

UNIVERSITÉ ABDELHAMID IBN BADIS-MOSTAGANEM  
FACULTÉ DES SCIENCES EXACTES ET SCIENCES DE LA NATURE ET  
DE LAVIE  
DÉPARTEMENT DE MATHÉMATIQUES



Mémoire de Master

Spécialité : Modélisation Contrôle et Optimisation

Thème

Positivité et stabilité asymptotique du model  
dynamique standard linéaire et scalaire de type 2D  
discret-continu

Présenté par

M<sup>elle</sup> ETTAOUI Hanane

Soutenu le 26 /05/2015

Devant le jury

Président	Djillali	LAID	MAA	U.Mostaganem.
Examineur	Djillali	BOUAGADA	Pr	U.Mostaganem.
Encadreur	Mohammed Amine	GHEZZAR	MAA	U.Mostaganem

# Table des matières

<b>Introduction</b>	<b>i</b>
<b>1 Généralités et notions de base</b>	<b>2</b>
1.1 Introduction . . . . .	2
1.2 Exponentielle d'une matrice . . . . .	2
1.3 Matrices non-négatives, positives et de Metzler . . . . .	3
1.4 Le polynôme caractéristique . . . . .	3
1.5 La transformée de Laplace . . . . .	4
1.6 Propriétés de la transformée de Laplace . . . . .	5
1.7 Transformation de Laplace inverse . . . . .	7
1.7.1 Propriétés : . . . . .	7
1.8 La transformée en $Z$ . . . . .	8
1.8.1 Propriétés de la transformée en $Z$ : . . . . .	8
1.8.2 Table des transformées en $Z$ usuelles . . . . .	11
1.9 Système d'état . . . . .	11
1.10 La fonction de transfert . . . . .	11
1.11 Système positif . . . . .	12
1.12 Stabilité asymptotique . . . . .	12
<b>2 La Positivité</b>	<b>13</b>
2.1 Introduction . . . . .	13

---

2.2	Formulation du problème . . . . .	13
2.3	La solution du probleme . . . . .	14
2.4	Conditions sur la positivité . . . . .	15
<b>3</b>	<b>Stabilité</b>	<b>17</b>
3.1	Introduction . . . . .	17
3.2	Stabilité asymptotique . . . . .	17
3.3	conditions pour stabilité . . . . .	17
	<b>Conclusion</b>	<b>23</b>
	<b>Bibliographie</b>	<b>24</b>

---

# INTRODUCTION

---

Dans de nombreux systèmes physiques les variables sont par nature positives, or les modèles usuels en particulier linéaires n'intègrent en général par cette contrainte.

Des modèles particuliers ont été développés par nombreux scientifiques, les modèles à compartiments pour la médecine et la biologie, les modèles électrique (circuits R.L.C), et d'autres modèles apparaissent dans les sciences de la communication et l'information.

Un système dynamique contient un certain nombre de grandeurs :  $x(t)$  dénote l'état du système,  $u(t)$  dénote les entrées du système,  $y(t)$  dénote les sorties du système, Dans ce mémoire, nous intéressons nous nous intéressons aux systèmes de type 
$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + BU \\ y = Cx + DU \end{cases} .$$

Dans les systèmes continu-discrets, la variable du temps continue et la variable discret interagissent et ces composantes ne peuvent pas être séparées. de tels systèmes sont appelés les systèmes hybride.

Ce mémoire est dévolue à l'étude des positivité et stabilité des système dynamique standard linéaire et scalaire de type  $2D$  discret- continu.

Pour ce faire, on couvre ce travail sur trois chapitres.

**Le premier chapitre** est un rappel introductif sur les systèmes linéaires et leurs développement dans la théorie de commande, et nous exposons une synthèse de la transformée Laplace et la transformée en  $Z$  comme outil servant à répondre à notre problématique.

**Le deuxième chapitre** présente la positivité d'un systèmes linéaires continu-discret de type  $2D$  et quelque exemple applicable

**Le troisième chapitre** traite les nouvelles condition pour stabilité asymptotique des systèmes linéaires continu-discret de type  $2D$  scalaire et l'efficacité de la procédure est démontrée sur les exemples.

**Notation :**

$\mathbb{R}$  : ensemble des nombres réels.

$\mathbb{R}_+$  : ensemble des nombres réels positifs ou nuls.

$\mathbb{N}$  : ensemble des entiers naturels.

$\mathbb{Z}$  : ensemble des entiers.

$\mathbb{Z}^+$  : L'ensemble des entiers positif.

$\mathbb{C}$  : ensemble des nombres complexes.

$\text{Re } z$  : partie réelle du nombres complexes  $z$

$\text{Im } z$  : partie imaginaire du nombre complexes  $z$

$\lambda$  : Les valeurs propres d'une matrice carée.

$\text{Tr}(A)$  : La trace d'une matrice carrée  $A$  tq :  $\text{Tr}(A) = \sum_{i=1}^n a_{ii} = \sum_{i=1}^n \lambda_i$  .

$||$  : Valeur absolue dans  $\mathbb{R}$ , ou module dans  $\mathbb{C}$ .

$\mathbb{R}^{n \times m}$  : L'espace des matrices de  $n$  lignes et  $m$  colonnes à entrée dans  $\mathbb{R}$ .

$\mathbb{R}^{n \times n}$  : L'espace des matrices carrées de dimension  $n$  à entrées dans  $\mathbb{R}$ .

$\mathbb{R}_+^{n \times m}$  : L'espace des matrices de  $n$  lignes et  $m$  colonnes à entrée dans  $\mathbb{R}_+$

$\bar{n}, \bar{m}$  : L'ensemble des  $n$  premiers entiers natureles non nuls.

$A^t$  : transposée d'une matrice  $A$ .

$\text{com}(A)$  : commatrice d'une matrice  $A$ .

$\exp A, e^A$  : L'exponentielle d'une matrice  $A$ .

$\det(A)$  : Le déterminant d'une matrice  $A$ .

$P_\lambda(A)$  : Le polynôme caractéristique d'une matrice carrée  $A$  .

---

# Generalites et notions de base

---

## 1.1 Introduction

Le but de cette section est d'anticiper et de définir des notions qui vont être en relation avec le sujet qui nous a été confié.

Dans un premier temps, nous introduisons dans ce qui suit, quelques notions utilisées ultérieurement dans notre développement :

## 1.2 Exponentielle d'une matrice

**Définition 1.2.1** *L'exponentielle de la matrice  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$  est la matrice de  $\mathbb{R}^{n \times n}$  notée  $e^A$  ou  $\exp(A)$  est définie par la relation :*

$$\exp(A) = \sum_{k=0}^{\infty} \frac{1}{k!} A^k. \quad (1.1)$$

**Propriétés** Soit  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$  et  $B \in \mathbb{R}^{n \times n}$

$$\bullet e^{A+B} = e^A \cdot e^B \quad \text{si } AB = BA. \quad (1.2)$$

$$\bullet \forall A \in \mathbb{R}^{n \times n} : e^A \text{ est inversible et } (e^A)^{-1} = e^{-A}. \quad (1.3)$$

$$\bullet \det(e^A) = e^{\text{Tr}(A)}. \quad (1.4)$$

### 1.3 Matrices non-négatives, positives et de Metzler

Soient  $A = (a_{ij})_{i,j} \in \mathbb{R}^{n \times m}$  et  $B = (b_{ij})_{i,j} \in \mathbb{R}^{n \times m}$  des matrices à coefficients réels. Par la suite, nous notons  $I_n$ , la matrice identité d'ordre  $n$  ou plus brièvement  $I$ .

**Définition 1.3.1** Soit la matrice  $A \in \mathbb{R}^{n \times m}$

- $A$  est une matrice **non – négative** si  $\forall i \in \bar{n}, \forall j \in \bar{m} : a_{ij} \geq 0$ , autrement dit toutes ses entrées sont non-négatives. Nous noterons une telle matrice par :  $A \geq 0$  ou encore,  $A \in \mathbb{R}_+^{n \times m}$ .

- $A$  est une matrice **positive** si  $A$  est non-négative et  $\exists k \in \bar{n}, \exists l \in \bar{m} : a_{kl} > 0$ , c'est à dire toutes ses entrées sont non négatives avec au moins une entrée strictement positive. Nous noterons une telle matrice par :  $A > 0$ .

- $A$  est une matrice **strictement positive** si  $\forall i \in \bar{n}, \forall j \in \bar{m} : a_{ij} > 0$ , i.e. toutes ses entrées sont (strictement) positives. Nous noterons une telle matrice par :  $A \gg 0$ .

Ces définitions et notations seront également valables pour des vecteurs de dimension  $n$ ,  $n \geq 2$ .

Cependant, pour les scalaires, la propriété strictement positif  $\alpha \gg 0$  coïncide avec  $\alpha > 0$ .

- $A$  est une matrice de **Metzler** si  $\forall i \in \bar{n}, \forall j \in \bar{m}, i \neq j : a_{ij} \geq 0$  i.e toutes ses entrées hors diagonales sont non négatives.

**Exemple 1.3.1** La matrice  $A$  suivante est une matrice de Metzler,

$$A = \begin{bmatrix} -1 & 0 & 4 & 1 \\ 0 & 0 & 1 & 1 \\ 1 & 1 & -5 & 0 \\ 1 & 3 & 0 & 9 \end{bmatrix}.$$

### 1.4 Le polynôme caractéristique

Soit  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$  et  $\lambda \in \mathbb{k}(\mathbb{R} \text{ ou } \mathbb{C})$ , le polynôme caractéristique de  $A$  est noté  $P_\lambda(A)$  et définit par :

$$P_\lambda(A) = \det(\lambda I - A). \tag{1.5}$$

## 1.5 La transformée de Laplace

La transformée de Laplace est un outil important et très puissant pour résoudre les équations et les systèmes différentiels linéaires en temps continu.

**Définition 1.5.1** Soit  $f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}$ , on dit que  $f$  est causale si  $f$  est nulle pour tout  $t < 0$

$$f(t) = \begin{cases} f(t) & ; \quad t \geq 0 \\ 0 & ; \quad t < 0 \end{cases} \quad (1.6)$$

**Exemple 1.5.1** Soit les fonctions  $H$  et  $f$  définies par :

$$H(t) = \begin{cases} 1 & ; \quad t \geq 0 \\ 0 & ; \quad t < 0 \end{cases}$$

$$f(t) = \begin{cases} e^t & ; \quad t \geq 0 \\ 0 & ; \quad t < 0 \end{cases}$$

sont des fonctions causales.

**Définition 1.5.2** Soit  $f(t)$  une fonction causale. La transformée de Laplace de  $f(t)$  notée  $\mathcal{L}(f(t))$  ou  $F(s)$ , est définie par :

$$\mathcal{L}(f(t)) = F(s) = \int_0^{+\infty} f(t)e^{-st} dt. \quad (1.7)$$

où  $s \in \mathbb{C}$ .

**Exemple 1.5.2** Soit  $f(t) = e^{kt}$  et  $k \in \mathbb{R}$

Alor :

$$\begin{aligned}\mathcal{L}(e^{kt}) &= \int_0^{+\infty} e^{kt} e^{-st} dt \\ &= \lim_{r \rightarrow +\infty} \int_0^r e^{(k-s)t} dt \\ &= \lim_{r \rightarrow +\infty} \frac{1}{k-s} (e^{(k-s)r} - 1), \quad \text{avec } s = x + iy\end{aligned}$$

on a

$$\begin{aligned}\lim_{r \rightarrow +\infty} | e^{(k-x-iy)r} | &= \lim_{r \rightarrow +\infty} | e^{(k-x)r} | | e^{-iyr} | \\ &= \lim_{r \rightarrow +\infty} e^{(k-x)r} \quad \text{car } | e^{-iyr} | = 1 \text{ et } | e^{(k-x)r} | \in \mathbb{R}_+^* \\ &= 0 \quad \text{si } k - x < 0 \\ &= 0 \quad \text{si } k < \text{Re}(s)\end{aligned}$$

$$\text{d'où : } \quad \mathcal{L}(e^{kt}) = \frac{1}{s-k} \quad \text{si } k < \text{Re}(s)$$

En particulier :

Si  $k = 0$  et si  $u(t) = 1$  est une fonction unité alors :

$$\mathcal{L}(u(t)) = \frac{1}{s} \quad \text{pour } \text{Re}(s) > 0$$

## 1.6 Propriétés de la transformée de Laplace

**linéarité :** Soit  $\alpha$  et  $\beta$  sont constantes quelconques et  $f(t)$ ,  $g(t)$  sont des fonctions dont les transformées de laplace sont respectivement  $F(s)$  et  $G(s)$ , alors

$$\begin{aligned}\mathcal{L}[\alpha f(t) + \beta g(t)] &= \alpha \mathcal{L}[f(t)] + \beta \mathcal{L}[g(t)] \\ &= \alpha F(s) + \beta G(s).\end{aligned}\tag{1.8}$$

**Dérivation :**

$$\mathcal{L}\left[\frac{df(t)}{dt}\right] = sF(s) - f(0).\tag{1.9}$$

Dans le cas générale on a :

$$\mathcal{L}(f^{(n)}) = s^n F(s) - s^{n-1} f(0) - s^{n-2} f'(0) - \dots - f^{(n-1)}(0).\tag{1.10}$$

**Intégration :**

$$\mathcal{L}\left[\int_0^t f(u) du\right] = \frac{F(s)}{s}. \quad \text{si } f(0) = 0\tag{1.11}$$

**Retard temporel :**

$$\mathcal{L}[f(t - \tau)] = \exp(-s\tau)F(s). \quad (1.12)$$

**Convolution :**

$$\mathcal{L}[f(t) * g(t)] = F(s) \cdot G(s) \quad (1.13)$$

**Théorème de la valeur initiale :**

$$\lim_{t \rightarrow 0^+} f(t) = f(0^+) = \lim_{s \rightarrow \infty} s f(s). \quad (1.14)$$

**Théorème de la valeur finale :**

$$\lim_{t \rightarrow \infty} f(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s f(s). \quad (1.15)$$

**La transformé de Laplace de  $t^\alpha$  :**

$$\mathcal{L}(t^n) = \frac{n!}{s^{n+1}}, \quad n \in \mathbb{N} \quad (1.16)$$

**Table de quelques transformée de laplace :**

Les fonction	ça trasformée de laplace
$a$	$\frac{a}{s}$
$at$	$\frac{a}{s^2}$
$e^{-at}$	$\frac{1}{s+a}$
$te^{-at}$	$\frac{1}{(s+a)^2}$
$\sin(wt)$	$\frac{w}{s^2+w^2}$
$sh(wt)$	$\frac{w}{s^2-w^2}$
$\cos(wt)$	$\frac{s}{s^2+w^2}$
$ch(wt)$	$\frac{s}{s^2-w^2}$
$e^{-at} \sin(wt)$	$\frac{w}{(s+a)^2+w^2}$

## 1.7 Transformation de Laplace inverse

**Définition 1.7.1** *La transformée de Laplace étant un opérateur bijectif, sa bijection inverse existe. Elle est unique et on l'appelle originale de  $F$ , elle est définie par :*

$$\mathcal{L}^{-1}(F(s)) = f(t). \quad (1.17)$$

### 1.7.1 Propriétés :

**Linéarité :** Si  $C_1$  et  $C_2$  sont des constantes quelconques et  $F(s)$ ,  $G(s)$  les transformées de Laplace de  $f(t)$  et  $g(t)$ , respectivement alors :

$$\mathcal{L}^{-1}\{C_1F(s) + C_2G(s)\} = C_1f(t) + C_2g(t) \quad (1.18)$$

**Changement d'échelle :**

Si

$$\mathcal{L}^{-1}(F(s)) = f(t) \quad (1.7.1)$$

alors,

$$\mathcal{L}^{-1}(F(s-a)) = \exp(at) f(t). \quad (1.19)$$

avec  $a \in \mathbb{R}$ .

**Transformée inverse de dérivées :**

a/Si

$$\mathcal{L}^{-1}(F(s)) = f(t)$$

Alors,

$$\begin{aligned} \mathcal{L}^{-1}(F^{(n)}(s)) &= \mathcal{L}^{-1}\left\{\frac{d^n}{ds^n}F(s)\right\} \\ &= (-1)^n t^n f(t). \end{aligned} \quad (1.20)$$

et  $n$  entier positif.

b/ Si  $f(0) = 0$  alors,

$$\mathcal{L}^{-1}(sF(s)) = f'(t). \quad (1.21)$$

## 1.8 La transformée en $Z$

**Définition 1.8.1** La transformée en  $Z$  est une application qui transforme une suite définie sur les entiers en une fonction  $S$  d'une variable complexe noté  $Z$  telle que :

$$X(z) = Z(x(n)) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(n)z^{-n} \quad (1.22)$$

$$z \in \left\{ z \in \mathbb{C} \mid \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(n)z^{-n} \text{ converge} \right\}$$

La variable  $n$  représente en général le temps discrétisé.

**Exemple 1.8.1** On note que les valeurs  $n = 0$  sont notées par " $\wedge$ ";

$$x_1(n) = \{\hat{1}, 2, 5, 7, 0, 1\}$$

$$\begin{aligned} X_1(z) &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x_1(n)z^{-n} \\ &= 1 \times z^0 + 2 \times z^{-1} + 5 \times z^{-2} + 7 \times z^{-3} + 0 \times z^{-4} + 1 \times z^{-5} \\ &= 1 + 2z^{-1} + 5z^{-2} + 7z^{-3} + z^{-5} \end{aligned}$$

### 1.8.1 Propriétés de la transformée en $Z$ :

La transformée en  $Z$  possède les propriétés formelles présentées dans le tableau ci dessous et qu'on détaillera par la suite.

opération sur les suites	opération sur la transformée en $Z$
$ax(n) + by(n)$	$aZ(x(n)) + bZ(y(n))$
$Z(x(n-k))$	$z^{-k}Z(x(n))$
$Z(x(n+k))$	$z^kZ(x(n)) - \sum_{j=0}^{k-1} x(j)z^{k-j}$
$Z(x(n) * y(n))$	$Z(x(n))Z(y(n))$
$Z(a^n x(n))$	$Z(x(n))(z/a)$
$Z(nx(n))$	$-z \frac{d}{dz} Z(x(n))$
$Z(n^k x(n))$	$(-z \frac{d}{dz})^k Z(x(n))$

**Linéarité :**

La transformée en  $Z$  d'une combinaison linéaire de deux signaux est la combinaison linéaire des transformées en  $Z$  de chaque signal :

$$\forall \lambda_1 \quad \text{et} \quad \forall \lambda_2 \quad Z(\lambda_1 x_1(n) + \lambda_2 x_2(n)) = \lambda_1 Z(x_1(n)) + \lambda_2 Z(x_2(n)) . \quad (1.23)$$

**Théorème du retard :****Cas de la transformée en  $Z$  bilatérale**

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(n)z^{-n} \quad (1.8.1)$$

$$Z(x(n)) = X(z) \implies Z(x_{n-k}) = z^{-k} X(z) \quad (1.24)$$

**Cas de la transformée en  $Z$  monolatérale**

$$X(z) = \sum_{n=0}^{+\infty} x(n)z^{-n}$$

$$Z(x(n)) = X(z) \implies$$

$$Z(x_{n-k}) = z^{-k} X(z) + \left( \sum_{n=1}^k x_{-n} z^{n-k} \right) \quad (1.25)$$

**Théorème de convolution :**

Soit  $z_n$  la suite obtenue par convolution de deux suites :

$$x_n \text{ et } y_n : \quad z_n = x_n * y_n = \sum_{i=0}^n x_i y_{n-i} \quad (1.26)$$

$$\begin{aligned} \text{Donc } Z(z_n) &= Z(x_n * y_n) \\ &= Y(z)X(z) \end{aligned}$$

Avec  $X(z) = Z(x_n)$  et  $Y(z) = Z(y_n)$ .

**Théorème de la valeur initiale :**

$$\lim_{n \rightarrow 0} x(n) = \lim_{z \rightarrow \infty} X(z).$$

**Théorème de la valeur finale :**

$$\lim_{n \rightarrow +\infty} x(n) = \lim_{z \rightarrow 1} (1 - z^{-1})X(z). \quad (1.27)$$

**Multiplication par  $e^{-anT}$  :**

$$Z(e^{-anT} x(n)) = X(ze^{at}). \quad (1.28)$$

**Dérivation :**

Comme

$$X(z) = \sum_{n=-\infty}^{+\infty} x(n)z^{-n} \quad (1.29)$$

et on a aussi :

$$\begin{aligned} \frac{dX(z)}{dz} &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} -nx(n)z^{-n-1} \\ -z \frac{dX(z)}{dz} &= \sum_{n=-\infty}^{+\infty} nx(n)z^{-n} \end{aligned} \quad (1.30)$$

de ce fait il apparait que  $-z \frac{dX(z)}{dz}$  est la transformée de  $nx(n)$ .

### 1.8.2 Table des transformées en $Z$ usuelles

suite	transformée en $Z$	domaine de convergence
$u_0 = 1 \quad u_n = 0 \quad \text{si } n > 0$	1	$C$
$u_k = 1 \quad u_n = 0 \quad \text{si } n \neq k$	$z^{-k}$	$C^*$
1	$\frac{Z}{Z-1}$	$ Z  > 1$
$n$	$\frac{Z}{(Z-1)^2}$	$ Z  > 1$
$a^n$	$\frac{Z}{Z-a}$	$ Z  > a$
$na^n$	$\frac{aZ}{(Z-a)^2}$	$ Z  > a$
$\cos(wn)$	$\frac{Z^2 - Z \cos(w)}{Z^2 - 2Z \cos(w) + 1}$	$ Z  > 1$
$\sin(wn)$	$\frac{Z \sin(w)}{Z^2 - 2Z \cos(w) + 1}$	$ Z  > 1$
$a^n \cos(wn)$	$\frac{Z^2 - aZ \cos(w)}{Z^2 - 2aZ \cos(w) + a^2}$	$ Z  > a$
$a^n \sin(wn)$	$\frac{aZ \sin(w)}{Z^2 - 2aZ \cos(w) + a^2}$	$ Z  > a$

## 1.9 Système d'état

Soit le système linéaire défini par :

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= Ax(t) + Bu(t), & x(0) &= x_0 \\ y(t) &= Cx(t) + Du(t), \end{aligned} \quad (1.31)$$

où  $x(t) \in \mathbb{R}^n$  dénote l'état du système,  $u(t) \in \mathbb{R}^m$  dénote les entrées du système,  $y(t) \in \mathbb{R}^p$  dénote les sorties du système,  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$ ,  $B \in \mathbb{R}^{n \times m}$ ,  $C \in \mathbb{R}^{p \times n}$ , et  $D \in \mathbb{R}^{p \times m}$  est matrices de dimensions appropriées, et  $\dot{x}(t) = \frac{dx(t)}{dt}$  dénote le dérivé de  $x(t)$  par rapport au temps.

## 1.10 La fonction de transfert

En appliquant la transformée de Laplace à l'équation d'état où la condition initiale est supposée nulle :  $x(0) = 0$ .

$$\begin{aligned} \mathcal{L}(\dot{x}(t)) &= Ax(t) + Bu(t) \implies sX(s) = Ax(s) + Bu(s) \\ \implies X(s) &= (sI_n - A)^{-1}Bu(s), \end{aligned}$$

La matrice  $(sI_n - A)$  est inversible pour quelque  $s \in \mathbb{C}$

En appliquant la transformée de Laplace à l'équation de sortie :

$$\begin{aligned}\mathcal{L}(y(t)) &= Cx(t) + Du(t) \implies Y(s) = Cx(s) + Du(s) & (1.32) \\ y(s) &= (C(sI_n - A)^{-1}B + D)U(s) \\ H(s) &= C(sI_n - A)^{-1}B + D \\ &= \frac{C(\text{com}(sI_n - A))^T B}{\det(sI_n - A)} + D.\end{aligned}$$

## 1.11 Système positif

Dans ce qui suit nous allons nous intéresser à la notion de positivité et de stabilité concernant un système défini :

$$\begin{aligned}\dot{x} &= Ax + Bu & (1.33) \\ y &= Cx + Du\end{aligned}$$

**Définition 1.11.1** *Un système est dit positif si pour toute entrée positive et condition initiale positive correspond un état positif et une sortie positive.*

Le système (1.33) est par définition dit positif si et seulement si :

$$\forall x_0 \in \mathbb{R}_+, \forall u \in \mathbb{R}_+ \text{ alors } x(t) \in \mathbb{R}_+ \text{ et } y(t) \in \mathbb{R}_+. \quad (1.34)$$

## 1.12 Stabilité asymptotique

**Définition 1.12.1** *Le système (1.33) est dit **asymptotiquement stable** si et seulement si la solution à l'équation homogène*

$$\dot{x} = Ax, \quad x(t_0) = x_0,$$

tend vers zéro quant  $t \rightarrow \infty$  quelque soit  $x_0$  arbitraire.

**Théorème 1.12.1** *Le système (1.33) est asymptotiquement stable si et seulement si les valeurs propres de la matrice  $A$  sont à partie réelle strictement négatives.*

# La Positivité

---

## 2.1 Introduction

Dans ce chapitre nous introduirons une nouvelle classe de systèmes hybrides positifs. Des conditions nécessaires et suffisantes seront établies pour qu'un tel système soit positif. Pour cela, nous rappelons quelques définitions et résultats sur la positivité.

## 2.2 Formulation du problème

Considérons le nouveau modèle  $2D$  de système linéaire continu-discret scalaire (pour  $i \in \mathbb{Z}_+$  et  $t \in \mathbb{R}_+$ ) défini :

$$\dot{x}_1(t, i) = a_{11}x_1(t, i) + a_{12}x_2(t, i) + b_1u(t, i) \quad (2.1.a)$$

$$x_2(t, i + 1) = a_{21}x_1(t, i) + a_{22}x_2(t, i) + b_2u(t, i) \quad (2.1.b)$$

$$y(t, i) = c_1x_1(t, i) + c_2x_2(t, i) + du(t, i) \quad (2.1.c)$$

où  $\dot{x}_1(t, i) = \partial x_1(t, i) / \partial t$ ,  $x_1(t, i) \in \mathbb{R}$ ,  $x_2(t, i) \in \mathbb{R}$

$u(t, i) \in \mathbb{R}$ ,  $y(t, i) \in \mathbb{R}$  et  $a_{11}, a_{12}, a_{21}, a_{22}, b_1, b_2, c_1, c_2$

et  $d$  sont des coefficients constants.

Les conditions aux limites pour (2.1.a) et (2.1.b) sont sous la forme :

$$\begin{aligned} x_1(0, i) &= x_1(i), \quad i \in \mathbb{Z}_+, \\ x_2(t, 0) &= x_2(t), \quad t \in \mathbb{R}_+. \end{aligned} \quad (2.2)$$

Le modèle (2.1) peut être écrit sous la forme matricielle :

$$\begin{bmatrix} \dot{x}_1(t, i) \\ x_2(t, i+1) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} a_{11} & a_{12} \\ a_{21} & a_{22} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} x_1(t, i) \\ x_2(t, i) \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} b_1 \\ b_2 \end{bmatrix} u(t, i), \quad (2.3.a)$$

$$y(t, i) = [c_1 \quad c_2] \begin{bmatrix} x_1(t, i) \\ x_2(t, i) \end{bmatrix} + du(t, i). \quad (2.3.b)$$

Le modèle général (2.1)(ou (2.3) ) sera appelé le nouveau modèle générale standard linéaire bidimensionnel continu-discret scalaire.

## 2.3 La solution du probleme

D'après [3] la solution de système (2.4) défini

$$\dot{x}_1(t, i) = A_{11}x_1(t, i) + A_{12}x_2(t, i) + B_1u(t, i) \quad (2.4.a)$$

$$x_2(t, i+1) = A_{21}x_1(t, i) + A_{22}x_2(t, i) + B_2u(t, i) \quad (2.4.b)$$

$$y(t, i) = C_1x_1(t, i) + C_2x_2(t, i) + Du(t, i) \quad (2.4.c)$$

où  $\dot{x}_1(t, i) = \partial x_1(t, i)/\partial t$  ,  $x_1(t, i) \in \mathbb{R}$  ,  $x_2(t, i) \in \mathbb{R}$

$u(t, i) \in \mathbb{R}$  ,  $y(t, i) \in \mathbb{R}$

et  $A_{11}, A_{12}, A_{21}, A_{22}, B_1, B_2, C_1, C_2$  et  $D$  sont des matrices à entrées constantes.

est donnée sous la forme :

$$x_1(t, i) = \begin{cases} \phi(t)x_1(0) + P_t x_2(t) + Q_t u(t, 0) & \text{pour } i = 0 \\ \phi(t)x_1(i) + \sum_{k=0}^{i-1} P_t (A_{21}P_t + A_{22})^{i-k-1} [A_{21}\phi(t)x_1(k) + (A_{21}Q_t + B_2)u(t, k)] \\ \quad + P_t (A_{21}P_t + A_{22})^i x_2(t) + Q_t u(t, i) & \text{pour } i = 1, 2, \dots \end{cases} \quad (2.5)$$

$$x_2(t, i) = \sum_{k=0}^{i-1} (A_{21}P_t + A_{22})^{i-k-1} [A_{21}\phi(t)x_1(k) + (A_{21}Q_t + B_2)u(t, k)]$$

$$+(A_{21}P_t + A_{22})^i x_2(t) \quad \text{pour } i = 1.2\dots$$

où  $\phi_t = e^{A_{11}t}$  et les opérateurs  $P_t$  et  $Q_t$  sont définis par :

$$\begin{aligned} P_t x &= \int_0^t \phi(t-\tau) A_{12} x(\tau) d\tau, \\ Q_t x &= \int_0^t \phi(t-\tau) B_1 x(\tau) d\tau. \end{aligned}$$

Dans le cas particulier si on pose :  $A_{11} = a_{11}$ ,  $A_{12} = a_{12}$ ,  $A_{22} = a_{22}$ ,  $A_{21} = a_{21}$ .

On obtien le système (2.1).

Alors la solution de système (2.1) est de la forme :

$$x_1(t, i) = \begin{cases} \phi(t)x_1(0) + P_t x_2(t) + Q_t u(t, 0) & \text{pour } i = 0 \\ \phi(t)x_1(i) + \sum_{k=0}^{i-1} P_t (a_{21}P_t + a_{22})^{i-k-1} [a_{21}\phi(t)x_1(k) + (a_{21}Q_t + b_2)u(t, k)] \\ + P_t (a_{21}P_t + a_{22})^i x_2(t) + Q_t u(t, i) & \text{pour } i = 1.2\dots \end{cases} \quad (2.6)$$

$$\begin{aligned} x_2(t, i) &= \sum_{k=0}^{i-1} (a_{21}P_t + a_{22})^{i-k-1} [a_{21}\phi(t)x_1(k) + (a_{21}Q_t + b_2)u(t, k)] \\ &+ (a_{21}P_t + a_{22})^i x_2(t) \quad \text{pour } i = 1.2\dots \end{aligned} \quad (2.3.1)$$

où  $\phi_t = e^{a_{11}t}$  et les opérateurs  $P_t$  et  $Q_t$  sont définis par :

$$\begin{aligned} P_t x &= \int_0^t \phi(t-\tau) a_{12} x(\tau) d\tau, \\ Q_t x &= \int_0^t \phi(t-\tau) b_1 x(\tau) d\tau. \end{aligned}$$

## 2.4 Conditions sur la positivité

**Définition 2.4.1** *Le modèle général (2.1) est dit positif (intérieurement) si  $x_1(t, i) \geq 0$  et  $x_2(t, i) \geq 0$  pour toutes conditions aux limites  $x_1(i) \geq 0$ ,  $i \in \mathbb{Z}_+$  et  $x_2(t) \geq 0$ ,  $t \in \mathbb{R}_+$ , et toutes les entrées  $u(t, i) \geq 0$ ,  $t \in \mathbb{R}_+$ ,  $i \in \mathbb{Z}_+$ .*

**Exemple 2.4.1** *Pour  $a_{12} = 1$ ,  $a_{21} = 1$ ,  $a_{22} = 0.5$ , et  $a_{11} = -1$*

$$\begin{aligned} \phi(t) &= e^{-t} > 0 \\ P_t x &= \int_0^t \phi(t-\tau) x(\tau) d\tau > 0, \\ Q_t x &= \int_0^t \phi(t-\tau) b_1 x(\tau) d\tau > 0. \end{aligned}$$

$$x_1(t, i) = \begin{cases} e^{-t}x_1(0) + \int_0^t \phi(t - \tau)x_2(\tau)d\tau + Q_t u(t, 0) > 0 & \text{pour } i = 0 \\ e^{-t}x_1(i) + \sum_{k=0}^{i-1} P_t(P_t + 0.5)^{i-k-1} [e^{-t}x_1(k) + (Q_t + b_2)u(t, k)] \\ + P_t(P_t + 0.5)^i x_2(t) + Q_t u(t, i) > 0 & \text{pour } i = 1, 2, \dots \end{cases}$$

$$x_2(t, i) = \sum_{k=0}^{i-1} (P_t + 0.5)^{i-k-1} [e^{-t}x_1(k) + (Q_t + b_2)u(t, k)] > 0$$

Donc le système est positif.

**Théorème 2.4.1** *Le modèle général (2.1) est positif (intérieurement) si et seulement si :*

$$a_{11} \in \mathfrak{R}, \quad a_{12}, a_{21}, a_{22} \geq 0 \quad (2.7)$$

$$b_1, b_2 \geq 0, \quad c_1, c_2 \geq 0, \quad d \geq 0.$$

**Preuve.** La démonstration repose sur la preuve établie par [3] prenant les matrices  $A_{ij}$ , où  $i, j=1, 2$  comme étant des matrices scalaire aux dimensions appropriées.

La fonction caractéristique du modèle (1.1) (et (1.3)) est un polynôme de deux variables indépendantes  $s$  et  $z$ , de la forme :

$$\begin{aligned} w(s, z) &= \det \begin{bmatrix} s - a_{11} & -a_{12} \\ -a_{21} & z - a_{22} \end{bmatrix} \\ &= sz - sa_{22} - za_{11} + (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21}). \end{aligned} \quad (2.8)$$

□

# Stabilité

---

## 3.1 Introduction

Dans ce chapitre, nous allons étudier les nouvelles conditions nécessaires et suffisantes pour la stabilité asymptotique des systèmes linéaires continu-discret de type  $2D$ . Une procédure pour vérifier la stabilité asymptotique est proposée. L'efficacité de la procédure est démontrée sur les exemples.

## 3.2 Stabilité asymptotique

**Définition 3.2.1** [1] *Le modèle général (2.1) est dit asymptotiquement stable (ou Hurwitz-Shur stable) si pour  $U(t, i) \equiv 0$  et des conditions aux limites bornées (2.2) l'état  $x(t, i) \rightarrow 0$  pour  $t, i \rightarrow \infty$ .*

**Théorème 3.2.1** [1] *Le modèle général (2.1) est dit asymptotiquement stable ssi :*

$$w(s, z) \neq 0, \quad \operatorname{Re} s \geq 0, \quad |z| \geq 1 \quad s, z \in \mathbb{C}. \quad (3.1)$$

ou  $w(s, z)$  la fonction caractéristique

## 3.3 conditions pour stabilité

**Théorème 3.3.1** *Le modèle général (2.1) est dit asymptotiquement stable si et seulement si les deux conditions vérifient :*

$$w(s, \exp(jw)) \neq 0, \quad \operatorname{Re} s \geq 0, \quad \forall w \in [0, 2\pi], \quad (3.2)$$

$$w(jy, z) \neq 0, \quad |z| \geq 1, \quad \forall y \in [0, \infty). \quad (3.3)$$

tel que :

$$w(s, \exp(jw)) = s \exp(jw) - sa_{22} - \exp(jw)a_{11} + (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21}),$$

$$w(jy, z) = jyz - jya_{22} - za_{11} + (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21}).$$

**Preuve.** [2]La relation (3.1) est équivalente aux conditions :

$$w(s, z) \neq 0, \quad \operatorname{Re} s \geq 0, \quad |z| = 1, \quad (3.4)$$

$$w(s, z) \neq 0, \quad \operatorname{Re} s = 0, \quad |z| \geq 1. \quad (3.5)$$

C'est facile de vérifier que les conditions (3.4) et (3.5) peuvent être écrites sous les formes (3.2) et (3.3) respectivement.

Résoudre l'équation  $w(s, z) = 0$  pour  $z = \exp(jw)$ , où  $w(s, z)$  de la forme (2.8), on obtient :

$$\begin{aligned} w(s, z) = 0 \text{ et } z = \exp(jw) &\Rightarrow \\ s \exp(jw) - sa_{22} - \exp(jw)a_{11} + (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21}) &= 0 \\ \Rightarrow s(\exp(jw) - a_{22}) &= \exp(jw)a_{11} - (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21}) \\ \Rightarrow s(\exp(jw) - a_{22}) &= a_{11}(\exp(jw) - a_{22}) + a_{12}a_{21} \\ \Rightarrow s(jw) &= \frac{a_{11}(\exp(jw) - a_{22}) + a_{12}a_{21}}{(\exp(jw) - a_{22})} \\ s(jw) &= a_{11} + \frac{a_{12}a_{21}}{\exp(jw) - a_{22}}. \end{aligned} \quad (3.6)$$

de (3.6) il s'en suit que  $s(jw)$  est une fonction discontinue aux points  $w = 0$  et  $w = \pi$  pour  $a_{22} = 1$  et  $a_{22} = -1$ , respectivement. Par conséquent, pour exclure la discontinuité nous supposons que  $a_{22} \neq \pm 1$ .

La remplaçant  $w = 0$  et  $w = \pi$  dans (3.6)

nous obtenons, respectivement,

$$s_0 = s(j0) = a_{11} + \frac{a_{12}a_{21}}{1 - a_{22}}, \quad (3.7)$$

$$s_\pi = s(j\pi) = a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}}. \quad (3.8)$$

Posons  $s(jw) = u(w) + jv(w)$ , où  $u(w) = \operatorname{Re} s(jw)$ ,  $v(w) = \operatorname{Im} s(jw)$ , il est facile de vérifier que  $[u(w) - s_c]^2 + v(w)^2 = r^2$ , où  $s_c = 0.5(s_0 + s_\pi)$ ,  $r = |s_0 - s_c| = |s_\pi - s_c|$ . Cela veut dire que la trajectoire de  $s(jw)$ ,  $w \in [0, 2\pi]$ , est un cercle de centre  $s_c$  et de rayon  $r$ . D'où, la condition  $\operatorname{Re} s(jw) < 0$  vérifier pour tout  $w \in [0, 2\pi]$  ssi :

$$\max \left\{ a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1}, a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} \right\} < 0 \quad (3.9)$$

□

**Lemme 3.3.1** Pour le modèle général (2.1) la condition (3.2) est équivalent à (3.9)

**Lemme 3.3.2** Pour le modèle général (2.1) la condition (3.3) est équivalent à

$$-1 < a_{22} < 1 \quad \text{et} \quad a_{11}^2 - (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})^2 > 0 \quad (3.10)$$

**Preuve.** On pose  $w(jy, z) = 0$  et  $|z| < 1$

$$w(jy, z) = 0 \implies$$

$$jyz - jya_{22} - za_{11} + (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21}) = 0$$

$$z(jy - a_{11}) - jya_{22} + (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21}) = 0$$

$$z(jy - a_{11}) = jya_{22} - (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})$$

$$z(jy) = \frac{jya_{22} - (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})}{jy - a_{11}}.$$

$$\begin{aligned} |z| < 1 &\implies |z(jy)| < 1 \\ \left| \frac{jya_{22} - (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})}{jy - a_{11}} \right| &< 1 \end{aligned}$$

$$\frac{|jya_{22} - (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})|}{|jy - a_{11}|} < 1$$

$$\frac{\sqrt{(ya_{22})^2 + (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})^2}}{\sqrt{y^2 + a_{11}^2}} < 1$$

$$\frac{(ya_{22})^2 + (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})^2}{y^2 + a_{11}^2} < 1$$

$$(ya_{22})^2 + (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})^2 - y^2 - a_{11}^2 < 0$$

$$y^2(1 - a_{22}^2) + a_{11}^2 - (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})^2 > 0$$

$$y^2(1 - a_{22}^2) > 0 \text{ et } a_{11}^2 - (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})^2 > 0$$

$$\implies 1 - a_{22}^2 > 0 \text{ et } a_{11}^2 - (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})^2 > 0$$

$$-1 < a_{22} < 1 \text{ et } a_{11}^2 - (a_{11}a_{22} - a_{12}a_{21})^2 > 0$$

d'où le résultat.

□

**Théorème 3.3.2** *Le modèle général (2.1) est dit asymptotiquement stable si et seulement si :*

$$-1 < a_{22} < 1 \tag{3.11}$$

et la relation (3.9) est satisfaite,

ou par équivalence , une des conditions suivantes est vérifiée :

$$a_{12}a_{21} \geq 0, \quad a_{11} < \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1}. \tag{3.12}$$

$$a_{12}a_{21} < 0, \quad a_{11} < \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}}. \tag{3.13}$$

**Preuve.** Pour  $a_{12}a_{21} \geq 0$

du lemme (3.3.2) on a :  $-1 < a_{22} < 1$

$$\begin{aligned} -2 &< a_{22} - 1 < 0 \quad \text{et} \quad 0 < 1 + a_{22} < 2 \\ \frac{1}{a_{22} - 1} &< -\frac{1}{2} \quad \text{et} \quad \frac{1}{1 + a_{22}} > \frac{1}{2} \\ \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} &< -\frac{a_{12}a_{21}}{2} \quad \text{et} \quad \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} > \frac{a_{12}a_{21}}{2} \\ -\frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} &> \frac{a_{12}a_{21}}{2} \quad \text{et} \quad -\frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} < -\frac{a_{12}a_{21}}{2} \\ \implies &-\frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} > -\frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} \\ \implies &a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} > a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}}. \end{aligned}$$

d'après (3.9) :

$$\begin{aligned} \max \left\{ a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1}, a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} \right\} &= a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} < 0 \\ \implies &a_{11} < \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1}. \end{aligned}$$

d'où le résultat.

pour  $a_{12}a_{21} < 0$

du lemme (3.3.2) on a :  $-1 < a_{22} < 1$

$$\begin{aligned}
-2 &< a_{22} - 1 < 0 && \text{et} && 0 < 1 + a_{22} < 2 \\
\frac{1}{a_{22} - 1} &< -\frac{1}{2} && \text{et} && \frac{1}{1 + a_{22}} > \frac{1}{2} \\
\frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} &> -\frac{a_{12}a_{21}}{2} && \text{et} && \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} < \frac{a_{12}a_{21}}{2} \\
-\frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} &< \frac{a_{12}a_{21}}{2} && \text{et} && -\frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} > -\frac{a_{12}a_{21}}{2} \\
&\implies -\frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} < -\frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} \\
&\implies a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} < a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}}.
\end{aligned}$$

d'après (3.9) :

$$\begin{aligned}
\max \left\{ a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1}, a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} \right\} &= a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} < 0 \\
a_{11} &< \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}}.
\end{aligned}$$

d'où le résultat. □

**Exemple 3.3.1** *Considérons le modèle (2.1) avec  $a_{12} = 1$  et  $a_{21} = 1$ .*

*Vérifions la positivité et la stabilité du modèle pour  $a_{22} = -0.5$  et  $a_{11} = -3$*

*on a  $a_{11} = -3 < 0$ ,  $a_{12}a_{21} = 1 \geq 0$  et  $a_{11} = -3 < \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22}-1} = -\frac{2}{3}$ ,*

Donc le modèle est non positif mais il est stable car il vérifie la condition (3.12)

**Exemple 3.3.2** *Considérons le modèle (2.1) avec  $a_{12} = -1$  et  $a_{21} = 1$ .*

*Vérifions la positivité et la stabilité du modèle pour  $a_{22} = 0.5$  et  $a_{11} = -1$ ,*

*on a  $a_{11} = -3 < 0$ ,  $a_{12}a_{21} = -1 < 0$  et  $a_{11} = -1 < \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22}+1} = -\frac{2}{3}$ ,*

*Donc le modèle est stable mais non positif.*

**Théorème 3.3.3** *Le modèle scalaire positif (2.1) est dit asymptotiquement stable si et seulement si :*

$$\begin{aligned} a_{12}a_{21} &\geq 0, \quad 0 < a_{22} < 1, \\ a_{11} &< \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1}. \end{aligned} \tag{3.14}$$

**Preuve.** Pour  $a_{12}a_{21} \geq 0$

on a d'après le théorème (3.2.2)  $-1 < a_{22} < 1$

$$\begin{aligned} &\implies 0 < a_{22} < 1 \\ &\implies -1 < a_{22} - 1 < 0 \quad \text{et} \quad 1 < 1 + a_{22} < 2 \\ &\implies \frac{1}{a_{22} - 1} < -1 \quad \text{et} \quad \frac{1}{2} < \frac{1}{1 + a_{22}} < 1 \\ \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} &< -a_{12}a_{21} \quad \text{et} \quad \frac{a_{12}a_{21}}{2} < \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} < a_{12}a_{21} \\ \frac{-a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} &> a_{12}a_{21} \quad \text{et} \quad -\frac{a_{12}a_{21}}{2} > -\frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} > -a_{12}a_{21} \\ &\implies -\frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} > -\frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} \\ &\implies a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} > a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}}. \end{aligned}$$

d'après (3.9) :

$$\begin{aligned} \max \left\{ a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1}, a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{1 + a_{22}} \right\} &= a_{11} - \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} < 0 \\ a_{11} &< \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1}. \end{aligned}$$

d'où le résultat. □

**Exemple 3.3.3** *Nous considérons la modèle positif (2.1) avec  $a_{12} = a_{21} = 1$  et  $a_{11} = -3$ . vérifiez la stabilité du modèle pour  $a_{22} = 0.5$ .*

On a  $a_{12}a_{21} = 1 \geq 0$ ,  $0 < a_{22} = 0.5 < 1$  et  $a_{11} = -3 < \frac{a_{12}a_{21}}{a_{22} - 1} = -2$ .

Donc le modèle est stable.

---

## Conclusion

---

Dans ce travail, des conditions analytiques simples pour la stabilité d'un nouveau modèle de système bidimensionnels linéaire hybride continu-discret scalaire, ont été données. Ces conditions sont exprimées par rapport aux coefficients du modèle.

En particulier il a été montré que :

Le modèle général (2.1) est asymptotiquement stable si et seulement si les conditions de théorème (3.3.2) sont vérifiées.

Le modèle général (2.1) est dit positif et asymptotiquement stable si et seulement si les conditions de théorème (3.3.3) sont vérifiées.

# Bibliographie

- [1] Y, Bistritz. : "A stability test for continuous-discrete bivariate polynomials ", *Proc. Int. Systems* 3,682-685 (2003).
- [2] J.P, Guiver and N.K, Bose . : "On test for zero-sets-sets of multivariate polynomials in noncompact polydomains ", *Proc. IEEE* 69 (4), 467-496 (1981).
- [3] T, Kaczorek. : "Positive 2D hybrid linear systems", *Bull. Pol. Ac. : Tech.* 55 (4), 351-358 (2007).