

Ex.#1 (7pts) Considérons un système non linéaire décrit par le modèle d'état suivant

$$\dot{x}_1(t) = -x_1(t) + \frac{(2+x_1^2(t))}{x_2(t)} u(t) ; \dot{x}_2(t) = x_2(t) ; \dot{x}_3(t) = x_1(t)x_2(t) ; y(t) = x_2(t)$$

Où $u(t)$ désigne l'entrée de commande, $y(t)$ la sortie et $x_1(t), x_2(t), x_3(t)$ les variables d'état avec $x_2(t) \neq 0, \forall t \geq 0$.

- 1) Déterminer le degré relatif.
- 2) Considérons le changement de coordonnées suivant : $z_1 = \phi_1(x) = h(x) ; z_2 = \phi_2(x) = L_f h(x) ; z_3 = \phi_3(x) = L_f^2 h(x)$. Montrer que $\Phi(x) = [\phi_1(x) \ \phi_2(x) \ \phi_3(x)]^T$ est un difféomorphisme.
- 3) Donner le modèle d'état dans les nouvelles coordonnées.

- 4) Déterminer le bouclage $u(x) = \frac{1}{b(x)}(-a(x) + v)$ linéarisant entrée/sortie. Donner l'expression de

$$\text{la fonction de transfert en boucle fermée } g_f(p) = \frac{Y(p)}{V(p)}$$

- 5) Déterminer l'expression de la commande auxiliaire v de telle manière que la sortie suit asymptotiquement la référence constante y_d en imposant les pôles égaux à -1, -2 et -3

Ex.#2 (7pts) Le déplacement d'une masse est décrit par l'équation différentielle suivante

$$m\ddot{y}(t) + cy(t) = u(t)$$

Où $y(t)$ désigne le déplacement et $u(t)$ la force appliquée. On prend $m=1$ et $c=1$ en unités normalisées.

- 1) Soit $u(t) = -y^3(t)$. Déterminer les points d'équilibre en boucle fermée. Analyser la stabilité des points d'équilibre et préciser leur nature.

- 2) On considère cette fois-ci $u(t) = y(t) + \sin(1 - \frac{y}{2}(t))$

a) Déterminer l'équation de la droite de commutation qui sépare le plan de phase en deux zones de fonctionnement.

b) Soient $y(0) = 0$ et $\dot{y}(0) = 2$ les conditions initiales. Caractériser soigneusement la trajectoire de phase en précisant son équation dans chaque zone de fonctionnement. Donner l'allure du tracé de cette trajectoire dans le plan de phase. Conclure sur la stabilité du système contrôlé.

Ex.#3 (6pts) Considérons l'asservissement non linéaire schématisé par la figure 1 (Page 2) où la fonction de transfert de la partie linéaire est $G(p) = \frac{Y(p)}{U(p)} = \frac{1}{(p+1)^2}$. Le lieu de Nyquist de $G(j\omega)$ est tracé en figure 2 (Page 2). Le gain complexe équivalent de l'élément non linéaire est donné par

$$N(A) = \frac{1}{\pi A} - j \frac{1}{\pi A}$$

- 1) Tracer le lieu critique.
- 2) Montrer que l'asservissement est le siège d'un cycle limite. Etudier la stabilité du cycle limite. Déterminer la pulsation et l'amplitude des oscillations auto-soutenues.

Indication : $\text{Arg}(x) + \text{Arctg}(y) = \text{Arctg}\left(\frac{x+y}{1-xy}\right) ; \text{tg}\left(\frac{3\pi}{4}\right) = -1$

Nature et stabilité des points d'équilibre d'un système non linéaire du second ordre.

Valeurs propres réelles non nulles						Valeurs propres complexes $\lambda_1 = \alpha + j\beta$; $\lambda_2 = \alpha - j\beta$		
Valeurs propres distinctes $\lambda_1 \neq \lambda_2$			Valeurs propres égales $\lambda_1 = \lambda_2 \neq 0$			Partie réelle négative $\alpha < 0$	Partie réelle Nulle $\alpha = 0$	Partie réelle positive $\alpha > 0$
			2 blocs de Jordan	01 bloc de Jordan				
$\lambda_1 < 0$ et $\lambda_2 < 0$	$\lambda_1 > 0$ et $\lambda_2 > 0$	$\lambda_1 < 0$ et $\lambda_2 > 0$	$\lambda_1 = \lambda_2 < 0$ Nœud Étoilé Stable	$\lambda_1 = \lambda_2 < 0$ Nœud Dégradé Stable	Foyer Stable	Centre (limite de stabilité)		Foyer Instable
Nœud Stable	Nœud Instable	Col (Instable)	$\lambda_1 = \lambda_2 > 0$ Nœud Étoilé Instable	$\lambda_1 = \lambda_2 > 0$ Nœud Dégradé Instable				

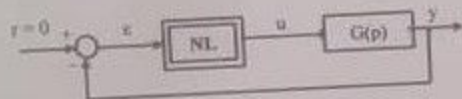


Figure 1

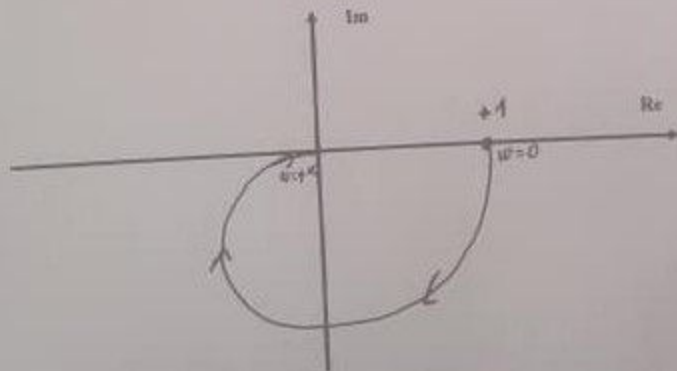


Figure 2

Exo 1 (0.3, 5pts)

1) • L'écriture du système sous forme d'état en temps

$$\begin{pmatrix} \dot{x}_1 \\ \dot{x}_2 \\ \dot{x}_3 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -x_1 \\ x_3 \\ x_1 x_2 \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} \frac{2x_1 x_2}{x_3} \\ x_3 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix} u, \quad x_3 \neq 0$$

$\wedge f(0)$

$$y = x_2 \longrightarrow h(x)$$

• Calcul du degré relatif

$$\rightarrow L_g h(1) = [0 \quad 1 \quad 0] \begin{pmatrix} \frac{2x_1 x_2}{x_3} \\ x_3 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix} = 0$$

$$\rightarrow L_f h(1) = [0 \quad 1 \quad 0] \begin{pmatrix} -x_1 \\ x_3 \\ x_1 x_2 \end{pmatrix} = x_3$$

$$\rightarrow L_g L_f h(1) = [0 \quad 2 \quad 0] \begin{pmatrix} \frac{2x_1 x_2}{x_3} \\ x_3 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix} = 0$$

$$\rightarrow L_f^2 h(1) = [0 \quad 0 \quad 1] \begin{pmatrix} -x_1 \\ x_3 \\ x_1 x_2 \end{pmatrix} = x_1 x_2$$

$$\rightarrow L_g L_f^2 h(1) = [x_2 \quad 0 \quad 0] \begin{pmatrix} \frac{2x_1 x_2}{x_3} \\ x_3 \\ 0 \\ 0 \end{pmatrix} = 2x_2 \neq 0 \quad \text{Car } x_2 \neq 0$$

$\Rightarrow L_g L_f^2 h(x) \neq 0 \Rightarrow R-1=2 \Rightarrow r=3 \Rightarrow r=n \Rightarrow$
système complètement contrôlable par retour d'état

Changement de coordonnées

(2)

$$y_1 = \phi_1(x) = h_1(x) = x_1 = \phi_1(x)$$

$$y_2 = \phi_2(x) = h_2(x) = x_2 = \phi_2(x)$$

$$y_3 = h_3(x) = x_1 x_2 = \phi_3(x)$$

$$y = \phi(x) \cdot \begin{bmatrix} \phi_1(x) \\ \phi_2(x) \\ \phi_3(x) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_1 x_2 \end{bmatrix} \quad (1,5 \text{ pt})$$

Comme que $\phi^{-1}(y)$ existe, c'est à dire que $\phi(x)$ est un difféomorphisme

calculons $\frac{\partial y}{\partial x} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ x_2 & 0 & x_1 \end{bmatrix}$

$\Delta y(x) = x_2 \neq 0$ (car $x_2 \neq 0$) $\phi(x)$ est un bon lieu

difféomorphisme

2) forme normale dans la nouvelle coordonnées

$$\frac{1}{2} y_1 - \frac{1}{2} y_2 = x_1 = y_1$$

$$\frac{1}{2} y_2 - \frac{1}{2} y_3 = x_1 x_2 = y_2$$

$$\frac{1}{2} y_3 - \frac{1}{2} x_1 x_2 = \frac{1}{2} y_3 = -x_1 x_2 + \frac{(2x_1 x_2)^2}{2} + x_1^2 x_2^2 = \frac{(2x_1 x_2)^2}{2} + x_1^2 x_2^2$$

$$= -x_1 x_2 + \underbrace{x_1^2 x_2^2}_{a(x)}$$

Forme normale $\begin{cases} y_1 = y_1 \\ y_2 = y_2 \\ y_3 = a(x) + b(x) x \end{cases}$

(1,5 pt)

$$y = y_2$$

1. Recherche linéaire

$$u(x) = \frac{1}{b(x)} (-a(x) + 0) \quad (3)$$

$$u(x) = \frac{1}{2x_1 x_2} (x_1 x_2 - x_1^2 x_2 + 0) \quad (0,5 \text{ pt})$$

v : entrée auxiliaire

* Système linéaire (continue temps) et fonction de transfert

Revenant en appliquant la commande linéaire $u(x)$ on obtient le système linéaire

$$\begin{bmatrix} \dot{z}_1 \\ \dot{z}_2 \\ \dot{z}_3 \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \\ 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} z_1 \\ z_2 \\ z_3 \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 1 \end{bmatrix} v$$

$$y = \begin{bmatrix} 1 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} z_1 \\ z_2 \\ z_3 \end{bmatrix} \quad (0,5)$$

(A, B, C) Forme de Brunovsky

fonction de transfert $G(s) = \frac{Y(s)}{U(s)} = \frac{1}{s^3}$

5) fonction de transfert

$$v = \ddot{y}_d \Rightarrow c_2 (\ddot{y} - \ddot{y}_d) - c_1 (\dot{y} - \dot{y}_d) - c_0 (y - y_d)$$

$$y_d = \text{constante} \Rightarrow \ddot{y}_d = \dot{y}_d = y_d = 0 \text{ donc}$$

$$v = -c_2 \ddot{y} - c_1 \dot{y} - c_0 (y - y_d)$$

Si on veut de plus obtenir \ddot{v} l'équation différentielle

$$\ddot{v} + c_2 \dot{v} + c_1 v + c_0 v = 0$$

Equation caractéristique

$$\lambda^3 + c_2 \lambda^2 + c_1 \lambda + c_0 = 0$$

3 racines distinctes

$$-1, -2, -3 \text{ donc}$$

$$(\lambda+1)(\lambda+2)(\lambda+3) = \lambda^3 + 6\lambda^2 + 11\lambda + 6 = 0$$

par identification

$$c_2 = 6, c_1 = 11, c_0 = 6$$

$$\text{d'où } v = -6 \ddot{y} - 11 \dot{y} - 6 (y - y_d) \quad (2 \text{ pt})$$

$$(4pt)$$

$$m\ddot{y} + cy = u$$

$$m = c = 1 \quad (u, N)$$

$$\Rightarrow \ddot{y} = -y + u$$

(4)

Matrice d'état

$$x_1 = y$$

$$x_2 = \dot{y}$$

$$\dot{x}_1 = x_2$$

$$\dot{x}_2 = -x_1 + u$$

Cas $u = -y^3 = -x_1^3$ alors on BT le système d'état

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -x_1 - x_1^3 \end{cases}$$

Point d'équilibre

$$\text{Equation } \begin{cases} x_2 = 0 \\ -x_1 - x_1^3 = 0 \end{cases}$$

$$\text{d'équilibre } \begin{cases} x_2 = 0 \\ -x_1 - x_1^3 = 0 \Rightarrow x_1(1+x_1^2) = 0 \end{cases}$$

Comme les variables d'état sont réelles $\Rightarrow 1+x_1^2 \neq 0$ alors la seule solution est $x_1 = 0$

\rightarrow 1 seul point d'équilibre $(x_1 = 0, x_2 = 0) \rightarrow$ origine du plan de phase

• Stabilité et Nature du point d'équilibre

$$A(x_1, x_2) = \begin{pmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \\ \frac{\partial f_2}{\partial x_1} & \frac{\partial f_2}{\partial x_2} \end{pmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1-3x_1^2 & 0 \end{bmatrix}$$

$$f_1(x_1, x_2) = x_2$$

$$f_2(x_1, x_2) = -x_1 - x_1^3$$

$$A(0,0) = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -1 & 0 \end{bmatrix} \Rightarrow \text{spectre de } A \quad \begin{matrix} \lambda_1 = +j \\ \lambda_2 = -j \end{matrix}$$

2 valeurs propres complexes conjuguées à partie réelle nulle
le point d'équilibre est à la limite de stabilité c'est-à-dire

Centre

(3pt)

$$u = y(t) + \operatorname{sign}(1-y)$$

$$u = x_1 + \operatorname{sign}(1-x_2)$$

$$\operatorname{sign}(m) = \begin{cases} +1 & m > 0 \\ 0 & m = 0 \\ -1 & m < 0 \end{cases}$$

il a donc que $\operatorname{sign}(1-x_2) = \begin{cases} +1 & \text{si } 1-x_2 > 0 \Leftrightarrow x_2 < 1 \\ 0 & \text{si } 1-x_2 = 0 \Leftrightarrow x_2 = 1 \\ -1 & \text{si } 1-x_2 < 0 \Leftrightarrow x_2 > 1 \end{cases}$

droite de commutation

BF on a le système suivant

$$\dot{x}_1 = x_2$$

$$\dot{x}_1 = x_2$$

$$\dot{x}_2 = -x_1 + x_1 + \operatorname{sign}(1-x_2)$$

$$\dot{x}_2 = \operatorname{sign}(1-x_2)$$

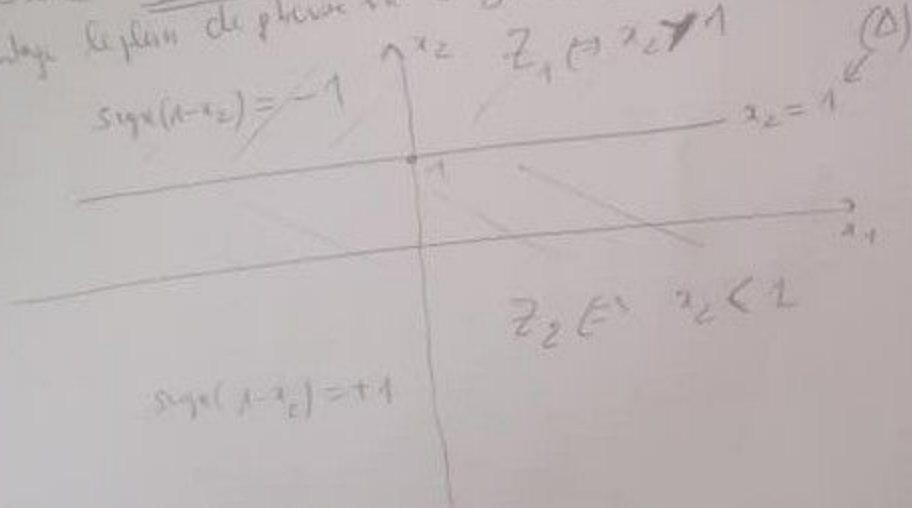
la droite $x_2 = 1$ est la droite de commutation qui partage le plan de phase en 2 zones Z_1 et Z_2 définies

$$\operatorname{sign}(1-x_2) = -1$$

$$Z_1 \Leftrightarrow x_2 > 1$$

$$Z_2 \Leftrightarrow x_2 < 1$$

$$\operatorname{sign}(1-x_2) = +1$$



$$x_1(0) = 1, \quad x_2(0) = 2$$

comme $x_2(0) = 2 > 1$ alors on est dans la zone une et

$$1 - x_2(0) < 0 \Rightarrow \text{sign}(1 - x_2(0)) = -1 \Rightarrow \text{le système s'écrit}$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 & x_1(0) = 1 \\ \dot{x}_2 = -1 & x_2(0) = 2 \end{cases} \quad (1)$$

$$2) \Rightarrow x_2 = -t + x_2(0) = -t + 2$$

$$1) \Rightarrow x_1 = \frac{1}{2}(1 + 2t)$$

on a $x_1 = -\frac{1}{2}(2 - x_2)^2 + 2(2 - x_2) \Rightarrow$ Équation d'une parabole "inverse"

à $t = t_1$ on aura $x_2 = 1$ mais donc par la droite de tangente et à $t = t_1$ on a $x_1(t_1) = -\frac{1}{2} + 2 = \frac{3}{2}$

donc à $t = t_1$ $x_2 = 1$ et $1 - x_2 = 0 \Rightarrow \text{sign}(1 - x_2) = 0$

$$\dot{x}_1 = x_2$$

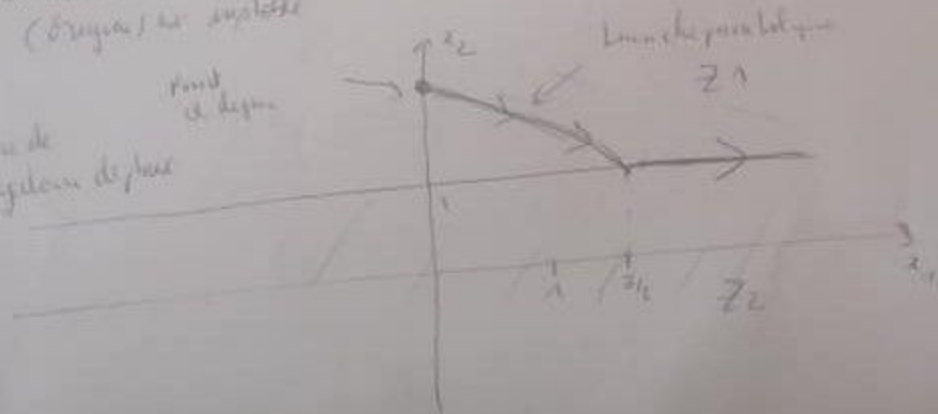
$$\dot{x}_2 = 0 \Rightarrow x_2 = 1 \text{ et } x_1 = 1 \text{ et } x_1' = 1$$

(3pt)

$$x_1 = t + \frac{1}{2}$$

$x_2(t)$ est de l'ordre de l'infini et $x_1(t)$ est de l'ordre de l'infini indéfini
On repassera donc jamais à la zone 2, le point d'équilibre
(origine) est instable

donc de
la région de phase



$$C(A) = -\frac{1}{A(A)} = -\pi A \frac{1}{A^2} = -\pi A \frac{(A+j)}{2} = -\frac{\pi A}{2} - \frac{j\pi A}{2}$$

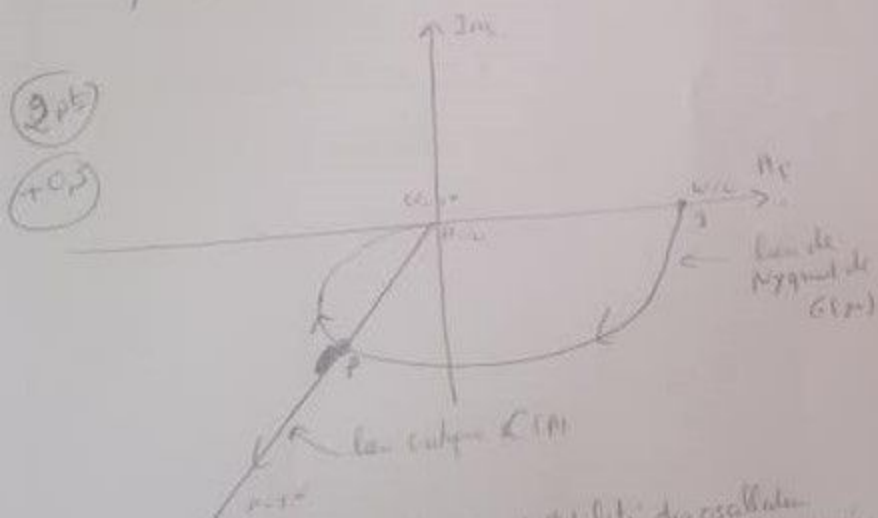
$$C(A) = X(A) + jY(A)$$

$$\text{partie réelle } X(A) = -\frac{\pi A}{2}$$

$$\text{partie imaginaire } Y(A) = -\frac{\pi A}{2}$$

On a $Y = X \Rightarrow$ donc le lieu critique est une droite avec

A	0	$\rightarrow \infty$
X	0	$\rightarrow -\infty$
Y	0	$\rightarrow -\infty$



- 2) Existence d'un cycle limite et stabilité des oscillations
 \rightarrow Point d'intersection entre les 2 lieux (point 1) \rightarrow présence d'un cycle limite
 \rightarrow Existence des valeurs de Nyquist le plus du lieu critique dans le 3^e quadrant dans le 3^e quadrant de A croissant le point d'intersection se déplace vers le point 1 de G(s) \rightarrow cycle limite plus stable \rightarrow stabilité auto-système

de la pulsation et de l'amplitude des oscillations.

(2)

La pulsation au point P correspond à la pulsation pour laquelle l'argument $\varphi(\omega)$ de $G(s)$ est égal à $-\frac{3\pi}{4}$

$$\varphi(\omega) = \text{Arg } G(s) = \text{Arg} \frac{1}{(1+s)(1+s+1)} = -(\text{Arg } \omega + \text{Arg } \omega)$$

$$\varphi(\omega) = -\text{Arg} \frac{2\omega}{1-\omega^2}$$

$$\varphi(\omega_p) = -\frac{3\pi}{4} = -\text{Arg} \frac{2\omega_p}{1-\omega_p^2}$$

$\frac{2\omega_p}{1-\omega_p^2}$

$$\Rightarrow \frac{2\omega_p}{1-\omega_p^2} = \text{tg} \frac{3\pi}{4} = -1$$

$\Rightarrow \omega_p$ solution positive de l'équation du 2^{ème} degré

$$\omega_p^2 - 2\omega_p - 1 = 0 \Rightarrow \omega_p = 1 + \sqrt{2} \text{ rad/s}$$

Calcul de l'amplitude $A_{pu, P}$

$$G = \|G(\omega_p)\| = \frac{1}{1+\omega_p^2} = \frac{1}{4+2\sqrt{2}}$$

$$G = |G(s)| = \sqrt{x^2(\omega) + y^2(\omega)} = \frac{\pi A}{\sqrt{2}}$$

$$\Rightarrow \frac{\pi A}{\sqrt{2}} = \frac{1}{4+2\sqrt{2}} \Rightarrow A = \frac{\sqrt{2}}{\pi(4+2\sqrt{2})}$$