2)}{(s+2)^2}$

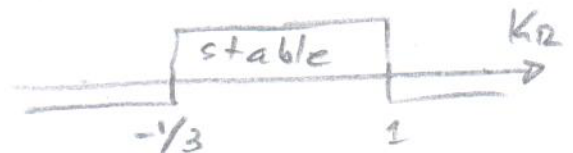
$0 = (s^2 + 4s + 4) - K_R (s^2 + 4s - 12)$

(Si nécessaire, continuez au verso)

$0 = (1 - K_R)s^2 + 4(1 - K_R)s + 4(1 + 3K_R)$

Cond. N&S:

$1 - K_R > 0$ $K_R < 1$
 $1 + 3K_R > 0$ $K_R > -1/3$



Problème 3 (Systèmes linéaires 1 point)

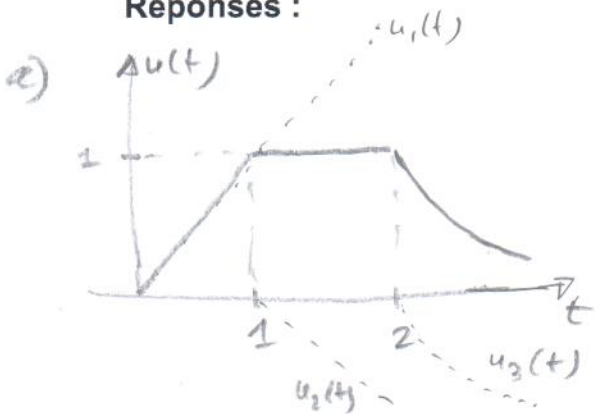
a) Calculer la transformée de Laplace du signal

$$u(t) = \begin{cases} t & \text{pour } 0 \leq t < 1 \\ 1 & \text{pour } 1 \leq t < 2 \\ e^{-2(t-2)} & \text{pour } t \geq 2 \end{cases}$$

b) Calculer le signal temporel dont la transformée de Laplace est $Y(s) = \frac{5(s+1)(s+3)}{(s+2)^2}$

c) **Question bonus (0.25 point)** : Pour $G(s) = \frac{A}{s-p}$, quelle condition faut-il avoir sur le pôle p pour que la réponse indicielle soit bornée ?

Réponses :



$$u(t) = u_1(t) + u_2(t) + u_3(t)$$

$$u_1(t) = t \varepsilon(t)$$

$$u_2(t) = -(t-1) \varepsilon(t-1)$$

$$u_3(t) = [e^{-2(t-2)} - 1] \varepsilon(t-2)$$

$$U(s) = \frac{1}{s^2} - \frac{1}{s^2} e^{-s} + \left[\frac{1}{s+2} - \frac{1}{s} \right] e^{-2s} = \frac{1}{s^2} [1 - e^{-s}] - \frac{2e^{-2s}}{s(s+2)}$$

b)

$$Y(s) = 5 - \frac{5}{(s+2)^2} \rightarrow y(t) = 5\delta(t) - 5te^{-2t} \varepsilon(t)$$

c)

$$G(s) = \frac{A}{s-p} \quad U(s) = \frac{1}{s}$$

$$Y(s) = G(s)U(s) = \frac{A}{s(s-p)} \stackrel{\text{si } p \neq 0}{=} \frac{\alpha}{s} + \frac{\beta}{s-p} \xrightarrow{\mathcal{L}^{-1}} y(t) = (\alpha t + \beta e^{pt}) \varepsilon(t)$$

$$\stackrel{\text{si } p = 0}{=} \frac{A}{s^2} \xrightarrow{\mathcal{L}^{-1}} y(t) = At \varepsilon(t)$$

Pour que la réponse reste bornée $p < 0$

(Si nécessaire, continuez au verso)

Problème 4 (Régulateur PID 1 point)

La réponse d'un système ^{thermique} à l'excitation $u(t) = 4\varepsilon(t)$ est donnée à la figure 3.

- a) Sachant que le système ne possède pas de zéro, déterminer sa fonction de transfert.
- b) Mettre au point un régulateur PID de telle façon que la fonction de transfert du système bouclé soit $G_{BF}(s) = \frac{1}{4s+1}$.

Réponses :

a)

$t_p = 15 \text{ min}$
 $KA = 10 \quad A = 4$

$$\left. \begin{aligned} KA \exp\left\{\frac{-\zeta\pi}{\sqrt{1-\zeta^2}}\right\} &= 3.62 \\ \zeta &= \frac{t_p \sqrt{1-\zeta^2}}{\pi} \end{aligned} \right\}$$

$K = 2.5$
 $\zeta = 0.308$
 $\tau = 4.54 \text{ min}$

0.5

$$G(s) = \frac{K}{\tau^2 s^2 + 2\zeta\tau s + 1} = \frac{2.5}{20.6 s^2 + 2.8 s + 1}$$

b)

$$G_R = \frac{G_{BF}}{G[1 - G_{BF}]} = \frac{1}{G\tau_{BF}s} = \frac{20.6 s^2 + 2.8 s + 1}{2.5 \times 4 s}$$

0.5

$$\text{PID: } K_R \left[\frac{\tau_I \tau_D s^2 + \tau_I s + 1}{\tau_I s} \right] = \frac{\tau_I \tau_D s^2 + \tau_I s + 1}{\frac{\tau_I}{K_R} s}$$

$$\rightarrow \left. \begin{aligned} \frac{\tau_I}{K_R} &= 10 \\ \tau_I \tau_D &= 20.6 \\ \tau_I &= 2.8 \end{aligned} \right\} \rightarrow$$

$\tau_I = 2.8 \text{ min}$
 $\tau_D = 7.36 \text{ min}$
 $K_R = 0.28$

(Si nécessaire, continuez au verso)

Problème 5 (Commande feedforward 1 point)

Soit le système commandé de la figure 4 avec les fonctions de transfert

$$G_P(s) = \frac{5e^{-2s}}{(10s+1)(s+1)} \quad \text{et} \quad G_L(s) = \frac{-2e^{-2s}}{5s+1}$$

- Calculer la fonction de transfert $G_{FF}(s)$ du régulateur feedforward.
- Ce régulateur est-il physiquement réalisable (causal) ? Justifier. Sinon, proposer une approximation qui soit causale.
- Proposer une relation dynamique temporelle entre la mesure $d(t)$ et la composante de l'entrée $u_{ff}(t)$.
- Ecrire cette loi de commande sous forme numérique pour $T=0,1$.
- Question bonus (0.25 point) :** Le choix de ce régulateur feedforward influence-t-il la stabilité du système commandé (justifier) ?

Réponses :

0.25 a) $G_{FF}(s) = - \frac{G_L(s)}{G_P(s)} = \frac{0.4 (10s+1)(s+1)}{5s+1}$

0.25 b) $G_{FF}(s)$ est non causal $n=1, m=2$
Approximation causale en négligeant le zéro à -1
 $G_{FF}(s) \approx \frac{0.4 (10s+1)}{5s+1}$

0.25 c) $\frac{u_{ff}(s)}{D(s)} = \frac{4s+0.4}{5s+1} \rightarrow 5 \dot{u}_{ff}(t) + u_{ff}(t) = 4 \dot{d}(t) + 0.4 d(t)$

0.25 d) $\dot{u}_{ff}(t=kT) \approx \frac{u_{ff}(k+1) - u_{ff}(k)}{T}$ $\dot{d}(t=kT) \approx \frac{d(k+1) - d(k)}{T}$
 $\rightarrow 5 \frac{u_{ff}(k+1) - u_{ff}(k)}{T} + u_{ff}(k) = 4 \frac{d(k+1) - d(k)}{T} + 0.4 d(k)$
 $u_{ff}(k+1) = \left(1 - \frac{T}{5}\right) u_{ff}(k) + 0.8 d(k+1) - 0.8 \left[1 - \frac{T}{10}\right] d(k)$

Pour $T=0.1$: $u_{ff}(k+1) = 0.98 u_{ff}(k) + 0.8 d(k+1) - 0.792 d(k)$

0.25 e) $G_{FF}(s)$ n'influence pas l'équation caractéristique
 \rightarrow pas d'influence sur la stabilité

(Si nécessaire, continuez au verso)