

# INSA de Toulouse, spécialité AEI 4ème année

## Examen d'Automatique

Mercredi 17 Janvier 2001

### 1. Modélisation d'un processus échantillonné.

On considère un processus continu dont la fonction de transfert est donnée par:

$$G(p) = \frac{1}{(p+1)^2}$$

La loi de commande  $\{u_k\}$  est appliquée au système à l'aide d'un convertisseur numérique/analogique modélisé par un bloqueur d'ordre zéro et un convertisseur analogique/numérique, modélisé comme un échantillonneur, est placé en sortie (voir figure 1). La période d'échantillonnage est  $T_e = 1s$ .

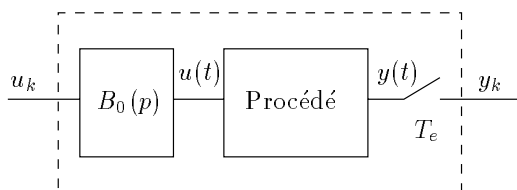


Figure 1: Procédé échantillonné

Calculer pour le processus échantillonné:

- 1.a. La fonction de transfert.
- 1.b. La représentation d'état sous forme de commande.
- 1.c. La représentation d'état sous forme de Jordan.

### 2. Analyse d'un système discret.

Soit la représentation d'état suivante:

$$x_{k+1} = \begin{bmatrix} -0.3 & 1 & \alpha \\ 0 & 0.3 & -0.4 \\ 0 & 0.4 & 0.3 \end{bmatrix} x_k + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} u_k$$
$$y_k = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} x_k$$

Caractériser en fonction de  $\alpha$ :

- 2.a. l'observabilité du système.
- 2.b. la commandabilité du système.
- 2.c. la stabilité du système.

Tourner la page  $\rightarrow$

### 3. Analyse d'une boucle de régulation.

Soit le schéma de régulation donné par la figure 2. On s'intéresse à l'analyse de ce système discret.

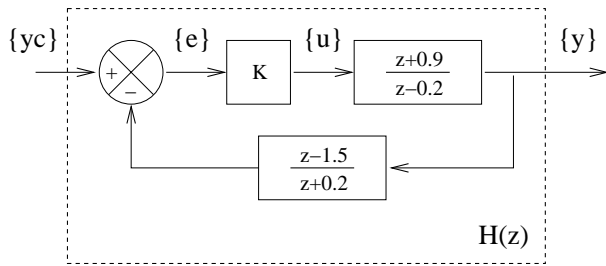


Figure 2: Boucle de régulation

**3.a.** Donner la fonction de transfert  $H(z)$ .

**3.b.** Etudier par le critère de Jury, la stabilité de  $H(z)$  en fonction de  $K > 0$ .

**3.c.** En considérant que  $\frac{z+0.9}{z-0.2}$  est le processus contrôlé par cette boucle de commande, donner l'algorithme récurrent caractérisant la commande.

### 4. Retour d'état et discrétisation.

On considère le système continu suivant:

$$G : \begin{cases} \dot{x}(t) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & -2 \end{bmatrix} x(t) + \begin{bmatrix} 0 \\ 1 \end{bmatrix} u(t) \\ y(t) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} x(t) \end{cases}$$

**4.a.** Le système est-il stable? commandable? observable?

**4.b.** Calculer une loi de commande par retour d'état:

$$u(t) = -Lx(t) + v(t)$$

telle que le système contrôlé possède un coefficient d'amortissement  $\zeta = 0.6$  et une pulsation propre non amortie  $\omega_n = 10 \text{rad/s}$ .

**4.c.** Proposer un observateur dynamique de l'état de ce système dont les constantes de temps sont de  $\tau = 0.1 \text{s}$ .

**4.d.** En supposant que l'observateur et la loi de commande par retour d'état constituent le correcteur complet pour le système, montrer que la fonction de transfert relative à ce correcteur s'écrit sous la forme d'un régulateur R.S.T. avec:

$$\begin{aligned} R(p) &= p^2 + 30p + 379 \\ S(p) &= -2412p - 9621 \\ T(p) &= p^2 + 20p + 100 \end{aligned}$$

**4.e.** On suppose maintenant que le système  $G$  est échantillonné à la période  $T = 0.01 \text{s}$  et précédé d'un bloqueur d'ordre zéro comme sur la figure 1. En appliquant la méthode de discrétisation avant, proposer un correcteur discret pour le processus échantillonné:

$$U(z) = R_{1d}(z)V(z) + R_{2d}(z)Y(z)$$

**4.f.** De façon à imposer le gain statique du système échantillonné ainsi régulé, on applique une précommande telle que:

$$v_k = l_c y_{c_k}$$

Calculer  $l_c$  de manière à avoir un gain statique unitaire.