

BE COMMANDE AVANCÉE

Régulation d'une turbine à gaz

Auteurs:

MARTIN PETROV mpetrov
JULIEN MAFFRE maffre@e

 $mpetrov@etud.insa-toulouse.fr\\ maffre@etud.insa-toulouse.fr$

Enseignants:

CHARLES POUSSOT VASSAL

TODO TODO contact : todo@laas.fr

contact: charles.pous sot-vass al@onera.fr

INSA Toulouse - 5 SEC-Automatique Avancée 19 janvier 2014 $version\ 1.0$

RESUME DU RAPPORT

Ce compte-rendu explique en détails le bureau d'étude de Commande Avancée effectué au cours de la mineure Automatique Avancée en 5ème année.

Nous présentons la modélisation et l'asservissement d'une turbine à gaz avec les justifications des choix et des différentes stratégies de contrôle. Nous suivrons une démarche industrielle en respectant les spécifications données.

L'ensemble des sources du projet est disponible en ligne.

Table des matières

Introduction		
1	Modélisation du système	3
	.1 Présentation du problème et notations utilisées	3
	.2 Modélisation du système	3
	1.2.1 Doseur de carburant	3
	1.2.2 Arbre générateur	4
	1.2.3 Turbine libre	5
2	inéarisation du modèle	7
	.1 Calcul du point d'équilibre	7
	.2 Linéarisation	7
3	Observateur du Kalman	10
	.1 Équations du filtre de Kalman	10
	.2 Calcul du gain de Kalman	10
4	Commande par retour d'état	11
	.1 Performances du système linéarisé	11
	.2 Cahier des charges	11
	.3 Placement de pôles	11
	.4 Retour d'état augmenté	11
	.5 Pire échelon de charge	11
5	Commande robuste	12
	.1 Calcul du retour d'état K_{lmi} stabilisant	12
	.2 Vérification de la stabilité du système	
C	clusion	14

Introduction

SUJET

Dans ce bureau d'étude nous considérons le système d'une turbine à gaz. Ce type de système est choisi afin d'appliquer une démarche industrielle de conception.

ETAPES

L'objectif est de concevoir une commande pour la turbine qui va respecter un cahier des charges. Plusieurs compétences théoriques sont nécessaires pour la résolution du problème posé. Dans un premier temps, nous modéliserons le système avec un modèle mathématique décrivant son comportement. Ensuite, nous allons linéariser autour d'un point de fonctionnement et choisir les différentes solutions possibles pour la stratégie de contrôle afin de mieux satisfaire les spécifications. Nous expliquerons l'utilité d'un filtre de Kalman pour mieux estimer le modèle. Une commande par retour d'état et une discussion introductive aux techniques de commande robuste seront enfin présentées.

SUPPORT

 $L'ensemble\ des\ sources\ du\ projet\ (Matlab/Simulink)\ est\ disponible\ \grave{a}\ l'adresse\ suivante: \verb|https://github.com/mape1991/BEcommandeAA||}$

Modélisation du système

1.1 Présentation du problème et notations utilisées

Dans ce bureau d'étude, nous considérons un système composé d'une **turbine génératrice de gaz** et d'une charge (par exemple, le rotor d'un hélicoptère ou un alternateur pour générer de l'électricité).

La turbine se compose de plusieurs étages dans lesquels des processus thermodynamiques interviennent pour apporter de l'énergie à l'air ambiant et ainsi enclencher la rotation d'un arbre. Le premier étage consiste en la compression de l'air ambiant (et donc de sa température). Une partie de ces gaz participe alors à la combustion du carburant du second étage. Les gaz arrivent alors dans le troisième étage avec une très forte énergie potentielle, sont détendus (diminution de pression) et actionnent alors la rotation d'un axe mécanique. Les gaz possédant encore une très forte énergie, ils sont détendus une deuxième fois dans la **turbine libre** qui transforme cette énergie en énergie mécanique fournie sur l'axe de sortie.

Les variables du problème qui nous intéressent sont :

- $-N_q$, la vitesse de rotation de l'arbre générateur de gaz.
- $-N_{tl}$, la vitesse de rotation de la turbine libre (grandeur à réguler).
- $-P_3$, la pression en sortie du compresseur.
- $-T_{45}$, la température inter-turbine (avant d'être détendu dans la turbine libre).
- $-W_f$, débit de carburant dans le second étage (grandeur de commande du problème).

Intuitivement, on comprend que plus le débit de carburant W_f est grand et plus la vitesse de rotation N_{tl} de l'arbre de sortie sera grande. Les variables du problème sont toutes observables mais pas toutes commandables (P_3 et T_{45} ne l'étant pas).

L'objectif de ce bureau d'étude est donc d'assurer la **régulation de la vitesse de rotation en sortie** N_{tl} , en prenant en compte les charges mécaniques qui peuvent s'appliquer sur l'axe de sortie.

1.2 Modélisation du système

Dans cette partie, nous allons modéliser l'ensemble du système turbine, qui sera décomposé en soussystèmes dont les fonctions de transfert sont connues.

1.2.1 Doseur de carburant

Le doseur de carburant permet d'augmenter le débit de carburant W_f circulant dans le second étage de la turbine. Le débit de consigne W_f^* est envoyée à un moteur pas à pas actionnant le doseur. La dynamique

du doseur a été identifiée par un système du premier ordre tel que :

$$t_{dos}\frac{dW_f}{dt} = -W_f + W_f^* \tag{1.1}$$

$$T_{doseur}(s) = \frac{1}{1 + t_{dos}s} \tag{1.2}$$

Ce sous-système est donc la première fonction de transfert que la consigne W_f^* rencontre. La vitesse de variation de la consigne étant limitée par la dynamique du moteur du doseur, un limiteur slew-rate est imposé sur la consigne.

1.2.2 Arbre générateur

L'arbre générateur de gaz est le coeur du système. C'est lui qui fait le lien entre le débit de carburant W_f et la forcé mécanique nécessaire à la rotation de l'arbre de sortie. Ainsi, en notant :

- $-I_q$, l'inertie de l'arbre générateur.
- $-C_c$, le couple résistant entraînant le compresseur.
- $-C_{thp}$, le couple généré par la détente des gaz.
- $-C_g$, le couple résultant tel que $C_g = C_{thp} C_c$.

Nous avons,

$$Ig\dot{N}_{q}(t) = C_{thp}(t) - C_{c}(t) = C_{q}(t)$$
 (1.3)

Plusieurs séries de données (fournies sous la forme de maillage - cf Fig. 1.1) nous sont fournies pour calculer C_q , T_{45} et C_{tl} en fonction de W_f et N_q .

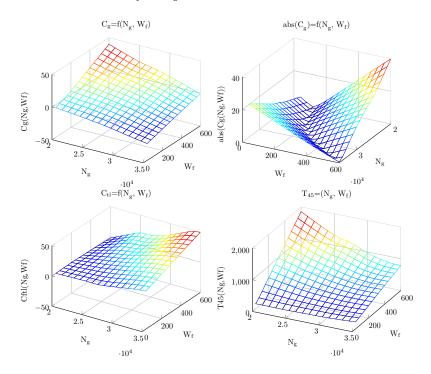


FIGURE 1.1 – Maillages des données fournies en fonction de W_f et N_q

Lorsque le couple résultant $C_g > 0$, l'arbre générateur est en phase d'accélération. De ce principe, on en déduit qu'en partant d'un état d'équilibre $(C_g = 0)$ et en augmentant progressivement le débit de carburant,

la vitesse de l'arbre N_g va augmenter jusqu'à atteindre une nouvel état d'équilibre. L'équation dynamique de l'arbre générateur est donc non-linéaire :

$$I_g \dot{N}_g(t) = C_g(W_f, N_g) \tag{1.4}$$

1.2.3 Turbine libre

Les gaz issus du générateur sont détendus dans la turbine libre qui se chargera du transfert d'énergie mécanique vers l'arbre de sortie et donc la charge utile. Ainsi, en notant :

- I_{tot} , l'inertie totale de la turbine libre (somme de son inertie propre et de l'inertie de la charge).
- $-C_{tl}$, le couple moteur récupéré par la détente des gaz.
- $-C_{charge}$, le couple résistant dû à la charge.

Nous avons,

$$I_{tot}\dot{N}_{tl}(t) = C_{tl}(W_f, N_q, N_{tl}) - C_{charge}$$

$$\tag{1.5}$$

En réalité, les données fournies ne nous donnent que $C_{tl}(W_f, N_g, N_{tl}^{nom}$ (c'est-à-dire le couple moteur autour du point de fonctionnement $N_{tl} = N_{tl}^{nom}$). L'équation dynamique de la turbine libre peut s'exprimer comme suit :

$$I_{tot}\dot{N}_{tl}(t) = C_{tl}(W_f, N_g, N_{tl}^{nom}) + \frac{dC_{tl}}{dN_{tl}}(N_g)\Delta N_{tl} - C_{charge}$$

$$\tag{1.6}$$

Avec deux maillages, 2D et 3D décrits sur la figure 1.2.

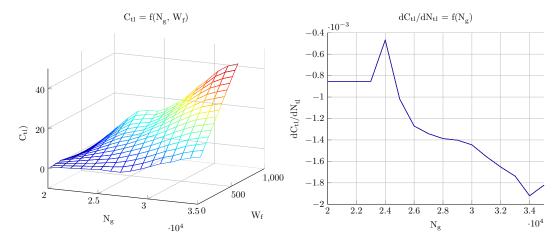


FIGURE 1.2 – Maillages de C_{tl} et $\frac{dC_{tl}}{dN_{tl}}$ en fonction de W_f et N_g

The state of the s

Le schéma ${\tt Simulink}$ du système complet est alors (cf Fig. 1.3) :

FIGURE 1.3 – Schéma Simulink du système turbine complet (non-linéaire)

Linéarisation du modèle

Le système global « turbine à gaz »étant désormais modélisé à partir de tables de mesures (grandement non-linéaires) sur le système, il est désormais nécessaire de linéariser le système autour d'un point de fonctionnement. Le but est d'obtenir une fonction de transfert globale sur laquelle les techniques de contrôle connues pourront être appliquées.

Le vecteur d'état X que nous allons considérer est tel que : $X = [W_f \ N_g \ N_{tl}]^t$. Le système comporte une entrée de consigne W_f (débit de carburant) et une entrée de perturbation C_{charge} (couple charge sur l'arbre de sortie).

2.1 Calcul du point d'équilibre

L'objectif de la linéarisation est de fixer un point de fonctionnement $X_0 = [W_f^0 \ N_g^0 \ N_{tl}^0]^t$, $U_0 = [W_f^0 \ C_{charge}^0]^t$ et de n'étudier le système que pour de petites variations de l'état autour de ce point statique. L'objectif de la régulation étant de fixer N_{tl} à N_{tl}^{nom} , on aura donc $N_{tl}^0 = N_{tl}^{nom} = 22800 \, tr/min$. Les autres variables d'état du système étant dépendantes l'une de l'autre, il est alors nécessaire de fixer l'une des deux pour calculer complètement le point d'équilibre. N_g étant mesurée de manière fiable, c'est cette dernière que nous fixerons telle que $N_g^0 = 28000 \, tr/min$.

D'après l'équation 1.4, nous avons :

$$I_g \dot{N}_g(t) = C_g(W_f, N_g) \tag{2.1}$$

Comme N_g est considérée constante autour du point d'équilibre, alors $\dot{N}_g(t) = 0$. Pour déterminer W_f^0 , il suffit alors de trouver l'abscisse W_f pour laquelle le couple résultant C_g s'annule, soit (cf Fig. 1.1) :

$$W_f^0 = arg(min|C_g(W_f, N_g^0)|)$$
(2.2)

La fonction Matlab fminsearch retourne alors $W_f^0 = 259.64 \ L/h$.

Le couple de charge C^0_{charge} est alors déterminé par la lecture du maillage de $C_{tl}(W_f^0, N_g^0)$ (cf Fig. 1.1), soit donc $C^0_{charge} = 13.6025 \ m.daN$.

2.2 Linéarisation

Le point d'équilibre (X_0, U_0) étant désormais déterminé, les équations dynamiques régissant l'évolution des états au cours du temps doivent être calculées. Il suffit alors d'effectuer un changement de variable de

type $X(t) = \Delta X(t) + X_0$.

On obtient alors l'équation d'état dynamique du système sous la forme :

$$\Delta X = J_f|_{X=X_0}.\Delta X
+ \frac{\delta g}{\delta W_f^*}|_{W_f^{*0}}.\Delta W_f^*
+ \frac{\delta h}{\delta C_{charge}}|_{C_{charge}^0}.\Delta C_{charge}
+ f(X_0) + g(W_f^{*0}) + h(C_{charge}^0)$$
(2.3)

Avec J_f , jacobienne de la matrice dynamique du système non-linéaire, telle que, d'après les équations 1.1, 1.4 et 1.5 :

$$J_{f} = \begin{pmatrix} -\frac{1}{t_{dos}} & 0 & 0\\ \frac{1}{I_{g}} \frac{\delta C_{g}(W_{f}, N_{g})}{\delta W_{f}} & \frac{1}{I_{g}} \frac{\delta C_{g}(W_{f}, N_{g})}{\delta N_{g}} & 0\\ \frac{1}{I_{tot}} \frac{\delta C_{tl}(W_{f}, N_{g}, N_{tl})}{\delta N_{g}} & \frac{1}{I_{tot}} \frac{\delta C_{tl}(W_{f}, N_{g}, N_{tl})}{\delta N_{g}} & \frac{1}{I_{tot}} \frac{\delta C_{tl}(W_{f}, N_{g}, N_{tl})}{\delta N_{g}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} -18.5185 & 0 & 0\\ 65.5871 & -1.9835 & 0\\ 17.1650 & 0.8011 & -0.5289 \end{pmatrix}$$

$$(2.4)$$

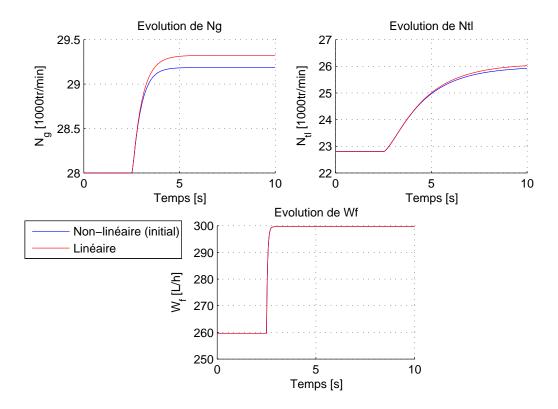
Par conséquent, la matrice dynamique A_{lin} du système linéarisé est telle que : $A_{lin} = J_f$. On remarque que cette matrice est triangulaire et donc que ses valeurs propres sont les éléments de la diagonale. Ceci prouve directement la stabilité asymptotique du système linéaire puisque ses éléments diagonaux sont tous réels négatifs. En considérant maintenant le vecteur d'entrée U tel que $U = [W_f \quad C_{charge}]^t$, alors la matrice d'entrée B_lin du système linéarisé est telle que :

$$B_{lin} = \begin{pmatrix} -\frac{1}{t_{dos}} & 0\\ 0 & 0\\ 0 & -\frac{1}{t_{tot}} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 18.5185 & 0\\ 0 & 0\\ 0 & -381.2529 \end{pmatrix}$$
 (2.5)

En considérant maintenant le vecteur de sortie $Y = [N_g \quad P_3 \quad T_{45} \quad N_{tl}]^t$ du système (toujours autour du point d'équilibre), la matrice de sortie C_{lin} du système est alors définie comme :

$$C_{lin} = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 \\ \frac{\delta P_3(W_f, N_g)}{\delta W_f} & \frac{\delta P_3(W_f, N_g)}{\delta N_g} & 0 \\ \frac{\delta T_{45}(W_f, N_g)}{\delta W_f} & \frac{\delta T_{45}(W_f, N_g)}{\delta N_g} & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 0 & 1.0000 & 0 \\ 0.0020 & 0.0002 & 0 \\ 1.6012 & -0.0228 & 0 \\ 0 & 0 & 1.0000 \end{pmatrix}$$
(2.6)

La figure 2.1 montre les différences entre les performances du système complet non-liénaire et celles du système linéarisé. L'allure des réponses est sensiblement la même (régime transitoire identique). Cependant, en régime permanent, une erreur d'environ 10% persiste sur la réponse de la vitesse de l'arbre générateur de gaz N_g .



 $Figure\ 2.1-Comparaison\ des\ performances\ entre\ le\ système\ initial\ (non-linéaire)\ et\ le\ système\ linéarisé$

Observateur du Kalman

Petrov

- 3.1 Équations du filtre de Kalman
- 3.2 Calcul du gain de Kalman

Commande par retour d'état

Petrov

- 4.1 Performances du système linéarisé
- 4.2 Cahier des charges
- 4.3 Placement de pôles
- 4.4 Retour d'état augmenté
- 4.5 Pire échelon de charge

Commande robuste

Un retour d'état K stabilisant le système et rejetant, au mieux, les perturbations (couple résistant C_{charge}) ayant été calculé pour le point de fonctionnement (X_0, U_0) considéré, il est maintenant nécessaire de vérifier la stabilité du système bouclé pour des points de fonctionnement différents. En effet, le point d'équilibre peut être en réalité légèrement différent ce celui calculé dans le chapitre 2.

Nous utiliserons pour cela des méthodes de calcul *LMI* (Linear Matrix Inequalities) (toolbox lmi de Matlab).

5.1 Calcul du retour d'état K_{lmi} stabilisant

Nous allons tout d'abord recalculer un gain de retour d'état stabilisant le système (noté K_{lmi}). Cet exercice est bien entendu redondant par rapport à la partie précédente mais il permet d'introduire les LMI.

La théorie des LMI que l'existence d'une matrice symétrique P satisfaisant la théorie de Lyapunov est une condition nécessaire et suffisante de stabilité pouvant être décrite par l'équation :

$$PA^{T} + AP < 0$$

$$P > 0$$
(5.1)

La matrice dynamique A d'un système bouclé avec un gain de retour d'état u = -Kx étant égale à $A_{boucl} = (A - BK)$, on aura alors la LMI suivante comme condition nécessaire et suffisante de stabilité :

$$P(A - BK)^{T} + (A + BK)P < 0$$

$$P > 0$$
(5.2)

Cette LMI étant non-linéaire, il est nécessaire d'effectuer le changement de variable $K = LP^{-1}$ pour assurer sa linéarité.

$$PA^{T} + AP + L^{T}B + BL < 0$$

$$P > 0$$
(5.3)

La matrice K_{lmi} retournée par le script Matlab est alors telle que :

$$K_{lmi} = [1.0042 - 4.0059 - 2.3667 - 1.9401] (5.4)$$

Et permet d'assurer la stabilité du système en plaçant les pôles dans le demi-plan gauche du plan complexe. Cependant, comme aucune autre spécification sur le placement des pôles n'est donnée, le solveur *LMI* se contente de trouver un seul gain qui stabilise le système. Autrement dit, la dernière itération correspond à l'itération à laquelle le solveur a trouvé pour la première fois un gain stabilisant.

L'objectif est maintenant de spécifier des régions *LMI* (à l'aide par exemple de la commande lmireg)pour que les pôles en boucle fermée appartiennent à l'intersection de ces régions. Ces régions correspondent à :

- Un demi-plan dont la partie réelle est inférieure à une valeur négative x_0 donnée, spécifiant alors le **temps de réponse du système**.
- Un demi-plan dont la partie réelle est supérieure à une valeur négative x_1 (telle que $x_1 < x_0$) donnée, pour **rester dans la bande passante** du système.
- Un secteur conique dont la pointe est située à l'origine du plan complexe, pour fixer l'amortissement et donc limiter le dépassement.

5.2 Vérification de la stabilité du système

La stabilité du système étant prouvée autour du point d'équilibre (X_0, U_0) (avec les performances souhaitées), il est maintenant nécessaire de vérifier au moins la stabilité du système bouclé autour d'autres points de fonctionnement (les performances pouvant être dégradées).

Nous allons maintenant utiliser une des propriétés des *LMI* qui spécifie que rajouter d'une équation à la *LMI* correspond à l'ajout d'une contrainte pour la solution finale.

Nous allons donc conserver le gain stabilisant K calculé dans le chapitre 4 et changer le point d'équilibre (c'est-à-dire la matrice A_{lin}). L'objectif est de vérifier si la LMI précédente peut-être résolue pour tous les points d'équilibre. La nouvelle LMI s'écrit alors (avec n, le nombre de points d'équilibre connus) :

$$P(A_{1} - BK)^{T} + (A_{1} + BK)P < 0$$

$$P(A_{2} - BK)^{T} + (A_{2} + BK)P < 0$$

$$\cdots$$

$$P(A_{n} - BK)^{T} + (A_{n} + BK)P < 0$$

$$P > 0$$
(5.5)

Le calcul sous Matlab (en utilisant la toolbox lmi) consiste en l'ajout successif des contraintes à la LMI de base (eq. 5.2). Le solveur indique alors que la LMI peut-être résolue (en 3 itérations) et fournie une matrice P (de dimension (4,4)) vérifiant le système d'équations précédent.

Remarque: Bien entendu, vérifier l'appartenance des pôles des systèmes bouclés considérés au demi-plan complexe gauche aurait suffit pour s'assurer de la bonne stabilisation du système. La technique présentée ici a cependant l'avantage d'être générique et moins fastidieuse.

Conclusion

OBJECTIF

Durant ce bureau d'étude nous avons mis en application différentes notions vues en cours d'Automatique Avancée afin de designer la commande d'une turbine à gaz. Le problème a consisté à réduire l'influence du couple de charge (typiquement, un alternateur) sur la vitesse de rotation de l'arbre en sortie (commande robuste). L'objectif a été de suivre une démarche industrielle, à partir de la modélisation jusqu'à la conception de la loi de commande.

BILAN

Nous avons tout d'abord modélisé la turbine à l'aide des équations fondamentales de la mécanique (en rotation). Le modèle a été ensuite linéarisé autour du point de fonctionnement nominal. Des techniques de commande par placement de pôles ont été mises en place pour maintenir la vitesse de rotation N_{tl} constante quelque soit la charge en entrée du système. Des méthodes d'automatique plus avancées (nécessitant l'usage de LMI) ont été ensuite testées pour vérifier la stabilité du système pour tous les points de fonctionnement considérés.

FUTUR

Ce bureau d'étude nous a donc permis de mettre en place sur un cas concret des stratégies de commande robuste, de nous rendre compte des difficultés qu'elles impliquent (notamment au niveau du calcul des paramètres) mais aussi de leur efficacité et de leur grande utilité.

Le sujet choisi pour mettre en oeuvre ce bureau d'étude est très parlant et a le mérite d'être complet. Nous regrettons cependant le trop grand nombre de séances passées sur la modélisation du système, au détriment de la conception d'un contrôleur H_{∞} , qui aurait été très intéressant et pertinent pour le problème posé.

Table des figures

1.1	Maillages des données fournies en fonction de W_f et N_g	4
1.2	Maillages de C_{tl} et $\frac{dC_{tl}}{dN_{tl}}$ en fonction de W_f et N_g	
	Schéma Simulink du système turbine complet (non-linéaire)	
2.1	Comparaison des performances entre le système initial (non-linéaire) et le système linéarisé .	(