

Commande linéaire avancée 2

Problématique : Etudier des systèmes MIMO (Multi-input - Multi-output)

Partie (1) : Performances et Robustesse

Partie (2) : Systèmes nominaux et modèles (réalisation) et commande
 possibilité de passer d'un modèle EE
 → pour faire un retour d'état

I. Modélisation des systèmes MIMO :

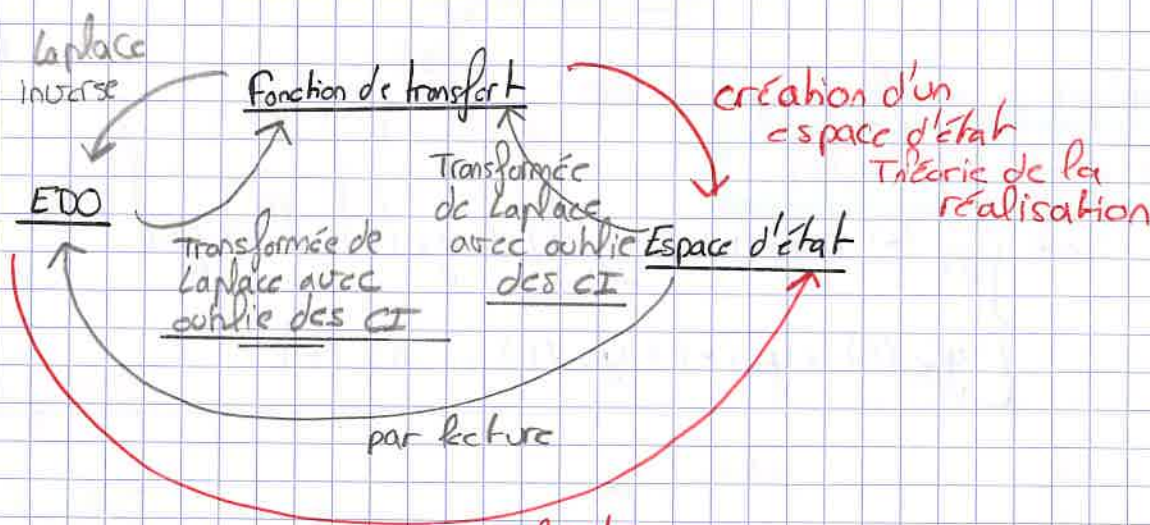
1. Rappel sur les systèmes SISO

Hypothèse : les modèles considérés sont linéaires

Les différents types de modèles :

• Les modèles entrées-sorties : les fonctions de transfert et les EDO

• Les modèles espace d'état



Rappel de la Théorie de la Réalisation : On peut se baser sur la forme modale (grâce à la Décomposition en éléments simples) ou sur les formes compagnes (approche par le polynôme caractéristique).

2. Les modèles MIMO

2.1. Les modèles E/S

Les modèles temporels représentent des EDO couplés entre les différentes entrées et sorties d'un modèle. On considère m entrées et p sorties.

Le modèle EDO s'écrit $L_s y^{(1)}(t) + L_{s-2} y^{(s-2)}(t) + \dots + L_0 y(t) = M_r u(t) + \dots + M_0 u(t)$

où $y(t) \in \mathbb{R}^p$ et $u(t) \in \mathbb{R}^m$

avec $\begin{cases} L_i \in \mathbb{R}^{p \times p}, 0 \leq i \leq j \\ M_i \in \mathbb{R}^{p \times m}, 0 \leq i \leq r \end{cases}$

Remarques: ① Le système est causal $\Leftrightarrow s \geq r$.

② Il y a autant d'équations que de sorties (ici p EDO pour p sorties) pour ne pas surcontraindre algébriquement le système: si trop d'équations alors potentiellement il existe des contraintes algébriques entre les sorties (contraintes ne dépendent pas du temps). Au contraire s'il n'y a pas assez d'équations alors l'unicité des solutions n'est pas assurée.

On introduit l'opération différentiel: $D = a(t) \mapsto \frac{da(t)}{dt}$ noté $D = \frac{d}{dt}$
et $D^2 = D \circ D [a(t)] = \frac{d^2 a(t)}{dt^2}$

On obtient ainsi un modèle compact: $\underbrace{(L_s D^{(s)} + L_{s-1} D^{(s-1)} + \dots + L_0)}_{L(D)} y(t) = \underbrace{(M_r D^{(r)} + M_0)}_{M(D)} u(t)$

Enfin, on obtient un modèle temporel E/S:

$$L(D) y(t) = M(D) u(t)$$

Exemple: Soit $\begin{cases} \ddot{y}_1(t) + \dot{y}_2(t) + y_1(t) + y_2(t) = u_1(t) \\ y_1(t) + \dot{y}_2(t) + y_1(t) = u_2(t) \end{cases}$

$$L = \begin{bmatrix} & \\ & \end{bmatrix} \quad (2 \times 2) \checkmark$$

$$M = \begin{bmatrix} \times & \end{bmatrix}$$

p sorties
 m entrées

$$D = \dot{y} = \begin{pmatrix} \dot{y}_1 \\ \dot{y}_2 \end{pmatrix} \times$$

$$D^2 y = \begin{pmatrix} \ddot{y}_1 \\ \ddot{y}_2 \end{pmatrix} \times$$

$\begin{cases} \ddot{y} \end{cases}$

On choisit $y(t) = \begin{pmatrix} y_1(t) \\ y_2(t) \end{pmatrix}$ et $u(t) = \begin{pmatrix} u_1(t) \\ u_2(t) \end{pmatrix}$

$$L(D) = \begin{bmatrix} D^2 + 1 & D + 1 \\ D + 1 & D \end{bmatrix} \quad \begin{matrix} \uparrow 2 \\ \leftarrow 2 \end{matrix}$$

$$M(D) = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix} = I_2$$

On définit l'ordre d'un système par le nombre de conditions initiales à connaître pour le résoudre.

Exemple:
$$\begin{cases} \dot{y}_1(t) + y_2(t) = u_1(t) \rightarrow 1 \text{ CI nécessaire} \\ \dot{y}_2(t) = u_2(t) \rightarrow 1 \text{ CI nécessaire} \end{cases}$$

Il faut 2 CI pour le résoudre \rightarrow système d'ordre 2

Par ailleurs $L(D) = \begin{pmatrix} D & 1 \\ 0 & D \end{pmatrix}$

Exemple 2:
$$\begin{cases} \ddot{y}_1(t) + \ddot{y}_2(t) = u_1(t) \\ \ddot{y}_2(t) = u_2(t) \end{cases} \quad L(D) = \begin{pmatrix} D^2 & D^2 \\ 0 & D \end{pmatrix}$$

Si $L(D)$ est triangulaire supérieure avec son terme inférieur droit à son degré $>$ degré de tous les autres termes de la dernière colonne. Alors, il est aisé de déterminer le nombre de CI nécessaires. $L(D) = \begin{pmatrix} \triangle & \\ & \triangle \end{pmatrix}$

Retour à l'exemple $L(D) = \begin{pmatrix} D^2 & 1 \\ 0 & D \end{pmatrix}$ degré (EDO) = 3
 $\det[L(D)] = 3$ degré $[\det[L(D)]] = 3$

Lemme: Il existe $V(D) \in \mathbb{R}^{p \times p}$ avec $V(p)$ unimodulaire (le déterminant de $V(p)$ ne dépend pas de p) tel que $V(D)L(D) = \begin{bmatrix} I_{11} & \dots & 0 \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & \dots & I_{pp} \end{bmatrix}$
 avec $\deg(I_{ij}) > \deg(I_{ij})$
 avec $\begin{cases} 1 \leq i \leq j-1 \\ 1 \leq j \leq p \end{cases}$

Théorème: Le degré d'un modèle $L(D)y(t) = M(D)u(t)$ est égal au degré du déterminant de $L(D)$.

Exemple:
$$\begin{cases} \ddot{y}_1(t) + \ddot{y}_2(t) + y_1(t) + y_2(t) = u_1(t) \\ \ddot{y}_1(t) + y_1(t) + y_2(t) = u_2(t) \end{cases}$$

$$L(D) = \begin{bmatrix} D^2 + 1 & D + 1 \\ D + 1 & 1 \end{bmatrix}$$

$\det[L(D)] = -2D$

ordre $\deg[\det[L(D)]] = 1$

A faire, trouver $V(D) < (D)$ par vérifier $V(D) L(D) = \begin{bmatrix} I_{p-1} & \dots & 0 \\ 0 & \dots & I_p \end{bmatrix}$

La fonction de transfert (modèles fréquentiels) utilise la Transformée de Laplace (partant par exemple d'EDO). Dans le cas monovariable, le modèle s'écrit $F(s) = \frac{y(s)}{u(s)}$

avec $\begin{cases} y(s) = \mathcal{L}[y(t)] \\ u(s) = \mathcal{L}[u(t)] \end{cases}$
condition initiales nulles

Dans le cas multivariable : $y(s) = F(s)u(s)$ avec $\begin{cases} y(s) \in \mathbb{C}^{p \times 1} \\ u(s) \in \mathbb{C}^{m \times 1} \\ F(s) \in \mathbb{C}^{p \times m} \end{cases}$
polynômes
fractionnels rationnels matriciels

Exemple : $F(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{s+2} & \frac{1}{s} \\ \frac{1}{s+2} & \frac{1}{(s+1)(s+2)} \end{bmatrix}$

Autrement dit, $F(s) = (F_{ij}(s))_{\substack{1 \leq i \leq p \\ 1 \leq j \leq m}}$ et $y_i(s) = \sum_{j=1}^m F_{ij}(s) u_j(s)$

Problématique : Connaître l'ordre
Connaître les pôles

Connaître les zéros (influent sur la précision et bloquer les perturbations)

Définition de l'ordre zéros/pôles d'une fonction de transfert :

Exemple 1 : $F(s) = \begin{bmatrix} \frac{1}{s} & \frac{1}{s+2} \\ \frac{1}{s+2} & \frac{1}{s} \\ \frac{1}{s+2} & \frac{1}{s+4} \end{bmatrix}$

même si elle n'est pas carrée, il est possible d'opérer une transformation

tel que $F(s) = \begin{bmatrix} \times & 0 \\ 0 & \times \\ 0 & 0 \end{bmatrix}$

valeurs singulières
ou directions propres / principales

grâce à Smith-Macmillan