

# Indice

<b>1 Stabilità nei sistemi dinamici</b>	<b>2</b>
1.1 Sistema dinamico e punti di equilibrio . . . . .	2
1.2 Stabilità e Convergenza . . . . .	2
1.3 Stabilità nei sistemi lineari . . . . .	3
1.4 Sistema nel dominio di Laplace . . . . .	4
1.5 Stabilità tramite l'approccio alla Lyapunov . . . . .	5
1.6 SVD (Singular Value Decomposition) . . . . .	7
1.7 Guadagno . . . . .	9
1.8 Poli e zeri per sistemi MIMO . . . . .	9
<b>2 Stabilità Robusta</b>	<b>10</b>
<b>3 Stabilità Robusta</b>	<b>11</b>
<b>4 Assegnamento degli autovalori con feedback di stato</b>	<b>12</b>
4.1 Caso MIMO . . . . .	12
4.2 Metodo della forma canonica di controllabilità . . . . .	12
4.3 Metodo dell'equazione di Sylvester . . . . .	14

# Capitolo 1

## Stabilità nei sistemi dinamici

### 1.1 Sistema dinamico e punti di equilibrio

Un sistema dinamico è composta da uno stato  $x \in \mathbb{R}^n$  e da una legge di evoluzione

$$\dot{x}(t) = f(x(t), u(t), t) \quad (1.1)$$

**Definizione 1.1.1.** Un sistema è detto **tempo invariante** se la sua evoluzione non dipende esplicitamente dal tempo  $t$ , cioè:

$$\dot{x}(t) = f(x(t), u(t))$$

**Definizione 1.1.2.** Un sistema è detto **autonomo** se la sua evoluzione non dipende esplicitamente dall'ingresso  $u(t)$ , cioè:

$$\dot{x}(t) = f(x(t), t)$$

Se il sistema è sia autonomo che tempo invariante allora si ha:

$$\dot{x}(t) = f(x(t))$$

**Definizione 1.1.3.** Dato un sistema dinamico **tempo invariante** nella forma:

$$\dot{x}(t) = f(x(t), u(t))$$

un punto di equilibrio  $(\bar{x}, \bar{u})$  è una coppia stato-ingresso tale che:

$$\dot{x} = f(\bar{x}, \bar{u}) = 0$$

### 1.2 Stabilità e Convergenza

**Definizione 1.2.1.** Un sistema dinamico tempo invariante è detto stabile se

$$\forall \varepsilon > 0, \exists \delta > 0 : x_0 \in B_\delta(\bar{x}) \Rightarrow |x_{x_0}(t) - \bar{x}| \leq \varepsilon, \forall t \geq 0 \quad (1.2)$$

Dove con  $x_{x_0}(t)$  si intende la traiettoria del sistema che parte da  $x_0$ .

Ora dimostriamo che  $\delta \leq \varepsilon, \forall \varepsilon > 0$ .

*Dimostrazione.* Supponiamo per assurdo che esista un  $\varepsilon > 0$  per cui si ha che la  $\delta$  per cui è rispettata la definizione di stabilità sia tale che  $\delta > \varepsilon$ . Allora si ha che per le  $x_0 \in B_\delta(\bar{x}) \setminus B_\varepsilon(\bar{x})$  vale:

$$|x_{x_0}(0) - \bar{x}| = |x_0 - \bar{x}| > \varepsilon$$

Ma questo è assurdo perché  $x_0 \in B_\delta(\bar{x})$  dunque rispetta la definizione di stabilità per cui si dovrebbe avere :

$$|x_{x_0}(0) - \bar{x}| = |x_0 - \bar{x}| \leq \varepsilon$$

Dunque siamo arrivati ad un assurdo. □

**Definizione 1.2.2.** Dato un sistema dinamico un punto di equilibrio  $\bar{x}$  è detto **convergente** se esiste un  $\delta > 0$  tale che per ogni condizione iniziale  $x_0 \in B_\delta(\bar{x})$  si ha che:

$$\lim_{t \rightarrow \infty} \|x(t) - \bar{x}\| = 0$$

**Definizione 1.2.3.** Un punto di equilibrio  $\bar{x}$  è detto **isolato** se esiste un intorno di  $\bar{x}$  che non contiene altri punti di equilibrio.

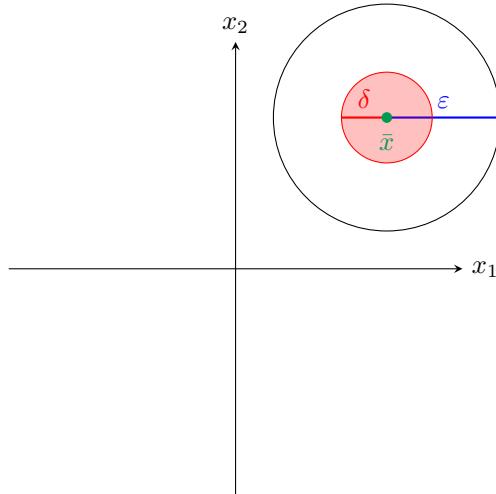


Figura 1.1: In verde si ha il punto di equilibrio  $\bar{x}$ . In rosso si ha l'insieme delle condizioni iniziali per cui le traiettorie rimangono confinate all'interno del cerchio di raggio  $\varepsilon$ .

### 1.3 Stabilità nei sistemi lineari

Consideriamo un sistema lineare tempo invariante:

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

Dove  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$  e  $B \in \mathbb{R}^{n \times m}$ . Per trovare i punti di equilibrio dobbiamo imporre:

$$\dot{x}(t) = 0 \iff Ax(t) + Bu(t) = 0$$

Dunque i punti di equilibrio sono le coppie  $(\bar{x}, \bar{u})$  che soddisfano:

$$A\bar{x} + B\bar{u} = 0$$

Notiamo subito che il punto  $(\bar{x}, \bar{u}) = (0, 0)$  è sicuro un punto di equilibrio. Mentre gli altri punti si trovano risolvendo il sistema lineare omogeneo considerando  $\bar{x}$  e  $\bar{u}$  come incognite. Se invece di considerare le coppie  $(\bar{x}, \bar{u})$  di equilibrio consideriamo solo gli stati di equilibrio  $\bar{x}$  con un fissato  $\bar{u}$ , allora l'unica incognita è  $\bar{x}$  mentre  $B\bar{u}$  è un termine noto. In questo caso il sistema lineare da risolvere è:

$$A\bar{x} = -B\bar{u}$$

Questo sistema al variare di  $\bar{u}$  (che funge da parametro) ammette soluzioni differenti, però la matrice  $A$  ci dice quante sono queste soluzioni. Se  $A$  è invertibile (ovvero  $\det(A) \neq 0$ ) allora esiste un'unica soluzione per ogni  $\bar{u}$ :

$$\bar{x} = -A^{-1}B\bar{u}$$

Se invece  $A$  non è invertibile (ovvero  $\det(A) = 0$ ) allora il sistema può ammettere infinite soluzioni oppure nessuna soluzione (ricordiamo che il sistema si risolve al variare del parametro  $\bar{u}$ ).

## 1.4 Sistema nel dominio di Laplace

Consideriamo il sistema lineare tempo invariante:

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

Applichiamo la trasformata di Laplace ambo i membri otteniamo:

$$sX(s) - x(0) = AX(s) + BU(s)$$

Portando  $x(0)$  a destra e portando  $AX(s)$  a sinistra otteniamo:

$$sX(s) - AX(s) = BU(s) + x(0)$$

Ricordando che  $sX(s) = sIX(s)$  e mettendo in evidenza  $X(s)$  otteniamo:

$$(sI - A)X(s) = BU(s) + x(0)$$

Ora premoltiplichiamo ambo i membri per  $(sI - A)^{-1}$  otteniamo:

$$X(s) = (sI - A)^{-1}BU(s) + (sI - A)^{-1}x(0)$$

Dove in **rosso** abbiamo la parte dovuta all'ingresso che prende il nome di **evoluzione forzata** dello stato, mentre in **blu** abbiamo la parte dovuta alla **evoluzione libera** dello stato (che ricordiamo essere nulla se  $x(0) = 0$ ). Andando a fare la stessa cosa per l'equazione di uscita:

$$y(t) = Cx(t) + Du(t)$$

Applichiamo la trasformata di Laplace otteniamo:

$$Y(s) = CX(s) + DU(s)$$

Sostituendo  $X(s)$  otteniamo:

$$Y(s) = C \left[ (sI - A)^{-1} BU(s) + (sI - A)^{-1}x(0) \right] + DU(s)$$

Dove riusciamo un'altra volta a distinguere una parte in **evoluzione forzata** ed un'una in **evoluzione libera**:

$$Y(s) = \textcolor{red}{C} \left[ (sI - A)^{-1} + D \right] BU(s) + \textcolor{blue}{(sI - A)^{-1}} x(0)$$

## 1.5 Stabilità tramite l'approccio alla Lyapunov

Ora ci interessa introdurre un metodo per studiare la stabilità dei sistemi dinamici che prende il nome di **approccio di Lyapunov**, che ci permette di studiare la stabilità dei sistemi andandoci a trovare delle specifiche funzioni scalari  $V(x) : \mathbb{R}^n \rightarrow \mathbb{R}$  dette **funzioni di Lyapunov**. Per prima cosa ricordiamo che una funzione  $V(x) : \mathbb{R}^n \rightarrow \mathbb{R}$  e un suo punto di equilibrio possono essere classificati come:

- **definita positiva** in  $\bar{x}$  se  $V(\bar{x}) = 0$  ed esiste un  $\delta > 0$  tale che  $V(x) > 0$  (notiamo il maggiore stretto) per ogni  $x \in B_\delta(\bar{x})$
- **semidefinita positiva** in  $\bar{x}$  se  $V(\bar{x}) = 0$  ed esiste un  $\delta > 0$  tale che  $V(x) \geq 0$  per ogni  $x \in B_\delta(\bar{x})$
- **definita negativa** in  $\bar{x}$  se  $V(\bar{x}) = 0$  ed esiste un  $\delta > 0$  tale che  $V(x) < 0$  per ogni  $x \in B_\delta(\bar{x})$
- **semidefinita negativa** in  $\bar{x}$  se  $V(\bar{x}) = 0$  ed esiste un  $\delta > 0$  tale che  $V(x) \leq 0$  per ogni  $x \in B_\delta(\bar{x})$

Queste proprietà diventano **globali** quando sono vere per ogni  $\bar{x} \in \mathbb{R}^n$ . La potenza del metodo che stiamo per introdurre sta nel fatto che è valida anche per sistemi non lineari, nel momento in cui aggiungeremo l'ipotesi di linearità andremo ad ottenere anche altri risultati.

**Teorema 1.5.1.** *Teorema di Lyapunov. Consideriamo il sistema dinamico:*

$$\dot{x}(t) = f(x(t))$$

*Consideriamo il punto di equilibrio  $\bar{x}$  per  $f$ . Se  $f$  è definita, è continua ed anche la sua derivata è continua in un intorno  $D$  di  $\bar{x}$ , cioè  $f \in C^1(D)$  ( $f$  è un vettore di funzioni quindi quando diciamo che è continua intendiamo che ogni sua componente lo è). Se esiste una funzione  $V(x) : \mathbb{R}^n \rightarrow \mathbb{R}$ , continua e derivabile in  $D$ , tale che:*

- $V(x)$  è definita positiva in  $\bar{x}$ , cioè:

$$\begin{cases} V(\bar{x}) = 0 \\ \exists \delta : V(x) > 0, \quad \forall x \in B_\delta(\bar{x}) \setminus \{\bar{x}\} \end{cases}$$

- $\dot{V}(x)$  è semidefinita negativa in  $\bar{x}$ , cioè:

$$\begin{cases} V(\bar{x}) = 0 \\ \exists \delta > 0 : \dot{V}(x) = \nabla V(x) \cdot \frac{dx}{dt} = \nabla V(x(t))f(x(t)) \leq 0, \quad \forall x \in B_\delta(\bar{x}), \forall t > t_0 \end{cases}$$

Allora si ha che il punto di equilibrio  $\bar{x}$  è stabile.

*Dimostrazione.* Noi vogliamo dimostrare che  $\bar{x}$  è un punto di equilibrio stabile, cioè che per ogni  $\varepsilon > 0$  esiste un  $\delta > 0$  tale che se  $x_0 \in B_\delta(\bar{x})$  allora la traiettoria  $x(t)$  che parte da  $x_0$  rimane confinata in  $B_\varepsilon(\bar{x})$ . Dunque partiamo con il fissare un generico  $\varepsilon > 0$ . Prendiamo la curva di livello (della funzione  $V(x)$ ) a valore maggiore e completamente contenuta in  $B_\varepsilon(\bar{x})$ , come in Figura ???. Ora chiamiamo  $\delta$  la distanza minima tra  $\bar{x}$  e la curva di livello di valore  $\bar{V}$ . Ora consideriamo una  $x(t)$  che parte da un punto  $x_0 \in B_\delta(\bar{x})$  ( $x(t_0) = x_0$ ). A noi interessa dimostrare che  $\bar{x}$  è stabile, cioè che  $\forall x_0 \in B_\delta(\bar{x})$  la traiettoria  $x(t)$  rimane confinata all'interno di  $B_\varepsilon(\bar{x}) \forall t \geq 0$ . Per dimostrare che  $x(t)$  rimane confinata in  $B_\varepsilon(\bar{x})$  distinguiamo due casi:

- Nel caso in cui si ha  $\dot{V}(x) = 0$  la traiettoria  $x(t)$  al massimo può rimanre sulla curva di livello a valore  $\bar{V}$  (dunque rimane confinata in  $B_\varepsilon(\bar{x})$ )
- Se  $\dot{V}(x) < 0$  allora la traiettoria  $x(t)$  si muove verso l'interno della curva di livello a valore  $\bar{V}$  (dunque rimane confinata in  $B_\varepsilon(\bar{x})$ )

Quindi in entrambi i casi la traiettoria  $x(t)$  rimane confinata in  $B_\varepsilon(\bar{x})$ . Dunque abbiamo dimostrato che per ogni  $\varepsilon > 0$  esiste un  $\delta > 0$  tale che se  $x_0 \in B_\delta(\bar{x})$  allora la traiettoria  $x(t)$  rimane confinata in  $B_\varepsilon(\bar{x}) \forall t \geq t_0$ , ma questa è proprio la definizione di stabilità.

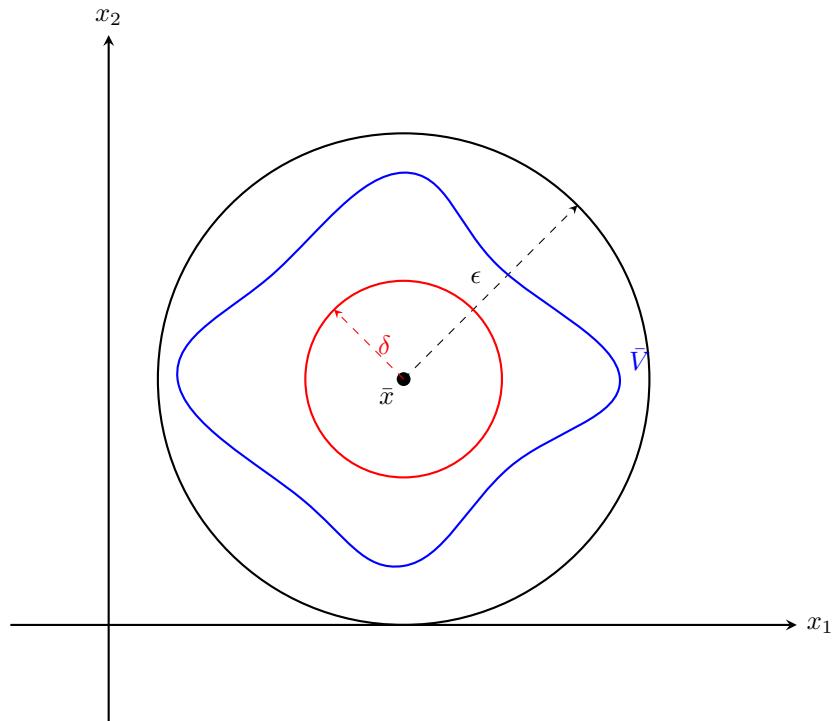


Figura 1.2: Visualizzazione con una curva di livello  $\bar{V}$  (blu) di forma generica non ellittica, strettamente contenuta all'interno della circonferenza di raggio  $\epsilon$  (nera).

□

Se  $f \in C^1(D)$  allora è anche sicuramente localmente Lipschitziana in  $D$  (poichè se una funzione è  $C^1$  allora il suo gradiente è limitato) cioè:

$$\exists L > 0 : \|f(x) - f(y)\| \leq L\|x - y\|, \quad \forall x, y \in I$$

## 1.6 SVD (Singular Value Decomposition)

Consideriamo una matrice  $A \in \mathbb{R}^{m \times n}$ . Inoltre dati due vettori  $y \in \mathbb{R}^m$  e  $x \in \mathbb{R}^n$  tali che vale la relazione:

$$y = Ax$$

$$A = U\Sigma V^T$$

- La matrice  $U \in \mathbb{R}^{m \times m}$  (matrice di rotazione delle uscite) è una matrice ortonormale composta dai vettori colonna  $u_1, u_2, \dots, u_m$ , si ha:

$$U = \begin{pmatrix} u_1 & u_2 & \dots & u_m \end{pmatrix}$$

- La matrice  $V \in \mathbb{R}^{n \times n}$  (matrice di rotazione degli ingressi) è una matrice ortonormale composta dai vettori colonna  $v_1, v_2, \dots, v_n$ , si ha:

$$V = \begin{pmatrix} v_1 & v_2 & \dots & v_n \end{pmatrix}$$

- La matrice  $\Sigma \in \mathbb{R}^{m \times n}$  (matrice dei valori singolari)

$$p = \min \{m, n\}$$

Dove si ha che:

$$\Sigma = \begin{pmatrix} \Sigma_1 & 0 \end{pmatrix}, \quad \text{se } p = m$$

$$\Sigma = \begin{pmatrix} \Sigma_1 \\ 0 \end{pmatrix}, \quad \text{se } p = n$$

$$y = \begin{pmatrix} u_1 & u_2 & \dots & u_m \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \Sigma_1 & 0 & \dots & 0 \\ 0 & \Sigma_2 & \dots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \dots & \Sigma_m \end{pmatrix} \begin{pmatrix} v_1^T \\ v_2^T \\ \vdots \\ v_n^T \end{pmatrix} \cdot x$$

Se io prendo  $x = v_i$  si ha:

$$\begin{pmatrix} v_1^T \\ v_2^T \\ \vdots \\ v_n^T \end{pmatrix} \cdot x = \begin{pmatrix} v_1^T \\ v_2^T \\ \vdots \\ v_n^T \end{pmatrix} \cdot v_i$$

Ricordando che  $V$  è ortonormale, si che le sue colonne sono tra loro ortogonali e di norma 1, dunque si ha:

$$v_j^T \cdot v_i = 0, \quad \text{se } i \neq j$$

$$v_j^T \cdot v_i = 1, \quad \text{se } i = j$$

Dunque si ha:

$$\begin{pmatrix} v_1^T \\ v_2^T \\ \vdots \\ v_i^T \\ \vdots \\ v_n^T \end{pmatrix} \cdot v_i = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 1 \\ \vdots \\ 0 \end{pmatrix}$$

Dove l'uno è nella  $i$ -esima riga. Andiamo a calcolarci la norma 2 di  $A$ :

$$\|A\|_2 = \sqrt{\lambda_{MAX}(A^T A)}$$

Notiamo che per le proprietà della trasposta  $A^T = (U\Sigma V)^T = V\Sigma^T U^T$

$$\|A\|_2 = \sqrt{\lambda_{MAX}(V\Sigma^T U^T U \Sigma V^T)}$$

Ora ricordando che  $U$  è ortonormale si ha  $U^T U = I$  ( $U^T = U^{-1}$ ):

$$\|A\|_2 = \sqrt{\lambda_{MAX}(V\Sigma^T \Sigma V^T)}$$

Ora ricordando che  $\Sigma$  e  $\Sigma^T$  sono diagonali si ha che vale la proprietà commutativa tra le matrici, dunque possiamo scrivere:

$$\|A\|_2 = \sqrt{\lambda_{MAX}(\Sigma^T \Sigma V V^T)}$$

Ora ricordando che  $\Sigma$  è diagonale vale  $\Sigma^T = \Sigma$ , dunque si ha:

$$\|A\|_2 = \sqrt{\lambda_{MAX}\Sigma^T \Sigma} = \sqrt{\lambda_{MAX}\Sigma \Sigma} = \sqrt{\lambda_{MAX}\Sigma^2}$$

Come si vede la norma 2 di  $A$  è legata al valore singolare maggiore di  $A$ .

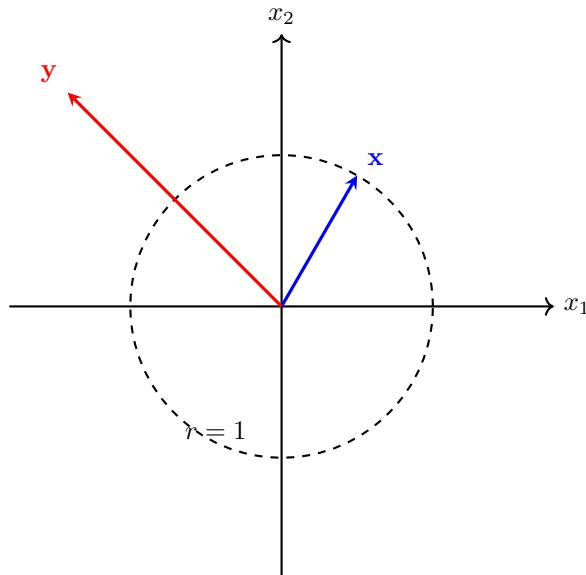


Figura 1.3: Esempio di rotazione del vettore di ingresso  $x = v_1$  nel vettore di uscita amplificato  $y = \sigma_1 u_1$ . In questo caso abbiamo preso  $m = n = 2$ , dunque la matrice  $A$  è quadrata, mentre  $\Sigma$  è diagonale. Notiamo che abbiamo potuto rappresentare tutto sullo stesso grafico solo perché  $m = n$ .

## 1.7 Guadagno

Definiamo gli spazi  $L^p$  come gli spazi delle funzioni  $p$ -sommabili, cioè in cui esiste la norma  $p$ -esima finita:

$$L^p(\mathbb{R}^\times) = \left\{ f : \mathbb{R} \rightarrow \mathbb{R}^n : \int_{-\infty}^{+\infty} \|f(\tau)\|_p^p d\tau < \infty \right\}$$

Dove essendo  $f$  una funzione vettoriale a variabile reale la norma  $p$ -esima è definita come:

$$\|f(\tau)\|_p = \left( \sum_{i=1}^n |f_i(\tau)|^p \right)^{\frac{1}{p}}$$

Dove con  $f_i(\tau)$  si intende la  $i$ -esima componente del vettore  $f(\tau)$  (che è un vettore di  $n$  componenti in cui ognuna è una funzione di  $\tau$ )

## 1.8 Poli e zeri per sistemi MIMO

# **Capitolo 2**

## **Stabilità Robusta**

## Capitolo 3

# Stabilità Robusta

Supponiamo ora che il nostro sistema dinamico sia affetto da incertezze parametriche, cioè che il modello matematico (dunque la matrice delle dinamica  $A$ ) abbia delle variazioni intorno al suo valore nominale. In questo caso il sistema dinamico si può scrivere come

$$\dot{x}(t) = (A(p(t)))x(t) \quad (3.1)$$

dove  $p(t)$  è un parametro incerto che varia nel tempo ed appartiene ad un insieme  $\mathcal{P}$ . In generale si studiano sistemi di 3 tipologie:

- **Sistemi Stazionari** : in cui il parametro  $p(t) = p \in \mathcal{P}$  non è funzione del tempo (ma rimane incerto).
- **Sistemi Tempo-Varianti** : in cui il parametro  $p(t) \in \mathcal{P}$  varia nel tempo in modo arbitrario.
- **Sistemi Quasi Stazionari** : in cui il parametro  $p(t) \in \mathcal{P}$  varia nel tempo in modo "lento" (caso per caso si definisce cosa significa lento).

Noi studieremo solo i sistemi stazionari e tempo-varianti.

## Capitolo 4

# Assegnamento degli autovalori con feedback di stato

### 4.1 Caso MIMO

Consideriamo un sistema LTI descritto dalle equazioni di stato:

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

con  $A \in \mathbb{R}^{n \times n}$ ,  $B \in \mathbb{R}^{n \times m}$ ,  $x \in \mathbb{R}^n$  e  $u \in \mathbb{R}^m$ . Il nostro obiettivo è attraverso un feedback di stato del tipo:

$$u(t) = Kx(t) \quad (4.1)$$

con  $K \in \mathbb{R}^{m \times n}$  (dunque  $Kx \in \mathbb{R}^{m \times 1}$ ) riuscire ad assegnare gli autovalori del sistema con matrice della dinamica:

$$A + BK \quad (4.2)$$

indicheremo l'insieme degli autovalori di una matrice  $A$  con  $\sigma(A)$ , dunque noi vogliamo scegliere  $K$  in modo tale da poter assegnare l'insieme  $\sigma(A + BK)$  a piacere:

$$\sigma(A + BK) = \{\lambda_1, \lambda_2, \dots, \lambda_n\}$$

### 4.2 Metodo della forma canonica di controllabilità

Per sistemi MIMO se la coppia  $(A, B)$  è completamente controllabile allora è possibile trovare una matrice di trasformazione  $T$  che porta il sistema in una forma canonica di controllabilità a blocchi, detta forma di Brunovsky:

$$z = T^{-1}x \iff x = Tz$$

Con le matrici del sistema nella nuova base che valgono:

$$A_c = T^{-1}AT = \begin{pmatrix} A_{c1} & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & A_{c2} & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & A_{cm} \end{pmatrix}, \quad B_c = T^{-1}B = \begin{pmatrix} B_{c1} & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & B_{c2} & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & B_{cm} \end{pmatrix} \quad (4.3)$$

Con  $A_{ci} \in \mathbb{R}^{n_i \times n_i}$  e  $B_{ci} \in \mathbb{R}^{n_i \times 1}$  che valgono:

$$A_{ci} = \begin{pmatrix} 0 & 1 & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & 0 & 1 & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ -a_{i1} & -a_{i2} & -a_{i3} & \cdots & -a_{in_i} \end{pmatrix}, \quad B_{ci} = \begin{pmatrix} 0 \\ 0 \\ \vdots \\ 0 \\ 1 \end{pmatrix}$$

Inoltre si ha che  $n_1 + n_2 + \cdots + n_m = n$ . Notiamo che ogni coppia  $(A_{ci}, B_{ci})$  rappresenta una forma canonica di controllabilità rispetto all'ingresso  $u_i$ . Notiamo che per come è scritta la matrice  $A_c$  con una retroazione di stato del tipo:

$$u = K_c z$$

con  $K_c \in \mathbb{R}^{m \times n}$ :

$$K_c = \begin{pmatrix} k_{c1} & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & k_{c2} & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & k_{cm} \end{pmatrix}$$

con  $k_{ci} \in \mathbb{R}^{1 \times n_i}$ . Con  $K_c$  scritto in questo modo si ha che la matrice della dinamica del sistema in retroazione di stato è:

$$A_c + B_c K_c = \begin{pmatrix} A_{c1} & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & A_{c2} & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & A_{cm} \end{pmatrix} + \begin{pmatrix} B_{c1} & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & B_{c2} & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & B_{cm} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} k_{c1} & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & k_{c2} & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & k_{cm} \end{pmatrix}$$

Notando che  $B_{ci} k_{ci} \in \mathbb{R}^{n_i \times n_i}$  si ha che:

$$A_c + B_c K_c = \begin{pmatrix} A_{c1} + B_{c1} k_{c1} & 0 & \cdots & 0 \\ 0 & A_{c2} + B_{c2} k_{c2} & \cdots & 0 \\ \vdots & \vdots & \ddots & \vdots \\ 0 & 0 & \cdots & A_{cm} + B_{cm} k_{cm} \end{pmatrix}$$

Ma la matrice  $A_c + B_c + K_c$  è diagonale a blocchi dunque si ha che gli autovalori della matrice sono gli autovalori dei blocchi diagonali:

$$\sigma(A_c + B_c K_c) = \bigcup_{i=1}^m \sigma(A_{ci} + B_{ci} k_{ci})$$

Ma ogni singolo blocco diagonale  $A_{ci} + B_{ci} k_{ci}$  rappresenta un sistema SISO in forma canonica di controllabilità, e la coppia  $(A_{ci}, B_{ci})$  è completamente controllabile per ipotesi (essendo controllabile il sistema originale  $(A, B)$ ), dunque per il teorema di assegnamento degli autovalori applicato ai sistemi SISO esiste  $k_{ci}$  tale che possiamo assegnare gli autovalori di ogni blocco diagonale  $A_{ci} + B_{ci} k_{ci}$ . Questo  $k_{ci}$  si trova imponendo che il polinomio caratteristico del blocco  $A_{ci} + B_{ci} k_{ci}$  sia uguale al polinomio caratteristico desiderato:

$$\det(sI - (A_{ci} + B_{ci} k_{ci})) = s^{n_i} + \alpha_{i1}s^{n_i-1} + \alpha_{i2}s^{n_i-2} + \dots + \alpha_{in_i}$$

Ovviamente questo va fatto  $\forall i = 1, \dots, m$ . Una volta trovati tutti i  $k_{ci}$  possiamo costruire la matrice  $K_c$ , per riportarla nella base originale del sistema basta ricordare:

$$u = K_c z = K_c T^{-1} x \implies K = K_c T^{-1}$$

### 4.3 Metodo dell'equazione di Sylvester