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

Souad Bezzaoucha, Benoît Marx, Didier Maguin et José Ragot

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

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







# 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

# 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

- 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
- 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
  - Simulations
- 5 Conclusion et Perspectives



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

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

#### 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,

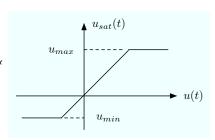
$$\mathsf{NL} \left\{ \begin{array}{l} \dot{x}(t) = f_X(x(t), u(t)) \\ y(t) = f_Y(x(t), u(t)) \end{array} \right. \Rightarrow \\ \mathsf{Quasi-LPV} \left\{ \begin{array}{l} \dot{x}(t) = A(x(t), u(t))x(t) + B(x(t), u(t))u(t) \\ y(t) = C(x(t), u(t))x(t) + D(x(t), u(t))u(t) \end{array} \right. \Rightarrow \\ \mathsf{Mod\`{e}le} \ \mathsf{T-S} \left\{ \begin{array}{l} \dot{x}(t) = \sum\limits_{i=1}^n \mu_i(\xi(t))(A_ix(t) + B_iu(t)) \\ y(t) = \sum\limits_{i=1}^n \mu_i(\xi(t))(C_ix(t) + D_iu(t)) \end{array} \right. \right.$$

# Saturation polytopique

# Objectif

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

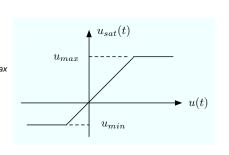
$$u_{\mathsf{sat}}(t) = \left\{ egin{array}{lll} & u(t) & \mathsf{si} & u_{\mathsf{min}} \leq u(t) \leq u_{\mathsf{max}} \\ & u_{\mathsf{max}} & \mathsf{si} & u(t) \geq u_{\mathsf{max}} \\ & u_{\mathsf{min}} & \mathsf{si} & u(t) \leq u_{\mathsf{min}} \end{array} 
ight.$$



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

Cas scalaire

$$u_{\text{sat}}(t) = \left\{ egin{array}{lll} & u(t) & ext{si} & u_{min} \leq u(t) \leq u_{max} \ & u_{max} & ext{si} & u(t) \geq u_{max} \ & u_{min} & ext{si} & u(t) \leq u_{min} \end{array} 
ight.$$



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

Cas vectoriel

 $u(t) \in \mathbb{R}^{n_u}$ ,  $u_i(t)$  (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  $u_{sat}(t)$ 

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

# 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

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

où les indices  $\sigma_i^j (i=1,\ldots,3^{n_u})$  et  $j=1,\ldots,n_u$ , égaux à 1,2 ou 3, indiquent la partition de  $j^{\text{ème}}$  entrée  $(\mu_1^j,\mu_2^j)$  ou  $\mu_3^j$ ) dans le  $j^{\text{ème}}$  sous-modèle.

La relation entre le sous modèle i et l'indice  $\sigma_i^j$  est donnée par

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

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

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

où les indices  $\sigma_i^j (i=1,\ldots,3^{n_u} \text{ et } j=1,\ldots,n_u)$ , égaux à 1,2 ou 3, indiquent la partition de la  $j^{\text{ème}}$  entrée  $(\mu_1^j,\mu_2^j \text{ ou } \mu_3^j)$  dans le  $i^{\text{ème}}$  sous-modèle.

La relation entre le sous modèle i et l'indice  $\sigma_i^J$  est donnée par

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

Pour 
$$n_u = 2$$
 entrées :

$$u_{sat}(t) = \sum_{i=1}^{9} \mu_i(t) (\Lambda_i u(t) + \Gamma_i)$$

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

sous modèle i	$(\sigma_i^1,\sigma_i^2)$	$\mu_i(t)$	$\Lambda_i$	Γ <sub>i</sub>
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)	$\mu_3^1 \mu_3^2$	$diag(\lambda_3^1,\lambda_3^2)$	$\begin{bmatrix} \gamma_3^1 & \gamma_3^2 \end{bmatrix}^T$

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

# Problématique

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu_{sat}(t)$$

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

$$u(t) = -Kx(t)$$

#### Objecti

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 :  $\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{3^{n-d}} \mu_i^{sat}(t) ((A B\Lambda_i K)x(t) + B\Gamma_i)$
- lacksquare Problème d'optimisation sous contraintes LMI :  $\min_{\nu} ||x(t)||$

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

# Problématique

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu_{sat}(t)$$

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

$$u(t) = -Kx(t)$$

# 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 :  $\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{3^{nul}} \mu_i^{sat}(t) ((A B\Lambda_i K)x(t) + B\Gamma_i)$
- Problème d'optimisation sous contraintes LMI :  $\min_{t \in \mathcal{X}} ||x(t)||$

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

# Problématique

$$\dot{x}(t) = Ax(t) + Bu_{sat}(t)$$

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

$$u(t) = -Kx(t)$$

### 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 :  $\min_{\kappa} ||x(t)||$

Commande par retour d'état sous contrainte de saturation

# Approche de Lyapunov

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

$$V(x(t)) = x^T(t)Px(t), \quad P = P^T > 0$$

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

Définissons :

$$\mathcal{Q}_{i} = (A - B\Lambda_{i}K)^{T}P + P(A - B\Lambda_{i}K) + P\Sigma^{-1}P$$

$$\varepsilon = \min_{i=1:3^{n_{U}}} \lambda_{min}(-\mathcal{Q}_{i})$$

$$\delta = \max_{i=1:3^{n_{U}}} \Gamma_{i}^{T}B^{T}\Sigma B\Gamma_{i}$$

Alors

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

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 :

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

#### 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),  $K = RP^{-1}$ 

◄□▶◀□▶◀른▶◀른▶ 를

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 :

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

#### LMI à résoudre

$$\begin{aligned} \mathcal{Q}_i &= (A - B \Lambda_i K)^T P + P(A - B \Lambda_i K) + P \Sigma^{-1} P \\ \mathcal{Q}_i &< 0 \equiv \begin{pmatrix} P_1 A^T + A P_1 - R^T \Lambda_i^T B^T - B \Lambda_i R & I \\ I & -\Sigma \end{pmatrix} < 0, \ (P_1 = P^{-1}), \ i = 1, \dots, 3^{n_u} \end{aligned}$$

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

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  $\sqrt{\frac{\delta}{\varepsilon}} \to \text{minimiser le rayon}$ ?

#### Optimisation de $\delta$ et $\epsilon$

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

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

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

$$\begin{pmatrix} Q_i & I \\ I & -\beta I \end{pmatrix} < 0, \ i = 1, \dots, 3^{n_u}$$

$$\begin{cases} \delta < \beta & \Rightarrow \text{rayon} < \beta \Rightarrow \min(\text{rayon}) \equiv \min \beta \end{cases}$$

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  $\sqrt{\frac{\delta}{\varepsilon}} \to \text{minimiser le rayon}$ ?

# Optimisation de $\delta$ et $\varepsilon$

$$\begin{split} \delta &= \max_{i=1:3^{n_u}} \Gamma_i^T B^T \Sigma B \Gamma_i \quad \text{avec} \quad \Gamma_i^T B^T \Sigma B \Gamma_i < \beta \quad \Rightarrow \delta < \beta \\ & \left\{ \begin{array}{l} 1/\varepsilon < \beta &\equiv \varepsilon > 1/\beta \\ \varepsilon = \min_{i=1:3^{n_u}} \lambda_{min} (-\mathcal{Q}_i) \end{array} \right. \Rightarrow \\ & \left. - Q_i > (1/\beta) \ I, \ i = 1, \dots, 3^{n_u} \Rightarrow \\ \left( \begin{array}{l} Q_i & I \\ I & -\beta I \end{array} \right) < 0, \ i = 1, \dots, 3^{n_u} \\ \end{array} \\ & \left\{ \begin{array}{l} \delta < \beta \\ \varepsilon > 1/\beta \end{array} \right. \Rightarrow \text{rayon} < \beta \Rightarrow \min(\text{rayon}) \equiv \min \beta \end{split}$$

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  $\beta$ , 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 :

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

Extension 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

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

# Modèle du système et sa commande saturée

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{n} \mu_{i}(\xi)(A_{i}x(t) + B_{i}u_{sat}(t))$$

$$u_{sat}(t) = \sum_{i=1}^{n} \mu_{i}^{sat}(t)(\Lambda_{i}u(t) + \Gamma_{i})$$

$$u(t) = -\sum_{j=1}^{n} \mu_{j}(\xi(t))K_{j}x(t)$$

#### Objecti

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

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

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

# Modèle du système et sa commande saturée

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{n} \mu_i(\xi) (A_i x(t) + B_i u_{sat}(t))$$

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

$$u(t) = -\sum_{j=1}^{n} \mu_j(\xi(t)) K_j x(t)$$

### 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

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

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

# Modèle du système et sa commande saturée

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{n} \mu_i(\xi) (A_i x(t) + B_i u_{sat}(t))$$

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

$$u(t) = -\sum_{j=1}^{n} \mu_j(\xi(t)) K_j x(t)$$

### 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 :

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

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  $\beta$ , s'il existe des matrices  $P_1 = P_1^T > 0$ ,  $R, \Sigma_k = \Sigma_k^T > 0$  solutions du problème d'optimisation

$$\begin{aligned} & \underset{P_{1},R,\Sigma_{k}}{\min} \beta \\ & \Gamma_{k}^{T} B_{i}^{T} \Sigma_{k} B_{i} \Gamma_{k} < \beta, \left( \begin{array}{c} Q_{ijk} & I \\ I & -\beta I \end{array} \right) < 0, \ Q_{ijk} = \left( \begin{array}{c} P_{1} A_{i}^{T} + A_{i} P_{1} - R_{j}^{T} \Lambda_{k}^{T} B_{i}^{T} - B_{i} \Lambda_{k} R_{j} & I \\ I & -\Sigma_{k} \end{array} \right) \\ & pour \ i = 1, \dots, n, j = 1, \dots, n, k = 1, \dots, 3^{n_{u}}. \end{aligned}$$

La commande est donnée par

$$u(t) = -\sum_{j=1}^{n} \mu_j(\xi(t)) K_j x(t)$$
$$K_j = P_1^{-1} R_j$$

4 D > 4 B > 4 E > 4 E > E 9 Q C

L 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

Simulations

# **Simulations**

Simulations

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

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{n} \mu_{i}(\xi) (A_{i}x(t) + B_{i}u_{sat}(t))$$

$$u_{sat}(t) = \sum_{i=1}^{n} \mu_{i}^{sat}(t) (\Lambda_{i}u(t) + \Gamma_{i}) \quad \text{avec} \quad u(t) = -\sum_{j=1}^{n} \mu_{j}(\xi(t)) K_{j}x(t)$$

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{n} \sum_{j=1}^{n} \sum_{k=1}^{3^{nu}} \mu_{i}(\xi(t)) \mu_{j}(\xi(t)) \mu_{k}^{sat}(t) ((A_{i} - B_{i}\Lambda_{k}K_{j})x(t) + B_{i}\Gamma_{k})$$

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

$$B_{1} = \begin{pmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{pmatrix}, B_{2} = \begin{pmatrix} 1.5 & 0 \\ 0 & 1.5 \end{pmatrix}, u = \begin{pmatrix} u_{1} \\ u_{2} \end{pmatrix}$$

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

$$\begin{cases} \mu_{1}(t) = \frac{(1-\tanh(x_{1}(t) + x_{2}(t)))}{2} \\ \mu_{2}(t) = 1 - \mu_{1}(t) \end{cases}$$

999

Simulations

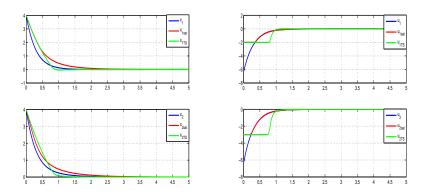


FIGURE : Cas nominal, nominal saturé et saturation T-S : états (à gauche)-commande (à droite)

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

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

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A(t)x(t) + B(t)u(t) \\ y(t) = Cx(t) \end{cases}$$

$$A(t) = A_0 + \theta(t)A_1$$
  

$$B(t) = B_0 + \theta(t)B_1, \ \theta(t) \in [\underline{\theta}, \overline{\theta}]$$

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

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

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = A(t)x(t) + B(t)u(t) \\ y(t) = Cx(t) \end{cases}$$

$$A(t) = A_0 + \theta(t)A_1$$
  

$$B(t) = B_0 + \theta(t)B_1, \ \theta(t) \in [\underline{\theta}, \overline{\theta}]$$

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

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

### Cas $\theta(t)$ scalaire

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

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

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

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\theta(t))(\overline{A}_{i}x(t) + \overline{B}_{i}u(t))$$

$$\begin{cases} \overline{A}_1 = A_0 + \underline{\theta} A_1, \quad \overline{B}_1 = B_0 + \underline{\theta} B_1 \\ \overline{A}_2 = A_0 + \overline{\theta} A_1, \quad \overline{B}_2 = B_0 + \overline{\theta} B_1 \end{cases}$$

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

# Cas $\theta(t)$ vectoriel

$$\dot{x}(t) = A(t)x(t) + B(t)u(t)$$

$$A(t) = A_0 + \sum_{i=1}^n \theta_i(t)A_i^1, \ B(t) = B_0 + \sum_{i=1}^n \theta_i(t)B_i^1, \quad \theta_i(t) \in [\underline{\theta}_i, \overline{\theta}_i]$$

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

$$\theta_{i}(t) = \frac{\overline{\theta}_{i} - \theta_{i}(t)}{\overline{\theta}_{i} - \underline{\theta}_{i}} \underline{\theta}_{i} + \frac{\theta_{i}(t) - \underline{\theta}_{i}}{\overline{\theta}_{i} - \underline{\theta}_{i}} \overline{\theta}_{i}$$

$$= \mu_{i}^{1}(\theta_{i}(t))\underline{\theta}_{i} + \mu_{i}^{2}(\theta_{i}(t))\overline{\theta}_{i}$$

$$\dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{n} \sum_{j=1}^{2} \mu_{i}^{j}(\theta_{i}(t)) (\overline{A}_{i}^{j} x(t) + \overline{B}_{i}^{j} u(t))$$

$$\overline{A}_{i}^{1} = A_{0} + \underline{\theta}_{i} A_{i}^{1}, \quad \overline{B}_{i}^{1} = B_{0} + \underline{\theta}_{i} B_{i}^{1}$$
$$\overline{A}_{i}^{2} = A_{0} + \overline{\theta}_{i} A_{i}^{1}, \quad \overline{B}_{i}^{2} = B_{0} + \overline{\theta}_{i} B_{i}^{1}$$

Systèmes 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

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

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

# Ré-écriture du modèle du système

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

$$\Delta A(t) = \sum_{i=1}^{2} (\mu_{i}(\theta(t)) - \mu_{i}(\hat{\theta}(t)))\overline{A}_{i} = \mathscr{A}\Sigma_{A}(t)E_{A}$$

$$\Delta B(t) = \sum_{i=1}^{2} (\mu_{i}(\theta(t)) - \mu_{i}(\hat{\theta}(t)))\overline{B}_{i} = \mathscr{B}\Sigma_{B}(t)E_{B}$$

$$\mathscr{A} = \begin{bmatrix} \overline{A}_{1} & \overline{A}_{2} \end{bmatrix}, \Sigma_{A}(t) = \begin{pmatrix} \delta_{1}(t)I_{n_{X}} & 0 \\ 0 & \delta_{2}(t)I_{n_{X}} \end{pmatrix}, E_{A} = \begin{bmatrix} I_{n_{X}} & I_{n_{X}} \end{bmatrix}^{T}$$

$$\mathscr{B} = \begin{bmatrix} \overline{B}_{1} & \overline{B}_{2} \end{bmatrix}, \Sigma_{B}(t) = \begin{pmatrix} \delta_{1}(t)I_{n_{U}} & 0 \\ 0 & \delta_{2}(t)I_{n_{U}} \end{pmatrix}, E_{B} = \begin{bmatrix} I_{n_{U}} & I_{n_{U}} \end{bmatrix}^{T}$$

$$\delta_{i}(t) = \mu_{i}(\theta(t)) - \mu_{i}(\hat{\theta}(t)), \quad -1 \leq \delta_{i}(t) \leq 1$$

$$\Sigma_{A}^{T}(t)\Sigma_{A}(t) \leq I$$

$$\Sigma_{B}^{T}(t)\Sigma_{B}(t) \leq I$$

999

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

#### Erreurs d'estimation

$$e_X(t) = X(t) - \hat{X}(t)$$
  
 $e_{\theta}(t) = \theta(t) - \hat{\theta}(t)$ 

## Dynamique des erreurs

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

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

## Vecteur des erreurs augmenté

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

4 U P 4 UP P 4 E P 4 E P E \*) 4 (\*

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

## Système augmenté

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

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

### 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 linéaires à paramètres variants dans le temps

## Atténuation $\mathcal{L}_2$

$$\begin{split} \dot{V}(t) &= \sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) \left( \mathbf{e}_{a}^{T}(t) (\mathbf{\Phi}_{i}^{T}P + P\mathbf{\Phi}_{i}) \mathbf{e}_{a}(t) + \mathbf{e}_{a}^{T}(t) P \mathcal{B}_{i}(t) \omega(t) + \omega^{T}(t) \mathcal{B}_{i}^{T}(t) P \mathbf{e}_{a}(t) \right) \\ &\mathbf{e}_{a}(t) = \left[ \begin{array}{cc} \mathbf{e}_{x}^{T}(t) & \mathbf{e}_{\theta}^{T}(t) \end{array} \right]^{T}, \ \omega(t) = \left[ \begin{array}{cc} x^{T}(t) & \theta^{T}(t) & \dot{\theta}^{T}(t) \end{array} \right]^{T} \end{split}$$

$$V(t) + e_a^T(t)\Gamma_1 e_a(t) - \omega^T(t)\Gamma_2 \omega(t) < 0$$

$$\begin{pmatrix} e_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix}^{T} \begin{pmatrix} \sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) \begin{pmatrix} \Phi_{i}^{T} P + P \Phi_{i} + \Gamma_{1} & P \mathcal{B}_{i}(t) \\ \mathcal{B}_{i}^{T}(t) P & -\Gamma_{2} \end{pmatrix} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} e_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix} < 0$$

#### Difficulté et Solution

■ Termes constants et variants dans le temps

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

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

## Atténuation $\mathcal{L}_2$

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

$$\begin{pmatrix} e_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix}^{T} \begin{pmatrix} \sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) \begin{pmatrix} \Phi_{i}^{T} P + P \Phi_{i} + \Gamma_{1} & P \mathcal{B}_{i}(t) \\ \mathcal{B}_{i}^{T}(t) P & -\Gamma_{2} \end{pmatrix} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} e_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix} < 0$$

### Difficulté et Solution

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

Systèmes linéaires à paramètres variants dans le temps

## Atténuation $\mathcal{L}_2$

$$\begin{split} \dot{V}(t) &= \sum_{i=1}^2 \mu_i(\hat{\theta}(t)) \left( \mathbf{e}_{a}^T(t) (\mathbf{\Phi}_i^T P + P \mathbf{\Phi}_i) \mathbf{e}_{a}(t) + \mathbf{e}_{a}^T(t) P \mathcal{B}_i(t) \omega(t) + \omega^T(t) \mathcal{B}_i^T(t) P \mathbf{e}_{a}(t) \right) \\ &\mathbf{e}_{a}(t) = \left[ \begin{array}{cc} \mathbf{e}_{x}^T(t) & \mathbf{e}_{\theta}^T(t) \end{array} \right]^T, \ \omega(t) = \left[ \begin{array}{cc} x^T(t) & \theta^T(t) & \dot{\theta}^T(t) & u^T(t) \end{array} \right]^T \\ &\dot{V}(t) + \mathbf{e}_{a}^T(t) \Gamma_1 \mathbf{e}_{a}(t) - \omega^T(t) \Gamma_2 \omega(t) < 0 \end{split}$$

$$\begin{pmatrix} e_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix}^{T} \begin{pmatrix} \sum_{i=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) \begin{pmatrix} \Phi_{i}^{T} P + P \Phi_{i} + \Gamma_{1} & P \mathscr{B}_{i}(t) \\ \mathscr{B}_{i}^{T}(t) P & -\Gamma_{2} \end{pmatrix} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} e_{a}(t) \\ \omega(t) \end{pmatrix} < 0$$

### Difficulté et Solution

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

1 L 7 1 L 7 1 E 7 1 E 7 9 C

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)

$$\begin{pmatrix} M_i^1 & -C^T F_i^T & 0 & 0 & 0 & 0 & P_0 \mathscr{A} & P_0 \mathscr{B} \\ * & -\overline{\alpha}_i - \overline{\alpha}_i^T + \Gamma_1^1 & 0 & \overline{\alpha}_i & P_1 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & -\Gamma_2^0 + \lambda_1 E_A^T E_A & 0 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & -\Gamma_2^1 & 0 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & * & -\Gamma_2^2 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & * & * & -\Gamma_2^2 & 0 & 0 & 0 \\ * & * & * & * & * & -\Gamma_2^3 + \lambda_2 E_B^T E_B & 0 & 0 \\ * & * & * & * & * & * & -\lambda_{i1} I & 0 \\ * & * & * & * & * & * & 0 & -\lambda_{i2} I \end{pmatrix}$$

$$M_i^1 = P_0 \overline{A}_i + \overline{A}_i^T P_0 - R_i C - C^T R_i^T + \Gamma_1^0$$
Gains des observateurs :  $L_i = P_0^{-1} R_i$ ,  $K_i = P_1^{-1} F_i$ ,  $\alpha_i = P_1^{-1} \overline{\alpha}_i$ 

33/49

) 9 (~

Relaxation des conditions

## Propriété de somme convexe

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

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

$$\Delta A(t) = \delta_1(t)(\overline{A}_1 - \overline{A}_2)$$

$$\Delta B(t) = \delta_1(t)(\overline{B}_1 - \overline{B}_2)$$

$$\delta_1(t) = \mu_1(\theta(t)) - \mu_1(\hat{\theta}(t))$$

Relaxation des conditions

### Conditions relaxées

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

sous les contraintes LMI (i=1,2)

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

$$\Gamma_2^J < \beta(j = 0, 1, 2, 3)$$

$$M_i^1 = P_0 \overline{A}_i + \overline{A}_i^T P_0 - R_i C - C^T R_i^T + \Gamma_1^0$$

$$\Lambda_A = (\overline{A}_1 - \overline{A}_2)^T \Lambda_1 (\overline{A}_1 - \overline{A}_2), \ \Lambda_B = (\overline{B}_1 - \overline{B}_2)^T \Lambda_2 (\overline{B}_1 - \overline{B}_2)$$

Gains des observateurs :  $L_i = P_0^{-1} R_i$ ,  $K_i = P_1^{-1} F_i$ ,  $\alpha_i = P_1^{-1} \overline{\alpha}_i$ 

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

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

#### Modèle

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = \sum_{i=1}^{r} \mu_{i}(x(t))(A_{i}(t)x(t) + B_{i}u(t)) \\ y(t) = Cx(t) \end{cases}$$

$$A_{i}(t) = A_{i} + \theta(t)\overline{A}_{i}$$

$$B_{i}(t) = B_{i} + \theta(t)\overline{B}_{i}, \ \theta(t) \in [\underline{\theta}, \overline{\theta}]$$

### Système T-S

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

$$\begin{cases}
\mathscr{A}_{i1} = A_{i} + \underline{\theta} \overline{A}_{i}, \, \mathscr{B}_{i1} = B_{i} + \underline{\theta} \overline{B}_{i} \\
\mathscr{A}_{i2} = A_{i} + \overline{\theta} \overline{A}_{i}, \, \mathscr{B}_{i2} = B_{i} + \overline{\theta} \overline{B}_{i}
\end{cases}$$

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

$$\begin{cases} \dot{\hat{x}}(t) &= \sum_{i=1}^{r} \sum_{j=1}^{2} \mu_{i}(\hat{x}(t)) \mu_{j}(\hat{\theta}(t)) (\mathscr{A}_{ij}\hat{x}(t) + \mathscr{B}_{ij}u(t) + L_{i}(y(t) - \hat{y}(t)) \\ \hat{y}(t) &= C\hat{x}(t) \end{cases}$$
$$\dot{\hat{\theta}}(t) = \sum_{j=1}^{2} \mu_{i}(\hat{\theta}(t)) (K_{j}(y(t) - \hat{y}(t)) - \alpha_{j}\hat{\theta}(t))$$

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

#### LMIs à résoudre

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

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

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

$$M_{ij}^{1} = P_{0}\overline{A}_{ij} + \overline{A}_{ij}^{T} P_{0} - R_{i}C - C^{T}R_{i}^{T} + \Gamma_{1}^{0}$$

$$L_{i} = P_{0}^{-1}R_{i}, \ K_{i} = P_{1}^{-1}F_{i}, \ \alpha_{i} = P_{1}^{-1}\overline{\alpha}_{i}$$

200

Simulations

**Simulations** 

└─ Simulations

## Exemple académique

Considérons le système suivant :

$$A_0 = \begin{pmatrix} -0.3 & -1 & -0.3 \\ 0.1 & -2 & -0.5 \\ -0.1 & 0 & -0.1 \end{pmatrix}, \ A_1^1 = \begin{pmatrix} 0 & -1.1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \end{pmatrix}, \ A_2^1 = \begin{pmatrix} 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & -1.1 \end{pmatrix}$$

$$B = \begin{pmatrix} 1 \\ 0.5 \\ 0.25 \end{pmatrix}, C = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 \end{pmatrix}$$

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

Simulations

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

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

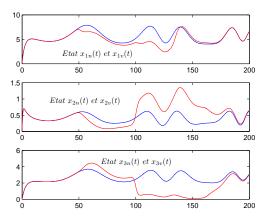
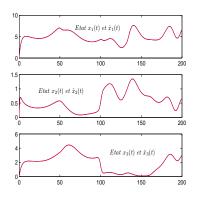


FIGURE: Système nominal (bleu) -avec variation paramétrique (rouge)

Simulations



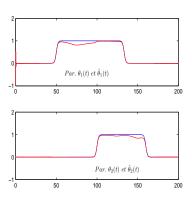


FIGURE : Etats et leurs estimées (gauche)-Paramètres  $\theta$  et leurs estimées (droite)

Simulations

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

$$\begin{split} \dot{x}_1(t) &= \frac{ax_1(t)x_2(t)}{x_2(t)+b} - x_1(t)u(t) \\ \dot{x}_2(t) &= -\frac{cax_1(t)x_2(t)}{x_2(t)+b} + (d-x_2(t))u(t) \end{split}$$

 $x_1(t)$  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  $y(t) = x_1(t)$  ( $x_2(t)$  non mesurable).

### Mise sous forme de modèle T-S

$$z_1(t) = -u(t)$$

$$z_2(t) = \frac{ax_1(t)x_2(t)}{x_2(t)+b}$$

$$z_3(t) = -u(t) - \frac{cax_1(t)x_2(t)}{x_2(t)+b}$$

 $2^3 = 8$  sous-modèles.

Simulations

## Mise sous forme de modèle T-S

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

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

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

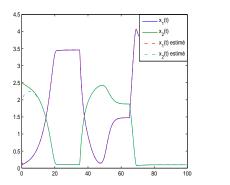
$$A_7 = \begin{pmatrix} -1 & 0.004 \\ 0 & -0.2 \end{pmatrix}, A_8 = \begin{pmatrix} -1 & 0.004 \\ 0 & -1.72 \end{pmatrix}, B_i = B = \begin{pmatrix} 0 \\ 2.5 \end{pmatrix}, C = \begin{pmatrix} 1 & 0 \end{pmatrix}$$

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].

Simulations



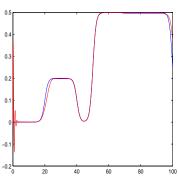


FIGURE : Etats et leurs estimées (gauche)-Paramètres  $\theta$  et son estimée (droite)

#### 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.

Conclusion et Perspectives

Merci pour votre attention

## 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.
- 2 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.
- 5 Z. Petres. Polytopic Decomposition of Linear Parameter-Varying Models by Tensor-Product Model Transformation. Ph.D. Dissertation, 2006.
- 6 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.
- [3] 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.
   Springer-Verlag. 2011.