

Université Paul Sabatier

MATIÈRE

- TITRE : SUJET -

Auteurs : Prénom NOM Encadrant: **Prénom NOM**





Table des matières

In	ntroduction	1
1	Modélisation 1.1 Mise sous forme d'espace d'état	3 3 4 4 4
2	·	5
3		6
4	Conclusion	7
\mathbf{A}	annexes	9
\mathbf{T}	ITRE TITRE	9
\mathbf{A}_{1}	nnexe 2 - TITRE	10

Introduction

Modélisation

1.1 Mise sous forme d'espace d'état

Écriture des modèles sous forme d'espace d'état

Notre modélisation sera basée sur les modèles physiques qui décrivent les différents constituants de notre système de procédé : deux moteurs couplés l'un à l'autre par un arbre simple. L'un étant générateur de force mécanique et l'autre générateur de courant afin de faire office de charge (il dissipe son énergie sur une résistance). Il y a aussi un tachymètre couplé à l'arbre principal par un réducteur. Notre modélisation est donc un modèle de connaissance.

Nous avons choisit de faire une modélisation espace d'état pour différentes raisons. La première est que cette représentation permet de d'étudier facilement la valeur des différents états de façon plus fine (permettant d'étudier la stabilité asymptotique par exemple). Le choix d'un modèle de connaissance améliore aussi l'analyse de l'influence des différents paramètres du modèle. Elle permet de garder les états non observables et non commandables dans le modèle, qu'une modélisation fonction de transfert ne met pas en évidence. Elle permet aussi, pour la suite, de faire un retour d'état aisément, ainsi qu'un observateur.

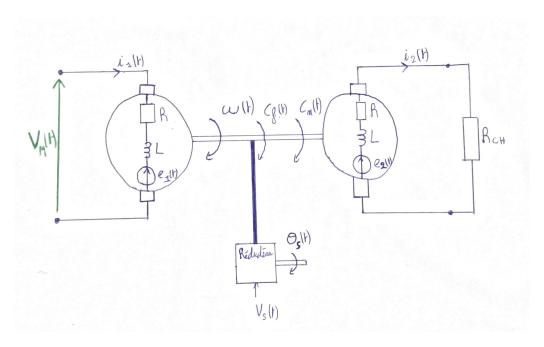


Figure 1.1 – Schéma électrique/physique du banc moteur

Voici les différentes équations décrivant notre procédé :

$$V_m(t) = Ri_1(t) + L\frac{Di_1(t)}{dt} + e_1(t)$$
 (1.1)

$$e_2(t) = (R + R_{CH})i_2(t) + L\frac{di_2(t)}{dt}$$
 (1.2)

$$e_2(t) = (R + R_{CH})i_2(t) + L\frac{di_2(t)}{dt}$$
 (1.2)
 $J\frac{d\omega(t)}{dt} = C_m(t) + C_f(t)$ (1.3)

$$\frac{d\theta_s(t)}{dt} = \frac{1}{R}\omega(t) \tag{1.4}$$

(1.5)

Variables d'état :

$$\begin{pmatrix} \theta_s(t) \\ \omega(t) \\ i_1(t) \\ i_2(t) \end{pmatrix} = X(t) \tag{1.6}$$

1.1.1 Modèle de niveau 0

Pour commencer l'étude avec un espace d'état, nous proposons de poser un premier modèle d'état d'ordre 4. Le vecteur d'état choisit est :

$$X(t) = \begin{bmatrix} i_1 \\ i_2 \\ \Omega_m \\ \Theta_m \end{bmatrix}$$
 (1.7)

Le modèle d'ordre 4 vaut donc :

$$\begin{cases}
\dot{X}(t) = \begin{pmatrix}
-\frac{R}{L} & 0 & -\frac{K_e}{L} & 0 \\
0 & -\frac{(R+R_{ch})}{L} & -\frac{K_e}{L} & 0 \\
\frac{K_c}{J_2} & \frac{K_c}{J_2} & \frac{\mu}{J_2} & 0 \\
0 & 0 & 1 & 0
\end{pmatrix} X(t) + \begin{pmatrix}
\frac{1}{L} \\
0 \\
0 \\
0
\end{pmatrix} V_m(t)$$

$$Y(t) = \begin{pmatrix}
0 & 0 & K_g & 0 \\
0 & 0 & 0 & K_r K_s
\end{pmatrix} X(t)$$
(1.8)

1.1.2Espace d'état d'ordre 2

Pour correspondre avec un modèle de comportement, nous allons a nouveau réduire la représentation d'état (1.8) pour obtenir un modèle d'ordre 2. Pour cela, nous allons annuler l'effet des dynamiques des courants i_1 et i_2 qui sont beaucoup plus grandes que les dynamiques de ω et θ , qui sont celles que nous sommes capable de mesurer et que nous souhaitons asservir.

$$\begin{cases}
\dot{X}(t) = \begin{pmatrix} 0 & 1 \\ 0 & -\frac{(K_c K_e)}{J_2 R} - \frac{\mu}{J_2} \end{pmatrix} X(t) + \begin{pmatrix} \frac{K_c}{J_2 R} \\ 0 \end{pmatrix} V_m(t) \\
Y(t) = \begin{pmatrix} 0 & K_g \\ K_r K_s & 0 \end{pmatrix} X(t)
\end{cases} \tag{1.9}$$

1.2 Commande du système EE2

1.2.1 Rédaction du cahier des charges et démarche de réponse

Après l'étude que nous venons de réaliser sur notre système, nous allons ici exprimé les attentes que doit réaliser la commande que nous allons implémenter. Nous souhaitons avoir :

— Erreur de position nulle.

Pour respecter, nous allons réaliser un placement de valeurs propres par retour d'état.

1.2.2 Observateur ordre plein sur EE2

Pour pouvoir réaliser notre commande par retour d'état, nous devons tous d'abord reconstruire l'ensemble des états du système dont nous n'avons pas accès. Dans notre cas, nous disposons d'une mesure de la vitesse Ω avec la tension de sortie V_s mais aucune information sur la position Θ , l'implémentation d'un observateur est donc nécessaire pour au minimum reconstruire cet état.

Nous préférons reconstruire Ω et θ à partir de V_s et de l'entrée de EE2 pour simplifier les calculs nécessaire à sa construction. Il est représenté par :

 $\{\dot{z}(t)$

1.3 Adaptation de l'état de EE1

On a réorganisé les états de EE1 de façon a ce que les état observable soient en haut et les non observable en bas.

• Etats observables : Ω_m et Θ_m .

• Etat non observable : i_1

• L'espace d'état est donc :

$$\overline{X} = \begin{bmatrix} \Omega_m \\ \Theta_m \\ i_1 \end{bmatrix} \tag{1.10}$$

Pour passer de X à \overline{X} , il faut faire une matrice de passage P_X .

$$P_X \quad / \quad \overline{X} = P_X \cdot X \tag{1.11}$$

$$P_X = \begin{bmatrix} 0 & 0 & 1 \\ 1 & 0 & 0 \\ 0 & 1 & 0 \end{bmatrix} \tag{1.12}$$

(1.13)

Maintenant, nous devons calculer \overline{A} , \overline{B} , \overline{C} , \overline{D} pour le nouvel espace d'état lié à \overline{X} .

$$\begin{cases} \overline{A} = P^{-1}AP \\ \overline{B} = P^{-1}B \end{cases}$$

$$\overline{C} = CP$$

$$(1.14)$$

Conclusion

Annexes

Annexe 1 - TITRE

Annexe 2 - TITRE