Quelques applications de la représentation polytopique à la commande et l'estimation

Souad Bezzaoucha, Benoît Marx, Didier Maquin et José Ragot

Centre de Recherche en Automatique de Nancy (CRAN) Université de Lorraine, CNRS

GT S3 : Sûreté, Surveillance, Supervision, 11 Juin 2012







イロト 不良 とくほ とくほう 一日

Contribution du travail

Objectifs

- Synthèse d'une commande par retour d'état (ou de sortie) assurant le recalage à l'origine du système, sous contrainte de saturation
- Synthèse d'observateurs pour des systèmes à paramètres variants dans le temps assurant l'estimation simultanée de l'état et des variations paramétriques du système

Contribution

Ré-écriture polytopique (modèles de T-S) des non-linéarités

◆□▶ ◆□▶ ▲□▶ ▲□▶ ■ ののの

Contribution du travail

Objectifs

- Synthèse d'une commande par retour d'état (ou de sortie) assurant le recalage à l'origine du système, sous contrainte de saturation
- Synthèse d'observateurs pour des systèmes à paramètres variants dans le temps assurant l'estimation simultanée de l'état et des variations paramétriques du système

Contribution

Ré-écriture polytopique (modèles de T-S) des non-linéarités

▲□▶▲□▶▲□▶▲□▶ □ のQで

Contribution du travail

- 1 Contribution du travail
- 2 Généralités
- 3 Système à commande saturée
 - Cas scalaire
 - Cas vectoriel
 - Exemple illustratif
 - Commande par retour d'état sous contrainte de saturation
 - Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S sous contrainte de saturation
 - Autres applications
 - Simulations
 - 4 Systèmes à paramètres variant dans le temps
 - Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps
 - Relaxation des conditions
 - Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S à paramètres variants dans le temps

◆□▶ ◆□▶ ▲□▶ ▲□▶ ■ ののの

- Simulations
- Conclusion et Perspectives

Généralités

Un modèle T-S est composé d'un ensemble fini de modèles linéaires interconnectés grâce à des fonctions non linéaires définissant la contribution de chaque sous-modèle.

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{n} \mu_i(\xi(t))(A_i x(t) + B_i u(t)) \\ y(t) = \sum_{i=1}^{n} \mu_i(\xi(t))(C_i x(t) + D_i u(t)) \end{cases}$$

 $x(t) \in \mathbb{R}^{n_x}$ l'état du système, $u(t) \in \mathbb{R}^{n_u}$ la commande et $y(t) \in \mathbb{R}^m$ la sortie.

 $\xi(t) \in \mathbb{R}^q$ variable de décision (mesurable u(t), y(t) ou non mesurable x(t)).

Les fonctions poids $\mu_i(\xi(t))$ des *n* sous modèles vérifient la propriété de somme convexe

$$\sum_{i=1}^{n} \mu_i(\xi(t)) = 1 \quad \text{et}$$
$$0 \le \mu_i(\xi(t)) \le 1, \quad i = 1, \dots, n, \quad \forall t$$

Généralités

Transformation d'un modèle NL en modèle T-S

Basée directement sur la connaissance analytique du modèle non linéaire, le passage par une forme quasi-LPV et à l'aide de transformations polytopiques convexes,

$$\begin{split} \mathsf{NL} \begin{cases} \dot{x}(t) = f_x(x(t), u(t)) \\ y(t) = f_y(x(t), u(t)) \end{cases} \Rightarrow \\ \mathsf{Quasi-LPV} \begin{cases} \dot{x}(t) = A(x(t), u(t))x(t) + B(x(t), u(t))u(t) \\ y(t) = C(x(t), u(t))x(t) + D(x(t), u(t))u(t) \end{cases} \Rightarrow \\ \mathsf{Modèle T-S} \begin{cases} \dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{n} \mu_i(\xi(t))(A_ix(t) + B_iu(t)) \\ y(t) = \sum_{i=1}^{n} \mu_i(\xi(t))(C_ix(t) + D_iu(t)) \end{cases} \end{split}$$

Système à commande saturée

Saturation polytopique

Objectif

ré-écrire la saturation des actionneurs sous forme de modèles T-S

Système à commande saturée

Cas scalaire

$$u_{sat}(t) = \mu_{1}(t)u_{min} + \mu_{2}(t)u(t) + \mu_{3}(t)u_{max}$$

$$\mu_{1}(t) = \frac{1 - sign(u(t) - u_{min})}{2} \Rightarrow \begin{cases} u_{sat}(t) = \sum_{i=1}^{3} \mu_{i}(t)(\lambda_{i}u(t) + \gamma_{i}) \\ \lambda_{1} = 0 \quad \lambda_{2} = 1 \quad \lambda_{3} = 0 \\ \gamma_{1} = u_{min} \quad \gamma_{2} = 0 \quad \gamma_{3} = u_{max} \end{cases}$$

$$\mu_{3}(t) = \frac{1 + sign(u(t) - u_{max})}{2}$$

Système à commande saturée

Cas scalaire



$$\begin{array}{ll} u_{sat}(t) &= \mu_{1}(t)u_{min} + \mu_{2}(t)u(t) + \mu_{3}(t)u_{max} \\ \mu_{1}(t) &= \frac{1 - sign(u(t) - u_{min})}{2} \\ \mu_{2}(t) &= \frac{sign(u(t) - u_{min}) - sign(u(t) - u_{max})}{2} \end{array} \Rightarrow \begin{cases} u_{sat}(t) = \sum_{i=1}^{3} \mu_{i}(t)(\lambda_{i}u(t) + \gamma_{i}) \\ \lambda_{1} = 0 \quad \lambda_{2} = 1 \quad \lambda_{3} = 0 \\ \gamma_{1} = u_{min} \quad \gamma_{2} = 0 \quad \gamma_{3} = u_{max} \end{cases}$$

Système à commande saturée

Cas vectoriel

 $u(t) \in \mathbb{R}^{n_u}$, $u_j(t)$ (resp. $u_{sat}^j(t)$) la $j^{\text{ème}}$ composante de u(t) (resp. $u_{sat}(t)$).

$$u_{sat}(t) = \begin{pmatrix} \sum_{i=1}^{3} \mu_i^1(u_1(t))(\lambda_i^1 u_1(t) + \gamma_i^1) \\ \vdots \\ \sum_{i=1}^{3} \mu_i^{n_u}(u_{n_u}(t))(\lambda_i^{n_u} u_{n_u}(t) + \gamma_i^{n_u}) \end{pmatrix}$$

Pour avoir les mêmes fonctions poids $\mu_i^j(t)$ pour toutes les composantes du vecteur $u_{sat}(t)$

$$u_{\text{sat}}(t) = \begin{pmatrix} \left(\sum_{i=1}^{3} \mu_{i}^{1}(u_{1}(t))(\lambda_{i}^{1}u_{1}(t) + \gamma_{i}^{1})\right) \times \left(\prod_{k=2}^{n_{u}}\sum_{j=1}^{3} \mu_{j}^{k}(u_{k}(t))\right) \\ \vdots \\ \sum_{i=1}^{3} \mu_{i}^{\ell}(u_{\ell}(t))(\lambda_{i}^{\ell}u_{\ell}(t) + \gamma_{i}^{\ell}) \times \left(\prod_{k=1,k\neq\ell}^{n_{u}}\sum_{j=1}^{3} \mu_{j}^{k}(u_{k}(t))\right) \\ \vdots \\ \left(\sum_{i=1}^{3} \mu_{i}^{n_{u}}(u_{n_{u}}(t))(\lambda_{i}^{n_{u}}u_{n_{u}}(t) + \gamma_{i}^{n_{u}})\right) \times \left(\prod_{k=1}^{n_{u}}\sum_{j=1}^{3} \mu_{j}^{k}(u_{k}(t))\right) \end{pmatrix}$$

8/49

Système à commande saturée

Cas vectoriel

Ecriture T-S de la saturation

$$u_{sat}(t) = \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i^{sat}(t) (\Lambda_i u(t) + \Gamma_i)$$

Fonctions d'activation

$$\begin{bmatrix} \mu_i^{sat}(t) &= \prod_{j=1}^{n_u} \mu_{\sigma_j^j}^j(u_j(t)) \\ \Lambda_i &= diag(\lambda_{\sigma_1^1}^1, \dots, \lambda_{\sigma_l^{n_u}}^{n_u}) \\ \Gamma_i &= \left(\gamma_{\sigma_1^1}^1, \dots, \gamma_{\sigma_l^{n_u}}^{n_u}\right)^T$$

où les indices σ_i^j ($i = 1, ..., 3^{n_u}$ et $j = 1, ..., n_u$), égaux à 1,2 ou 3, indiquent la partition de la $j^{\text{ème}}$ entrée (μ_1^j, μ_2^j ou μ_3^j) dans le $j^{\text{ème}}$ sous-modèle. La relation entre le sous modèle *i* et l'indice σ_i^j est donnée par

$$i = 3^{n_u - 1} \sigma_i^1 + 3^{n_u - 2} \sigma_i^2 + \ldots + 3^0 \sigma_i^{n_u} - (3^1 + 3^2 + \ldots + 3^{n_u - 1})$$

Système à commande saturée

Cas vectoriel

Ecriture T-S de la saturation

$$u_{sat}(t) = \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i^{sat}(t) (\Lambda_i u(t) + \Gamma_i)$$

Fonctions d'activation

$$\left(\begin{array}{ccc} \mu_i^{sat}(t) & = & \prod_{j=1}^{n_u} \mu_{\sigma_i^j}^j(u_j(t)) \\ \Lambda_i & = & \textit{diag}(\lambda_{\sigma_i^1}^1, \dots, \lambda_{\sigma_i^{n_u}}^n) \\ \Gamma_i & = & \left(\gamma_{\sigma_i^1}^1 & \dots & \gamma_{\sigma_i^{n_u}}^n \right)^T \end{array} \right)$$

où les indices σ_i^j ($i = 1, ..., 3^{n_u}$ et $j = 1, ..., n_u$), égaux à 1,2 ou 3, indiquent la partition de la $j^{\text{ème}}$ entrée (μ_1^j, μ_2^j ou μ_3^j) dans le $i^{\text{ème}}$ sous-modèle. La relation entre le sous modèle i et l'indice σ_i^j est donnée par

$$i = 3^{n_u - 1} \sigma_i^1 + 3^{n_u - 2} \sigma_i^2 + \ldots + 3^0 \sigma_i^{n_u} - (3^1 + 3^2 + \ldots + 3^{n_u - 1})$$

Système à commande saturée

Exemple illustratif

Pour
$$n_u = 2$$
 entrées :

$$\begin{aligned}
\lambda_1^1 = \lambda_1^2 = 0 \quad \lambda_2^1 = \lambda_2^2 = 1 \quad \lambda_3^1 = \lambda_3^2 = 0 \\
\gamma_1^1 = u_{min}^1 \quad \gamma_2^1 = 0 \quad \gamma_3^1 = u_{max}^1 \\
\gamma_1^2 = u_{min}^2 \quad \gamma_2^2 = 0 \quad \gamma_3^2 = u_{max}^2
\end{aligned}$$

sous modèle i	(σ_i^1,σ_i^2)	$\mu_i(t)$	Λ_i	Γ _i
1	(1,1)	$\mu_1^1 \mu_1^2$	$diag(\lambda_1^1,\lambda_1^2)$	$\begin{bmatrix} \gamma_1^1 & \gamma_1^2 \end{bmatrix}^T$
2	(1,2)	$\mu_1^1 \mu_2^2$	$diag(\lambda_1^1,\lambda_2^2)$	$\begin{bmatrix} \gamma_1^1 & \gamma_2^2 \end{bmatrix}^T$
3	(1,3)	$\mu_1^1 \mu_3^2$	$diag(\lambda_1^1,\lambda_3^2)$	$\begin{bmatrix} \gamma_1^1 & \gamma_3^2 \end{bmatrix}^T$
4	(2,1)	$\mu_{2}^{1}\mu_{1}^{2}$	$diag(\lambda_2^1,\lambda_1^2)$	$\begin{bmatrix} \gamma_2^1 & \gamma_1^2 \end{bmatrix}^T$
5	(2,2)	$\mu_2^1 \mu_2^2$	$diag(\lambda_2^1,\lambda_2^2)$	$\begin{bmatrix} \gamma_2^1 & \gamma_2^2 \end{bmatrix}^T$
6	(2,3)	$\mu_2^1 \mu_3^2$	$diag(\lambda_2^1,\lambda_3^2)$	$\begin{bmatrix} \gamma_2^1 & \gamma_3^2 \end{bmatrix}^T$
7	(3,1)	$\mu_{3}^{1}\mu_{1}^{2}$	$diag(\lambda_3^1,\lambda_1^2)$	$\begin{bmatrix} \gamma_3^1 & \gamma_1^2 \end{bmatrix}^T$
8	(3,2)	$\mu_{3}^{1}\mu_{2}^{2}$	$diag(\lambda_3^1,\lambda_2^2)$	$\begin{bmatrix} \gamma_3^1 & \gamma_2^2 \end{bmatrix}^T$
9	(3,3)	$\mu_{3}^{1}\mu_{3}^{2}$	$diag(\lambda_3^1,\lambda_3^2)$	$\begin{bmatrix} \gamma_3^1 & \gamma_3^2 \end{bmatrix}^T$

◆□▶ ◆□▶ ◆ □▶ ◆ □▶ ● □ ● ● ● ●

10/49

Système à commande saturée

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Système à commande saturée

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Problématique

$$\begin{split} \dot{x}(t) &= Ax(t) + Bu_{sat}(t) \\ u_{sat}(t) &= \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i^{sat}(t) (\Lambda_i u(t) + \Gamma_i) \\ u(t) &= -Kx(t) \end{split}$$

Objectif

Trouver le gain K pour garantir le recalage du système à l'origine et compte tenu des limites de saturation

Solution proposée

Passage par la représentation T-S :
$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{3^{Nu}} \mu_i^{sat}(t)((A - B\Lambda_i K)x(t) + B\Gamma_i)$$

イロト 不得 トイヨト イヨト ニヨー

Problème d'optimisation sous contraintes LMI : $\min_{x \in \mathcal{X}} ||x(t)||$

Système à commande saturée

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Problématique

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= Ax(t) + Bu_{sat}(t) \\ u_{sat}(t) &= \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i^{sat}(t) (\Lambda_i u(t) + \Gamma_i) \\ u(t) &= -Kx(t) \end{aligned}$$

Objectif

Trouver le gain K pour garantir le recalage du système à l'origine et compte tenu des limites de saturation

Solution proposée

Passage par la représentation T-S :
$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{3^{2u}} \mu_i^{sat}(t)((A - B\Lambda_i K)x(t) + B\Gamma_i)$$

Problème d'optimisation sous contraintes LMI : $\min_{t \in T} ||x(t)||$

Système à commande saturée

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Problématique

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= Ax(t) + Bu_{sat}(t) \\ u_{sat}(t) &= \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i^{sat}(t) (\Lambda_i u(t) + \Gamma_i) \\ u(t) &= -Kx(t) \end{aligned}$$

Objectif

Trouver le gain K pour garantir le recalage du système à l'origine et compte tenu des limites de saturation

Solution proposée

Passage par la représentation T-S :
$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i^{sat}(t)((A - B\Lambda_i K)x(t) + B\Gamma_i)$$

Problème d'optimisation sous contraintes LMI : $\min_{k} ||x(t)||$

Système à commande saturée

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Approche de Lyapunov

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i(t)((A - B\Lambda_i K)x(t) + B\Gamma_i)$$

$$V(\mathbf{x}(t)) = \mathbf{x}^{T}(t) \mathbf{P} \mathbf{x}(t), \quad \mathbf{P} = \mathbf{P}^{T} > 0$$

$$\dot{V}(\boldsymbol{x}(t)) \leq \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i(t) (\boldsymbol{x}^T(t)((\boldsymbol{A} - \boldsymbol{B}\boldsymbol{\Lambda}_i\boldsymbol{K})^T \boldsymbol{P} + \boldsymbol{P}(\boldsymbol{A} - \boldsymbol{B}\boldsymbol{\Lambda}_i\boldsymbol{K}) + \boldsymbol{P}\boldsymbol{\Sigma}^{-1}\boldsymbol{P})\boldsymbol{x}(t) + \boldsymbol{\Gamma}_i^T \boldsymbol{B}^T \boldsymbol{\Sigma} \boldsymbol{B}\boldsymbol{\Gamma}_i)$$

Définissons :

$$\begin{aligned} \mathcal{Q}_{i} &= (A - B\Lambda_{i}K)^{T}P + P(A - B\Lambda_{i}K) + P\Sigma^{-1}P \\ \varepsilon &= \min_{i=1:3^{n_{u}}} \lambda_{min}(-\mathcal{Q}_{i}) \\ \delta &= \max_{i=1:3^{n_{u}}} \Gamma_{i}^{T}B^{T}\Sigma B\Gamma_{i} \end{aligned}$$

Alors

$$\dot{V}(t) < -\varepsilon \parallel x \parallel^2 + \delta$$

▲□▶ ▲□▶ ▲ 三▶ ▲ 三▶ - 三 - のへぐ

Système à commande saturée

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Condition

$$\dot{V}(t) < -\varepsilon \parallel x(t) \parallel^2 + \delta$$

x(t) est borné et converge vers une boule centrée à l'origine de rayon $\sqrt{\frac{\delta}{\epsilon}}$ si :

$$\mathcal{Q}_i < 0$$
 et $|| \mathbf{x}(t) ||^2 > \frac{\delta}{\varepsilon}$, $i = 1, \dots, 3^{n_u}$

LMI à résoudre

$$\mathcal{Q}_{i} = (A - B\Lambda_{i}K)^{T}P + P(A - B\Lambda_{i}K) + P\Sigma^{-1}P$$
$$\mathcal{Q}_{i} < 0 \equiv \begin{pmatrix} P_{1}A^{T} + AP_{1} - R^{T}\Lambda_{i}^{T}B^{T} - B\Lambda_{i}R & I \\ I & -\Sigma \end{pmatrix} < 0, \ (P_{1} = P^{-1}), \ i = 1, \dots, 3^{n_{u}}$$

Commande par retour d'état : $u(t) = -Kx(t), K = RP_1^{-1}$

Système à commande saturée

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Condition

$$\dot{V}(t) < -\varepsilon \parallel x(t) \parallel^2 + \delta$$

x(t) est borné et converge vers une boule centrée à l'origine de rayon $\sqrt{rac{\delta}{\epsilon}}$ si :

$$\mathcal{Q}_i < 0$$
 et $|| \mathbf{x}(t) ||^2 > \frac{\delta}{\varepsilon}$, $i = 1, \dots, 3^{n_u}$

LMI à résoudre

$$\mathcal{Q}_{i} = (A - B\Lambda_{i}K)^{T}P + P(A - B\Lambda_{i}K) + P\Sigma^{-1}P$$
$$\mathcal{Q}_{i} < 0 \equiv \begin{pmatrix} P_{1}A^{T} + AP_{1} - R^{T}\Lambda_{i}^{T}B^{T} - B\Lambda_{i}R & I \\ I & -\Sigma \end{pmatrix} < 0, \ (P_{1} = P^{-1}), \ i = 1, \dots, 3^{n_{u}}$$

Commande par retour d'état : u(t) = -Kx(t), $K = RP_1^{-1}$

Système à commande saturée

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Objectif : minimiser le rayon de la boule

x(t) converge vers une boule centrée à l'origine de rayon $\sqrt{\frac{\delta}{\varepsilon}} \rightarrow \text{minimiser le rayon }$?

Optimisation de δ et ε

$$\delta = \max_{i=1:3^{n_u}} \Gamma_i^T B^T \Sigma B \Gamma_i \quad \text{avec} \quad \Gamma_i^T B^T \Sigma B \Gamma_i < \beta \quad \Rightarrow \delta < \beta$$

$$\begin{cases} 1/\varepsilon < \beta \equiv \varepsilon > 1/\beta \\ \varepsilon = \min_{i=1:3^{n_u}} \lambda_{min}(-\mathcal{Q}_i) \end{cases} =$$

$$-Q_i > (1/\beta) \ l, \ i = 1, \dots, 3^{n_u} \Rightarrow$$

$$\left(\begin{array}{cc} \mathsf{Q}_i & I\\ I & -\beta I \end{array}\right) < 0, \ i = 1, \dots, 3^{n_u}$$

$$\begin{cases} \delta < \beta \\ \varepsilon > 1/\beta \end{cases} \Rightarrow \mathsf{rayon} < \beta \Rightarrow \mathsf{min}(\mathsf{rayon}) \equiv \mathsf{min}\beta$$

Système à commande saturée

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Objectif : minimiser le rayon de la boule

x(t) converge vers une boule centrée à l'origine de rayon $\sqrt{\frac{\delta}{\varepsilon}} \rightarrow \text{minimiser le rayon }$?

Optimisation de δ et ε

$$\delta = \max_{i=1:3^{n_u}} \Gamma_i^T B^T \Sigma B \Gamma_i \quad \text{avec} \quad \Gamma_i^T B^T \Sigma B \Gamma_i < \beta \quad \Rightarrow \delta < \beta$$

$$\left\{ \begin{array}{ll} 1/\varepsilon < \beta &\equiv \varepsilon > 1/\beta \\ \varepsilon = \min_{i=1:3^{n_u}} \lambda_{min}(-\mathcal{Q}_i) \end{array} \right\} =$$

$$-Q_i > (1/\beta) I, i = 1, \dots, 3^{n_u} \Rightarrow$$

$$\left(\begin{array}{cc} \mathsf{Q}_i & I\\ I & -\beta I \end{array}\right) < 0, \ i = 1, \dots, 3^{n_u}$$

$$\begin{cases} \delta < \beta \\ \varepsilon > 1/\beta \end{cases} \Rightarrow \mathsf{rayon} < \beta \Rightarrow \mathsf{min}(\mathsf{rayon}) \equiv \mathsf{min}\,\beta$$

Système à commande saturée

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Théorème

Il existe une commande par retour d'état statique pour un système à commande saturée tel que l'état converge vers une boule centrée à l'origine de rayon borné par β , s'il existe des matrices $P_1 = P_1^T > 0, R, \Sigma = \Sigma^T > 0$ solutions du problème d'optimisation

$$\Gamma_{i}^{T}B^{T}\Sigma B\Gamma_{i} < \beta, \quad \begin{pmatrix} Q_{i} & I \\ I & -\beta I \end{pmatrix} < 0, \quad Q_{i} = \begin{pmatrix} P_{1}A^{T} + AP_{1} - R^{T}\Lambda_{i}^{T}B^{T} - B\Lambda_{i}R & I \\ I & -\Sigma \end{pmatrix}$$

 $i = 1 : 3^{n_u}$

La commande par retour d'état est donnée par :

$$u(t) = -Kx(t)$$
$$K = RP_1^{-1}$$

Système à commande saturée

Lextension aux systèmes non linéaires sous forme T-S sous contrainte de saturation

Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S : commande par retour d'état sous contrainte de saturation

▲□▶▲□▶▲□▶▲□▶ □ のQで

Système à commande saturée

Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S sous contrainte de saturation

Modèle du système et sa commande saturée

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= \sum_{i=1}^{n} \mu_i(\xi) (A_i x(t) + B_i u_{sat}(t)) \\ u_{sat}(t) &= \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i^{sat}(t) (\Lambda_i u(t) + \Gamma_i) \\ u(t) &= -\sum_{j=1}^{n} \mu_j(\xi(t)) K_j x(t) \end{aligned}$$

Objectif

Ajuster les gains K_i pour recaler le système à l'origine compte tenu de la saturation

Solution proposée

Représentation T-S du système bouclé :

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{n} \sum_{j=1}^{n} \sum_{k=1}^{3^{nu}} \mu_i(\xi(t)) \mu_j(\xi(t)) \mu_k^{sat}(t) ((A_i - B_i \Lambda_k K_j) x(t) + B_i \Gamma_k)$$

Système à commande saturée

Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S sous contrainte de saturation

Modèle du système et sa commande saturée

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= \sum_{i=1}^{n} \mu_i(\xi) (A_i x(t) + B_i u_{sat}(t)) \\ u_{sat}(t) &= \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i^{sat}(t) (\Lambda_i u(t) + \Gamma_i) \\ u(t) &= -\sum_{j=1}^{n} \mu_j(\xi(t)) K_j x(t) \end{aligned}$$

Objectif

Ajuster les gains K_i pour recaler le système à l'origine compte tenu de la saturation

Solution proposée

Représentation T-S du système bouclé :

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{n} \sum_{j=1}^{n} \sum_{k=1}^{3^{nu}} \mu_i(\xi(t)) \mu_j(\xi(t)) \mu_k^{sat}(t) ((A_i - B_i \Lambda_k K_j) x(t) + B_i \Gamma_k)$$

Système à commande saturée

Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S sous contrainte de saturation

Modèle du système et sa commande saturée

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= \sum_{i=1}^{n} \mu_i(\xi) (A_i x(t) + B_i u_{sat}(t)) \\ u_{sat}(t) &= \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i^{sat}(t) (\Lambda_i u(t) + \Gamma_i) \\ u(t) &= -\sum_{j=1}^{n} \mu_j(\xi(t)) K_j x(t) \end{aligned}$$

Objectif

Ajuster les gains K_i pour recaler le système à l'origine compte tenu de la saturation

Solution proposée

Représentation T-S du système bouclé :

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{n} \sum_{j=1}^{n} \sum_{k=1}^{3^{nu}} \mu_i(\xi(t)) \mu_j(\xi(t)) \mu_k^{sat}(t) ((A_i - B_i \Lambda_k K_j) x(t) + B_i \Gamma_k)$$

18/49

Système à commande saturée

Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S sous contrainte de saturation

Théorème

Il existe une commande par retour d'état statique pour un système non linéaire sous forme *T*-S sous contrainte de saturation tel que l'état converge vers une boule centrée à l'origine de rayon borné par β , s'il existe des matrices $P_1 = P_1^T > 0, R, \Sigma_k = \Sigma_k^T > 0$ solutions du problème d'optimisation

$$\min_{P_1,R,\Sigma_k}\beta$$

$$\Gamma_{k}^{T}B_{i}^{T}\Sigma_{k}B_{i}\Gamma_{k} < \beta, \left(\begin{array}{c} \mathsf{Q}_{ijk} & I\\ I & -\beta I \end{array}\right) < 0, \ \mathsf{Q}_{ijk} = \left(\begin{array}{c} P_{1}\mathsf{A}_{i}^{T} + \mathsf{A}_{i}P_{1} - \mathsf{R}_{j}^{T}\Lambda_{k}^{T}B_{i}^{T} - B_{i}\Lambda_{k}\mathsf{R}_{j} & I\\ I & -\Sigma_{k} \end{array}\right)$$

pour $i = 1, ..., n, j = 1, ..., n, k = 1, ..., 3^{n_u}$.

La commande est donnée par

$$u(t) = -\sum_{j=1}^{n} \mu_j(\xi(t)) \mathcal{K}_j x(t)$$
$$\mathcal{K}_j = \mathcal{P}_1^{-1} \mathcal{R}_j$$

くロン 不良 とくほ とくほ とうほ

Système à commande saturée

-Autres applications

Autres applications

- Extension aux systèmes non linéaires incertains sous forme T-S : commande par retour d'état sous contrainte de saturation
- Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S : synthèse de contrôleurs statique et dynamique par retour de sortie sous contrainte de saturation

▲□▶▲□▶▲□▶▲□▶ □ のQで

Système à commande saturée

Simulations

Simulations

Système à commande saturée

L Simulations

Cas système non linéaire sous forme T-S et commande saturée

$$\begin{split} \dot{x}(t) &= \sum_{i=1}^{n} \mu_i(\xi) (A_i x(t) + B_i u_{sat}(t)) \\ u_{sat}(t) &= \sum_{i=1}^{3^{n_u}} \mu_i^{sat}(t) (\Lambda_i u(t) + \Gamma_i) \quad \text{avec} \quad u(t) = -\sum_{j=1}^{n} \mu_j(\xi(t)) \mathcal{K}_j x(t) \\ \dot{x}(t) &= \sum_{i=1}^{n} \sum_{j=1}^{n} \sum_{k=1}^{3^{n_u}} \mu_i(\xi(t)) \mu_j(\xi(t)) \mu_k^{sat}(t) ((A_i - B_i \Lambda_k \mathcal{K}_j) x(t) + B_i \Gamma_k) \end{split}$$

$$A_{1} = \begin{pmatrix} -2 & .1 \\ 0 & -1.5 \end{pmatrix}, A_{2} = \begin{pmatrix} -1.1 & .1 \\ 0 & -.8 \end{pmatrix}$$
$$B_{1} = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}, B_{2} = \begin{pmatrix} 1.5 & 0 \\ 0 & 1.5 \end{pmatrix}, u = \begin{pmatrix} u_{1} \\ u_{2} \end{pmatrix}$$

$$u_{1max} = 2, \ u_{1min} = -2, \ u_{2max} = 3, \ u_{2min} = -3$$

$$\begin{cases} \mu_1(t) = \frac{(1-\tanh(x_1(t)+x_2(t)))}{2} \\ \mu_2(t) = 1-\mu_1(t) \end{cases}$$

Système à commande saturée

- Simulations



FIGURE : Cas nominal, nominal saturé et saturation T-S : états (à gauche)-commande (à droite)

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps : Estimation d'état et de paramètres

イロン 不得 とくほ とくほ とうほ

Systèmes à paramètres variant dans le temps

L Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Objectif

Construire un observateur pour estimer simultanément l'état et les paramètres du système

Modèle du système

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A(t)x(t) + B(t)u(t) \\ y(t) = Cx(t) \end{cases}$$
$$A(t) = A_0 + \theta(t)A_1$$
$$B(t) = B_0 + \theta(t)B_1, \ \theta(t) \in [\theta, \overline{\theta}].$$

 A_0 , A_1 , B_0 et B_1 connues. La variation de $\theta(t)$ n'est pas mesurable, mais reste bornée entre deux valeurs, respectivement notées $\underline{\theta}$ et $\overline{\theta}$ connues.

▲□▶▲□▶▲□▶▲□▶ □ のQで

Systèmes à paramètres variant dans le temps

L Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Objectif

Construire un observateur pour estimer simultanément l'état et les paramètres du système

Modèle du système

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= A(t)x(t) + B(t)u(t) \\ y(t) &= Cx(t) \\ A(t) &= A_0 + \theta(t)A_1 \\ B(t) &= B_0 + \theta(t)B_1, \ \theta(t) \in [\underline{\theta}, \overline{\theta}] \end{aligned}$$

$$A_0$$
, A_1 , B_0 et B_1 connues. La variation de $\theta(t)$ n'est pas mesurable, mais reste bornée ntre deux valeurs, respectivement notées θ et $\overline{\theta}$ connues.

e

Systèmes à paramètres variant dans le temps

L Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Cas $\theta(t)$ scalaire

$$\theta(t) = \mu_1(\theta(t))\underline{\theta} + \mu_2(\theta(t))\overline{\theta}$$

$$\begin{cases} \mu_1(\theta(t)) &= \frac{\overline{\theta} - \theta(t)}{\overline{\theta} - \underline{\theta}} \\ \mu_2(\theta(t)) &= \frac{\theta(t) - \underline{\theta}}{\overline{\theta} - \underline{\theta}} \end{cases}$$

$$\dot{x}(t) = (A_0 + \theta(t)A_1)x(t) + (B_0 + \theta(t)B_1)u(t)$$

6

 $= (A_0 + (\mu_1(\theta(t))\underline{\theta} + \mu_2(\theta(t))\overline{\theta})A_1)x(t) + (B_0 + (\mu_1(\theta(t))\underline{\theta} + \mu_2(\theta(t))\overline{\theta})B_1)u(t)$

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \sum_{i=1}^{2} \mu_i(\boldsymbol{\theta}(t))(\overline{A}_i \mathbf{x}(t) + \overline{B}_i u(t))$$
$$\begin{pmatrix} \overline{A}_1 = A_0 + \underline{\theta} \ A_1, & \overline{B}_1 = B_0 + \underline{\theta} \ B_1 \\ \overline{A}_2 = A_0 + \overline{\theta} \ A_1, & \overline{B}_2 = B_0 + \overline{\theta} \ B_1 \end{pmatrix}$$

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Cas $\theta(t)$ vectoriel

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{A}(t)\mathbf{x}(t) + \mathbf{B}(t)\mathbf{u}(t)$$
$$\mathbf{A}(t) = \mathbf{A}_0 + \sum_{i=1}^n \theta_i(t)\mathbf{A}_i^1, \ \mathbf{B}(t) = \mathbf{B}_0 + \sum_{i=1}^n \theta_i(t)\mathbf{B}_i^1, \quad \theta_i(t) \in [\underline{\theta}_i, \overline{\theta}_i]$$

Chaque paramètre $\theta_i(t)$ est exprimé sous la forme :

$$\begin{aligned} \theta_i(t) &= \quad \frac{\overline{\theta}_i - \theta_i(t)}{\overline{\theta}_i - \underline{\theta}_i} \; \underline{\theta}_i + \frac{\theta_i(t) - \theta_i}{\overline{\theta}_i - \underline{\theta}_i} \; \overline{\theta}_i \\ &= \quad \mu_i^1(\theta_i(t))\underline{\theta}_i + \mu_i^2(\theta_i(t))\overline{\theta}_i \\ \dot{\kappa}(t) &= \sum_{i=1}^n \sum_{j=1}^2 \mu_j^j(\theta_i(t))(\overline{\mathcal{A}}_i^j x(t) + \overline{\mathcal{B}}_i^j u(t)) \end{aligned}$$

$$\overline{A}_i^1 = A_0 + \underline{\theta}_i A_i^1, \quad \overline{B}_i^1 = B_0 + \underline{\theta}_i B_i^1$$
$$\overline{A}_i^2 = A_0 + \overline{\theta}_i A_i^1, \quad \overline{B}_i^2 = B_0 + \overline{\theta}_i B_i^1$$

Systèmes à paramètres variant dans le temps

L Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Observateur d'état

$$\begin{cases} \dot{\hat{x}}(t) = \sum_{i=1}^{2} \mu_i(\hat{\theta}(t))(\overline{A}_i \hat{x}(t) + \overline{B}_i u(t) + L_i(y(t) - \hat{y}(t))) \\ \hat{y}(t) = C \hat{x}(t) \end{cases}$$

Difficultés

Difficultés pour établir l'erreur d'estimation $e_x(t) = x(t) - \hat{x}(t)$

Variables de décision $\theta(t)$ non mesurables

Observateur des paramètres

$$\dot{\hat{\theta}}(t) = \sum_{i=1}^{2} \mu_i(\hat{\theta}(t))(\mathcal{K}_i(y(t) - \hat{y}(t)) - \alpha_i\hat{\theta}(t))$$

▲□▶▲□▶▲□▶▲□▶ □ のQで

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Ré-écriture du modèle du système

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \sum_{i=1}^{2} \left(\mu_i(\hat{\theta}(t))(\overline{A}_i \mathbf{x}(t) + \overline{B}_i u(t)) + \Delta A(t) \mathbf{x}(t) + \Delta B(t) u(t) \right)$$

$$\Delta A(t) = \sum_{i=1}^{2} (\mu_i(\theta(t)) - \mu_i(\hat{\theta}(t)))\overline{A}_i = \mathscr{A}\Sigma_A(t)E_A$$

$$\Delta B(t) = \sum_{i=1}^{2} (\mu_i(\theta(t)) - \mu_i(\hat{\theta}(t)))\overline{B}_i = \mathscr{B}\Sigma_B(t)E_B$$

$$\mathcal{A} = \begin{bmatrix} \overline{A}_1 & \overline{A}_2 \end{bmatrix}, \ \Sigma_A(t) = \begin{pmatrix} \delta_1(t)I_{n_X} & 0 \\ 0 & \delta_2(t)I_{n_X} \end{pmatrix}, \ E_A = \begin{bmatrix} I_{n_X} & I_{n_X} \end{bmatrix}^T$$
$$\mathcal{B} = \begin{bmatrix} \overline{B}_1 & \overline{B}_2 \end{bmatrix}, \ \Sigma_B(t) = \begin{pmatrix} \delta_1(t)I_{n_U} & 0 \\ 0 & \delta_2(t)I_{n_U} \end{pmatrix}, \ E_B = \begin{bmatrix} I_{n_U} & I_{n_U} \end{bmatrix}^T$$

$$\delta_i(t) = \mu_i(\theta(t)) - \mu_i(\hat{\theta}(t)), \quad -1 \le \delta_i(t) \le 1$$

 $\Sigma_A^T(t)\Sigma_A(t) \leq I$ $\Sigma_B^T(t)\Sigma_B(t) \leq I$

Systèmes à paramètres variant dans le temps

L Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Erreurs d'estimation

 $\mathbf{e}_{\mathbf{x}}(t) = \mathbf{x}(t) - \hat{\mathbf{x}}(t)$ $\mathbf{e}_{\theta}(t) = \theta(t) - \hat{\theta}(t)$

Dynamique des erreurs

$$\dot{\mathbf{e}}_{\mathbf{x}}(t) = \sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t))((\overline{A}_{i} - L_{i}C)\mathbf{e}_{\mathbf{x}}(t) + \Delta A(t)\mathbf{x}(t) + \Delta B(t)u(t))$$
$$\dot{\mathbf{e}}_{\theta}(t) = \sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t))(\dot{\theta}(t) - K_{i}C\mathbf{e}_{\mathbf{x}}(t) + \alpha_{i}\theta(t) - \alpha_{i}\mathbf{e}_{\theta}(t))$$

Vecteur des erreurs augmenté

$$e_a(t) = \begin{bmatrix} e_x^T(t) & e_\theta^T(t) \end{bmatrix}^T$$

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Système augmenté

$$\dot{\mathbf{e}}_{a}(t) = \sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) \Phi_{i} \mathbf{e}_{a}(t) + \mathscr{B}_{i}(t) \omega(t)$$

$$\Phi_{i} = \begin{pmatrix} \overline{A}_{i} - L_{i}C & 0 \\ -K_{i}C & -\alpha I \end{pmatrix}, \ \mathscr{B}_{i}(t) = \begin{pmatrix} \Delta A(t) & 0 & 0 & \Delta B(t) \\ 0 & \alpha_{i}I & I & 0 \end{pmatrix}, \ \omega(t) = \begin{pmatrix} \mathbf{x}(t) \\ \theta(t) \\ \dot{\theta}(t) \\ u(t) \end{pmatrix}$$

Fonction de Lyapunov

$$V(e_a(t)) = e_a^T(t)Pe_a(t), P = P^T > 0, P = diag(P_0, P_1)$$

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Atténuation \mathcal{L}_2

$$\begin{split} \dot{V}(t) &= \sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) \left(e_{a}^{T}(t)(\Phi_{i}^{T}P + P\Phi_{i})e_{a}(t) + e_{a}^{T}(t)P\mathscr{B}_{i}(t)\omega(t) + \omega^{T}(t)\mathscr{B}_{i}^{T}(t)Pe_{a}(t) \right) \\ e_{a}(t) &= \left[e_{x}^{T}(t) & e_{\theta}^{T}(t) \right]^{T}, \ \omega(t) &= \left[x^{T}(t) & \theta^{T}(t) & \dot{\theta}^{T}(t) & u^{T}(t) \right]^{T} \\ \dot{V}(t) + e_{a}^{T}(t)\Gamma_{1}e_{a}(t) - \omega^{T}(t)\Gamma_{2}\omega(t) < 0 \\ \begin{pmatrix} e_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix}^{T} \left(\sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) \begin{pmatrix} \Phi_{i}^{T}P + P\Phi_{i} + \Gamma_{1} & P\mathscr{B}_{i}(t) \\ \mathscr{B}_{i}^{T}(t)P & -\Gamma_{2} \end{pmatrix} \right) \begin{pmatrix} e_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix} < 0 \end{split}$$

Difficulté et Solution

Termes constants et variants dans le temps

Séparer l'influence des termes variants dans le temps et les majorer

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Atténuation \mathscr{L}_2

$$\begin{split} \dot{V}(t) &= \sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) \left(\mathbf{e}_{a}^{T}(t) (\Phi_{i}^{T}P + P\Phi_{i}) \mathbf{e}_{a}(t) + \mathbf{e}_{a}^{T}(t) P\mathscr{B}_{i}(t) \omega(t) + \omega^{T}(t) \mathscr{B}_{i}^{T}(t) P\mathbf{e}_{a}(t) \right) \\ \mathbf{e}_{a}(t) &= \begin{bmatrix} \mathbf{e}_{x}^{T}(t) & \mathbf{e}_{\theta}^{T}(t) \end{bmatrix}^{T}, \ \omega(t) &= \begin{bmatrix} x^{T}(t) & \theta^{T}(t) & \dot{\theta}^{T}(t) & u^{T}(t) \end{bmatrix}^{T} \\ \dot{V}(t) + \mathbf{e}_{a}^{T}(t) \Gamma_{1} \mathbf{e}_{a}(t) - \omega^{T}(t) \Gamma_{2} \omega(t) < 0 \\ \begin{pmatrix} \mathbf{e}_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix}^{T} \left(\sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) \left(\begin{array}{c} \Phi_{i}^{T}P + P\Phi_{i} + \Gamma_{1} & P\mathscr{B}_{i}(t) \\ \mathscr{B}_{i}^{T}(t) P & -\Gamma_{2} \end{array} \right) \right) \left(\begin{array}{c} \mathbf{e}_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix} < 0 \end{split}$$

Difficulté et Solution

Termes constants et variants dans le temps

Séparer l'influence des termes variants dans le temps et les majorer

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Atténuation \mathscr{L}_2

$$\begin{split} \dot{V}(t) &= \sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) \left(\mathbf{e}_{a}^{T}(t) (\Phi_{i}^{T}P + P\Phi_{i}) \mathbf{e}_{a}(t) + \mathbf{e}_{a}^{T}(t) P \mathscr{B}_{i}(t) \omega(t) + \omega^{T}(t) \mathscr{B}_{i}^{T}(t) P \mathbf{e}_{a}(t) \right) \\ \mathbf{e}_{a}(t) &= \begin{bmatrix} \mathbf{e}_{x}^{T}(t) & \mathbf{e}_{\theta}^{T}(t) \end{bmatrix}^{T}, \ \omega(t) &= \begin{bmatrix} x^{T}(t) & \theta^{T}(t) & \dot{\theta}^{T}(t) & u^{T}(t) \end{bmatrix}^{T} \\ \dot{V}(t) + \mathbf{e}_{a}^{T}(t) \Gamma_{1} \mathbf{e}_{a}(t) - \omega^{T}(t) \Gamma_{2} \omega(t) < 0 \\ \begin{pmatrix} \mathbf{e}_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix}^{T} \left(\sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) \left(\begin{array}{c} \Phi_{i}^{T}P + P \Phi_{i} + \Gamma_{1} & P \mathscr{B}_{i}(t) \\ \mathscr{B}_{i}^{T}(t) P & -\Gamma_{2} \end{array} \right) \right) \left(\begin{array}{c} \mathbf{e}_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix} < 0 \end{split}$$

Difficulté et Solution

Termes constants et variants dans le temps

Séparer l'influence des termes variants dans le temps et les majorer

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

Problème à résoudre

$$\min_{P_0, P_1, R_i, F_i, \overline{\alpha}_i, \Gamma_i^j} \beta$$

sous les contraintes LMI (i = 1, 2)

$$\begin{pmatrix} M_{i}^{1} & -C^{T}F_{i}^{T} & 0 & 0 & 0 & 0 & P_{0}\mathscr{A} & P_{0}\mathscr{B} \\ * & -\overline{\alpha}_{i} - \overline{\alpha}_{i}^{T} + \Gamma_{1}^{1} & 0 & \overline{\alpha}_{i} & P_{1} & 0 & 0 & 0 \\ * & * & -\Gamma_{2}^{0} + \lambda_{1}E_{A}^{T}E_{A} & 0 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & -\Gamma_{2}^{1} & 0 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & * & -\Gamma_{2}^{2} & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & * & -\Gamma_{2}^{2} & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & * & * & -\Gamma_{2}^{3} + \lambda_{2}E_{B}^{T}E_{B} & 0 & 0 \\ * & * & * & * & * & -\Lambda_{i1}I & 0 \\ * & * & * & * & * & * & 0 & -\lambda_{i2}I \end{pmatrix}$$

33/49

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Relaxation des conditions

Propriété de somme convexe

$$\mu_2(t) = 1 - \mu_1(t)$$

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{2} \left(\mu_1(\hat{\theta}(t))(\overline{A}_i x(t) + \overline{B}_i u(t)) + \Delta A(t) x(t) + \Delta B(t) u(t) \right)$$
$$\Delta A(t) = \delta_1(t)(\overline{A}_1 - \overline{A}_2)$$
$$\Delta B(t) = \delta_1(t)(\overline{B}_1 - \overline{B}_2)$$
$$\delta_1(t) = \mu_1(\theta(t)) - \mu_1(\hat{\theta}(t))$$

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Relaxation des conditions

Conditions relaxées

$$\min_{P_0, P_1, R_i, F_i, \overline{\alpha}_i, \Gamma_i^j} \beta$$

sous les contraintes LMI (i=1,2)

$$\begin{pmatrix} M_i^1 & -C^T F_i^T & 0 & 0 & 0 & 0 & P_0 & P_0 \\ * & -\overline{\alpha}_i - \overline{\alpha}_i^T + \Gamma_1^1 & 0 & \overline{\alpha}_i & P_1 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & -\Gamma_2^0 + \Lambda_A & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & -\Gamma_2^1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & * & -\Gamma_2^2 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & * & * & -\Gamma_2^3 + \Lambda_B & 0 & 0 \\ * & * & * & * & * & * & -\Lambda_1 & 0 \\ * & * & * & * & * & * & * & 0 & -\Lambda_2 \end{pmatrix} < < 0$$

$$\begin{aligned} & \Gamma_2^j < \beta(j = 0, 1, 2, 3) \\ M_i^1 = P_0 \overline{A}_i + \overline{A}_i^T P_0 - R_i C - C^T R_i^T + \Gamma_1^0 \\ \Lambda_A = (\overline{A}_1 - \overline{A}_2)^T \Lambda_1 (\overline{A}_1 - \overline{A}_2), \Lambda_B = (\overline{B}_1 - \overline{B}_2)^T \Lambda_2 (\overline{B}_1 - \overline{B}_2) \\ \end{aligned}$$
Gains des observateurs : $L_i = P_0^{-1} R_i, \ K_i = P_1^{-1} F_i, \ \alpha_i = P_1^{-1} \overline{\alpha}_i \end{cases}$

35/49

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S à paramètres variants dans le temps

Systèmes non linéaires sous forme T-S à paramètres variants dans le temps : Estimation d'état et de paramètres

▲□▶▲□▶▲□▶▲□▶ □ のQで

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S à paramètres variants dans le temps

Modèle

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \sum_{i=1}^{r} \mu_i(\mathbf{x}(t))(A_i(t)\mathbf{x}(t) + B_iu(t))$$

$$\mathbf{y}(t) = C\mathbf{x}(t)$$

$$egin{aligned} &A_i(t)=A_i+ heta(t)\overline{A}_i\ &B_i(t)=B_i+ heta(t)\overline{B}_i,\ heta(t)\in [\underline{ heta},\overline{ heta}] \end{aligned}$$

Système T-S

$$\dot{\mathbf{x}}(t) = \sum_{i=1}^{r} \sum_{j=1}^{2} \mu_i(\mathbf{x}(t)) \mu_j(\boldsymbol{\theta}(t)) (\mathscr{A}_{ij}\mathbf{x}(t) + \mathscr{B}_{ij}\boldsymbol{u}(t))$$

$$\begin{cases} \mathscr{A}_{i1} = A_i + \underline{\theta} \ \overline{A}_i, \ \mathscr{B}_{i1} = B_i + \underline{\theta} \ \overline{B}_i \\ \mathscr{A}_{i2} = A_i + \overline{\theta} \ \overline{A}_i, \ \mathscr{B}_{i2} = B_i + \overline{\theta} \ \overline{B}_i \end{cases}$$

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S à paramètres variants dans le temps

Difficultés

Variables de décision non mesurables (x(t) et $\theta(t)$)

Observateurs

$$\begin{cases} \dot{\hat{x}}(t) = \sum_{i=1}^{r} \sum_{j=1}^{2} \mu_i(\hat{x}(t))\mu_j(\hat{\theta}(t))(\mathscr{A}_{ij}\hat{x}(t) + \mathscr{B}_{ij}u(t) + L_i(y(t) - \hat{y}(t)) \\ \hat{y}(t) = C\hat{x}(t) \\ \dot{\hat{\theta}}(t) = \sum_{j=1}^{2} \mu_i(\hat{\theta}(t))(K_j(y(t) - \hat{y}(t)) - \alpha_j\hat{\theta}(t)) \end{cases}$$

▲□▶ ▲□▶ ▲ 三▶ ▲ 三▶ - 三 - のへぐ

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Extension aux systèmes non linéaires sous forme T-S à paramètres variants dans le temps

LMIs à résoudre

$$\min_{P_0,P_1,R_i,F_i,\overline{\alpha}_i,\Gamma_j^k}\beta$$

sous les contraintes LMI (i = 1 : r, j = 1, 2)

$$\begin{pmatrix} M_{ij}^{1} & -C^{T}F_{j}^{T} & 0 & 0 & 0 & 0 & P_{0} \mathscr{A} & P_{0} \mathscr{B} \\ * & -\overline{\alpha}_{j} - \overline{\alpha}_{j}^{T} + \Gamma_{1}^{1} & 0 & \overline{\alpha}_{j} & P_{1} & 0 & 0 & 0 \\ * & * & -\Gamma_{2}^{0} + \lambda_{1}E_{A}^{T}E_{A} & 0 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & -\Gamma_{2}^{1} & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & * & -\Gamma_{2}^{2} & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & * & -\Gamma_{2}^{2} + \lambda_{2}E_{B}^{T}E_{B} & 0 & 0 \\ * & * & * & * & * & -\Gamma_{2}^{3} + \lambda_{2}E_{B}^{T}E_{B} & 0 & 0 \\ * & * & * & * & * & * & -\lambda_{1}I & 0 \\ * & * & * & * & * & * & 0 & -\lambda_{2}I \end{pmatrix}$$

39/49

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Simulations

Simulations

40/49

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Simulations

Exemple académique

Considérons le système suivant :

$$A_{0} = \begin{pmatrix} -0.3 & -1 & -0.3 \\ 0.1 & -2 & -0.5 \\ -0.1 & 0 & -0.1 \end{pmatrix}, A_{1}^{1} = \begin{pmatrix} 0 & -1.1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{pmatrix}, A_{2}^{1} = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1.1 \end{pmatrix}$$
$$B = \begin{pmatrix} 1 \\ 0.5 \\ 0.25 \end{pmatrix}, C = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

▲□▶ ▲□▶ ▲ 三▶ ▲ 三▶ - 三 - のへぐ

Les paramètres $\theta_1(t)$ et $\theta_2(t)$ varient entre [0,1].

Systèmes à paramètres variant dans le temps

L Simulations

Cas nominal : $\dot{x}_n(t) = A_0 x_n(t) + Bu(t)$

Cas variations paramétriques : $\dot{x}_{v}(t) = (A_0 + \theta_1(t)A_1^1 + \theta_2(t)A_2^1)x_v(t) + Bu(t)$



FIGURE : Système nominal (bleu) -avec variation paramétrique (rouge)

◆□▶ ◆□▶ ▲□▶ ▲□▶ □ のQ@

Systèmes à paramètres variant dans le temps

L Simulations



FIGURE : Etats et leurs estimées (gauche)-Paramètres θ et leurs estimées (droite)

Systèmes à paramètres variant dans le temps

- Simulations

Système non linéaire (simplifié) : estimation d'état d'un bioréacteur simplifié

$$\dot{x}_{1}(t) = \frac{ax_{1}(t)x_{2}(t)}{x_{2}(t)+b} - x_{1}(t)u(t) \dot{x}_{2}(t) = -\frac{cax_{1}(t)x_{2}(t)}{x_{2}(t)+b} + (d-x_{2}(t))u(t)$$

 $x_1(t)$ la concentration en biomasse et $x_2(t)$ la concentration en substrat.

Commande u(t) : taux de dilution de l'entrée.

a = 0.5, b = 0.07, c = 0.7 et d = 2.5.

sortie $y(t) = x_1(t) (x_2(t) \text{ non mesurable}).$

Mise sous forme de modèle T-S

$$Z_{1}(t) = -u(t)$$

$$Z_{2}(t) = \frac{ax_{1}(t)x_{2}(t)}{x_{2}(t)+b}$$

$$Z_{3}(t) = -u(t) - \frac{cax_{1}(t)x_{2}(t)}{x_{2}(t)+b}$$

◆□▶ ◆□▶ ▲□▶ ▲□▶ ■ ののの

 $2^3 = 8$ sous-modèles.

Systèmes à paramètres variant dans le temps

- Simulations

Mise sous forme de modèle T-S

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{8} (A_i x(t) + Bu(t))$$

$$A_1 = \begin{pmatrix} -0.2 & 15 \\ 0 & -0.2 \end{pmatrix}, A_2 = \begin{pmatrix} -0.2 & 15 \\ 0 & -1.72 \end{pmatrix}, A_3 = \begin{pmatrix} -0.2 & 0.004 \\ 0 & -0.2 \end{pmatrix}$$

$$A_4 = \begin{pmatrix} -0.2 & 0.004 \\ 0 & -1.72 \end{pmatrix}, A_5 = \begin{pmatrix} -1 & 15 \\ 0 & -0.2 \end{pmatrix}, A_6 = \begin{pmatrix} -1 & 15 \\ 0 & -1.72 \end{pmatrix}$$

$$A_7 = \begin{pmatrix} -1 & 0.004 \\ 0 & -0.2 \end{pmatrix}, A_8 = \begin{pmatrix} -1 & 0.004 \\ 0 & -1.72 \end{pmatrix}, B_i = B = \begin{pmatrix} 0 \\ 2.5 \end{pmatrix}, C = \begin{pmatrix} 1 & 0 \end{pmatrix}$$

Erreurs de modélisation : $A_i(t) = A_i + \theta(t)\overline{A}_i$.

$$\overline{A}_{i} = \left(\begin{array}{cc} 0 & 0.5 \\ 0 & 0 \end{array}\right)$$

 $\theta(t)$ paramètre variant entre [0, 1].

Systèmes à paramètres variant dans le temps

Simulations



FIGURE : Etats et leurs estimées (gauche)-Paramètres θ et son estimée (droite)

Conclusion et Perspectives

Conclusions

- Nouvelle approche systématique pour le traitement des non-linéarités (saturation de commande et variations paramétriques).
- Méthode basée sur la ré-écriture sous forme de modèles T-S (par secteur non linéaires).
- Transformation en problème d'optimisation sous contraintes LMI (Inégalités Matricielles Linéaires).

Perspectives

- Application à la commande FTC pour la poursuite de modèle de référence.
- Présence de bruits de mesure.
- Application au diagnostic (résidus et bancs d'observateurs).
- Utilisation de fonctions de Lyapunov permettant de relaxer les conditions LMI.

▲□▶▲□▶▲□▶▲□▶ □ のQ@

Conclusion et Perspectives

Merci pour votre attention

Conclusion et Perspectives

Quelques références sur les modèles T-S

- T. A. Johansen, A.B Foss. Identification of non-linear system structure and parameters using regime decomposition. Automatica, 1995.
- K. Tanaka, H.O. Wang. Fuzzy Control Systems Design and Analysis : A Linear Matrix Inequality Approach. Ed. John Wiley and Sons, Inc, 2001.
- 3 A. Akhenak, M. Chadli, J. Ragot, D. Maquin. Estimation d'état et d'entrées inconnues d'un système non linéaire représenté sous forme multimodèle. CIFA, 2004.
- J. Li, C. Bo, J. Zhang and J. Du. Fault Diagnosis and Accommodation Based on Online Multi-model for Nonlinear Process. Lecture Notes in Computer Science, 2006.
- Z. Petres. Polytopic Decomposition of Linear Parameter-Varying Models by Tensor-Product Model Transformation. Ph.D. Dissertation, 2006.
- R. Orjuela, D. Maquin, J. Ragot. Nonlinear system identification using uncoupled state multiple-model

approach. Workshop on Advanced Control and Diagnosis, 2006.

- 7 D. Saifia, M. Chadli, S. labiod. H∞ Control of Multiple Model Subject to Actuator Saturation : Application to Quarter-Car Suspension System. Journal of Analog Integrated Circuits and Signal Processing, 2011.
- E. Naderi, N. Meskin, K. Khorasani. Nonlinear Fault Diagnosis of Jet Engines by Using a Multiple Model-Based Approach, J. Eng. Gas Turbines Power, 2012.
- A.M. Nagy, G. Mourot, G. Schutz, J. Ragot. Exact activated sludge reactor modeling using a multiple model. Industrial & Engineering Chemistry Research, 2010.
- S. Tarbouriech, G. Garcia, J.M. Gomes da Silva Jr.
 I. Queinnec. Stability and Stabilization of Linear Systems with Saturating Actuators.
 Soringer-Verlag, 2011.