

EXAMEN D'AUTOMATIQUE – M2Pro ÉLECTRONIQUE DE PUISSANCE

1^o session – Lundi 5 Février 2007

Durée 2h00 – Tous documents de Cours, TD, TP autorisés

**LIRE ATTENTIVEMENT L'ENSEMBLE DU SUJET AVANT DE COMPOSER.
LE PLUS GRAND SOIN DOIT ÊTRE ACCORDÉ À LA PRÉSENTATION ET À L'ARGUMENTATION DES RÉSULTATS.**

Dans tout le sujet, $X(p) = \mathcal{L}\{x(t)\}$ désigne la transformée de Laplace du signal temporel $x(t)$. L'opérateur de transposition est noté '.

On considère le système [S], d'entrée $u(t)$ et de sortie $y(t)$, caractérisé par la représentation d'état

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu(t), \quad y(t) = Cx(t), \quad \text{où } x(t) = \begin{pmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ x_3(t) \end{pmatrix}, \quad (1)$$

$$\text{et } A = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0.1 & -0.1 & 0 \\ 0 & 0 & -1 \end{pmatrix}, \quad B = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ 10 \end{pmatrix}, \quad C = (0 \quad 1 \quad 1). \quad (2)$$

On note en outre $w(t) = x_2(t)$.

I/ Analyse élémentaire du procédé en boucle ouverte

1. Dessiner le schéma-bloc de [S] en tant que l'interconnexion de systèmes élémentaires d'ordre 1 admettant pour sorties les composantes x_1 , x_2 et x_3 .
2. En s'appuyant sur ce schéma-bloc, répondre aux questions suivantes :
 - (a) indiquer comment vérifier rapidement que les pôles de la description par schéma-bloc de [S] correspondent à ceux de sa représentation d'état (1) ;
 - (b) établir les propriétés de commandabilité, observabilité, stabilisabilité, détectabilité de [S].
3. Si besoin à partir des solutions des équations d'état de $x_1(t)$ et $x_2(t)$ – mais ce calcul explicite n'est pas nécessaire – (*),
 - (a) expliquer pourquoi la représentation d'état (1) permet de décrire une perturbation scalaire $w(t)$ évoluant d'une valeur initiale $w(0)$ vers une valeur finale $w(+\infty)$ selon une loi exponentielle ;
 - (b) exprimer $w(0)$ et $w(+\infty)$ à partir des conditions initiales de [S] ;
 - (c) préciser un ordre de grandeur du temps de convergence à 5% de $w(t)$.

II/ Mise en place d'une commande par retour d'état

On met en place une commande par retour d'état de la forme $u(t) = Nr(t) - Kx(t)$, où $r(t)$ désigne le signal de consigne et $K = (k_1 \quad k_2 \quad k_3)$.

4. À partir de la représentation d'état de la boucle fermée,
 - (a) exprimer – au moyen de calculs très limités – les pôles du système bouclé en fonction de K ;
 - (b) quelle propriété remarquable observe-t-on ? pourquoi ce résultat était-il prévisible ?
5. Analyser partiellement le lien consigne-sortie en répondant aux questions suivantes :
 - (a) écrire le transfert consigne-sortie $F_{yr}(p) = \frac{Y(p)}{R(p)}$;
 - (b) que représente exactement $F_{yr}(p)$? pourquoi $F_{yr}(p)$ est-il du premier ordre ?
 - (c) établir les conditions sur N et K permettant de conférer à $F_{yr}(p)$ un pôle en -11 ainsi qu'un gain statique unité.

6. On souhaite utiliser les degrés de liberté restant au niveau de la commande en boucle fermée précédente pour permettre la réjection de la perturbation $w(t)$, c.-à-d. pour supprimer l'effet de $w(t)$ sur $y(t)$. Répondre aux questions suivantes :
- montrer que cette propriété est obtenue dès lors que certains pôles du système bouclé – à préciser – sont rendus inobservables par un choix convenable des paramètres de la commande ;
 - déterminer les paramètres non encore fixés dans $\{N, k_1, k_2, k_3\}$ permettant l'obtention de cette propriété.

III/ Mise en place d'un reconstruteur de $x_1(t)$ et $x_2(t)$

On se propose de mettre en place un observateur minimal identité qui, disposant de $u(t)$ et $y(t)$, permet la reconstruction des composantes $x_1(t)$ et $x_2(t)$ du vecteur d'état.

- Indiquer pourquoi cette reconstruction est théoriquement possible, et mentionner l'intérêt de l'effectuer avec un observateur d'ordre minimal.
- Afin que le reconstruteur soit d'ordre minimal et s'exprime comme un observateur identité sur $x_1(t)$ et $x_2(t)$, on souhaite réécrire la représentation (1) en une représentation admettant pour vecteur d'état $\tilde{x}(t) = (y(t) \quad x_1(t) \quad x_2(t))'$. Répondre aux questions suivantes :
 - proposer des matrices T^{-1} et T permettant le changement de variable $x(t) = T\tilde{x}(t)$ adéquat, et justifier que la représentation d'état en $\tilde{x}(t)$ consécutive à cette opération est équivalente à (1) ;
 - établir la représentation d'état de [S] dans la nouvelle base.
- En s'appuyant sur le résultat de la question précédente, dresser le modèle d'état de l'observateur minimal identité recherché, dont les pôles seront fixés à π_1 et π_2 .

IV/ Introduction du vecteur d'état reconstruit $\hat{x}(t) = (\hat{x}_1(t) \quad \hat{x}_2(t) \quad \hat{x}_3(t))'$ dans la commande

La commande est désormais de la forme $u(t) = Nr(t) - K\hat{x}(t)$, avec $\hat{x}_1(t)$ et $\hat{x}_2(t)$ déterminés en III/ et $\hat{x}_3(t) = y(t) - \hat{x}_2(t)$.

- Décrire, en étayant –longuement– la réponse, le fonctionnement obtenu en boucle fermée, et proposer des valeurs satisfaisantes pour π_1 et π_2 .

V/ Commande par ordinateur

Le but est de « transposer » la commande de type retour sur un vecteur d'état reconstruit établie dans les questions précédentes de façon à l'implémenter sur un ordinateur.

- Proposer un modèle à temps discret *exact* sur lequel peut être basée l'étude (*), en précisant son sens.
- Indiquer les similarités et les différences entre la méthode de synthèse de cette nouvelle commande par ordinateur et la synthèse à temps continu traitée dans les questions précédentes.

(*) On rappelle, à toutes fins utiles, que la réponse d'un système décrit par $\frac{S(p)}{E(p)} = \frac{A}{1+Tp}$, initialement en $y(0)$ et soumis à un échelon de position d'amplitude e_0 s'écrit $y(t) = y(0) \exp(-\frac{t}{T}) + Ae_0(1 - \exp(-\frac{t}{T}))$.