

## **Capitolo 3 – Sistemi lineari e stazionari a tempo continuo**

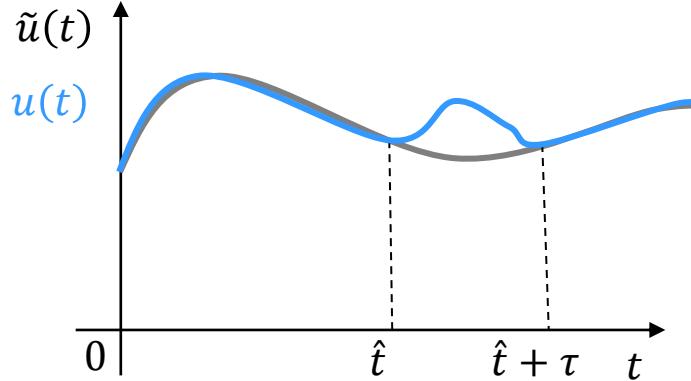
## ■ Stabilità

- ◆ Definizione secondo Lyapunov
- ◆ Stabilità dei sistemi LTI

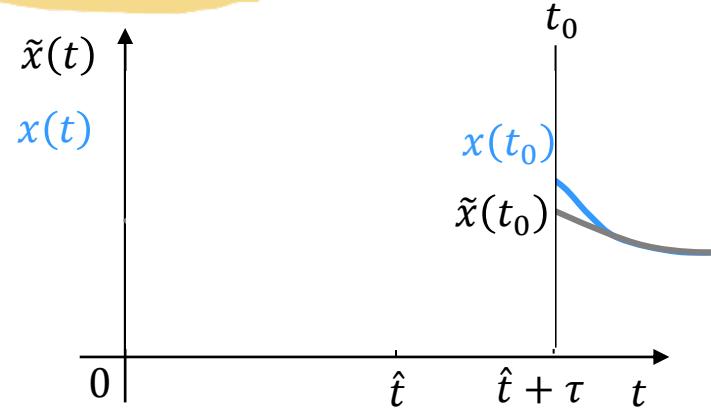


## ■ Stabilità del movimento di un sistema dinamico (in generale non lineare: $\dot{x}(t) = f(x(t), u(t))$ )

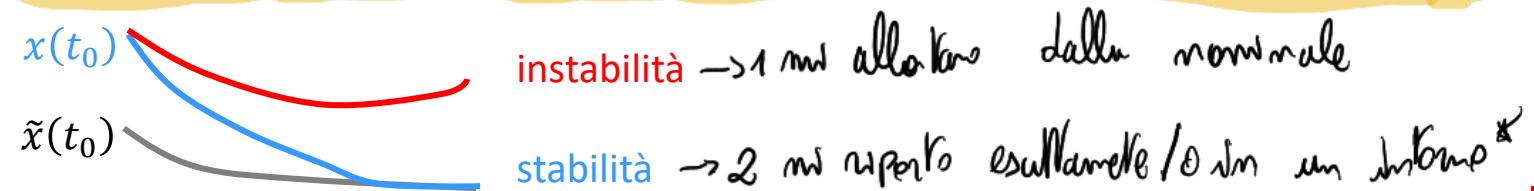
- ◆ La stabilità è la capacità di un sistema di riassorbire le perturbazioni

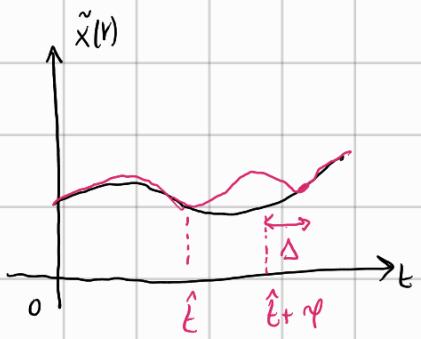
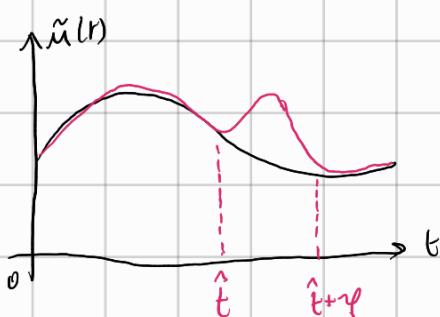
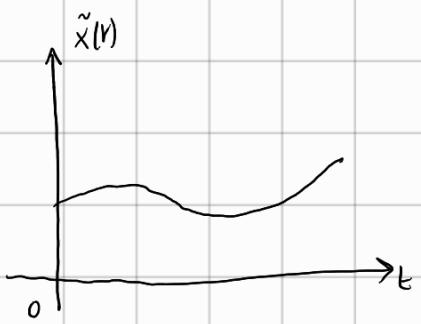
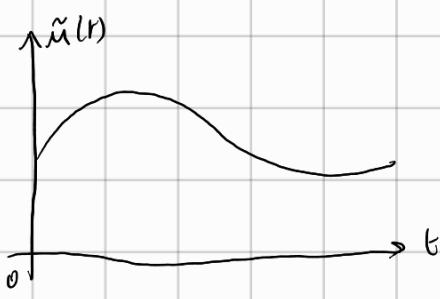


Inizio a osservare da  $t_0$

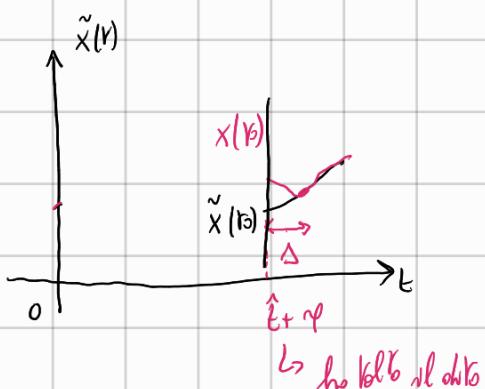


- Dato un ingresso nominale  $\tilde{u}(t)$ , sia  $\tilde{x}(t)$  il movimento nominale
- Supponiamo che in un dato istante  $\hat{t}$  l'ingresso venga perturbato in  $u(t)$ , ma dopo  $\tau$  secondi la perturbazione scompaia
- Ci chiediamo se il movimento perturbato  $x(t)$  torni a seguire l'andamento nominale  $\tilde{x}(t)$  oppure no
- ◆ In virtù del concetto di stato, tutta la storia passata del sistema è contenuta nel valore che lo stato assume al termine della perturbazione, dunque possiamo iniziare ad osservare il comportamento del sistema a partire da tale istante  $t_0$





$\Delta$  = intervallo in cui la traiettoria perturbata si rispetta alle condiz. iniziali. Comportamento  
si dice stabile.



Tutte le info sono conservate da  $x(t_0)$ . Voglio vedere se si adatta a  $\tilde{x}(t_0)$ .  
Voglio vedere se con ingresso iniziale ma con condiz. iniz. diverse, riesco a ritrovare lo stesso  
stato iniziale.

A partire da input ho condiz. iniz. differenti.

\* Senza allontanarmi dal.

## Stabilità del movimento

### Definizione secondo Lyapunov

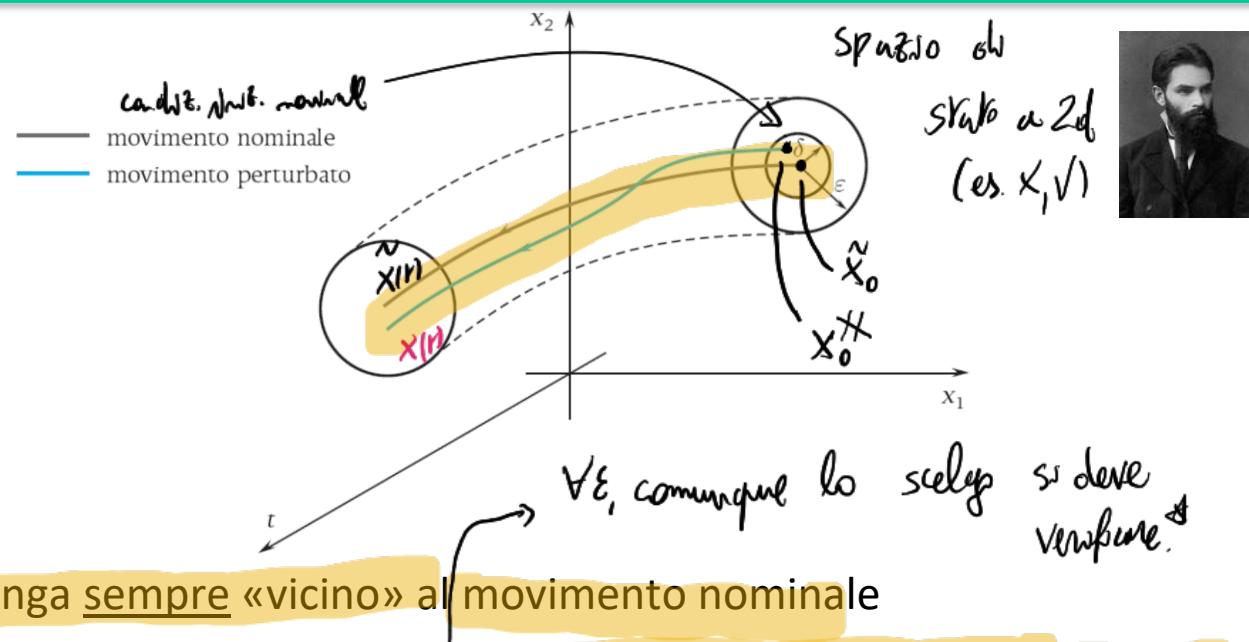
- Un movimento  $\tilde{x}(t)$  si dice stabile se

$$\forall \varepsilon > 0, \exists \delta > 0: \forall x_0: \|x_0 - \tilde{x}_0\| < \delta$$

risulta

$$\|x(t) - \tilde{x}(t)\| < \varepsilon, \forall t \geq 0$$

$$\delta < \varepsilon$$



- La proprietà richiede che il movimento perturbato rimanga sempre «vicino» al movimento nominale

- La stabilità sussiste se movimento perturbato e nominale sono sempre e arbitrariamente vicini purché la perturbazione iniziale sia sufficientemente piccola (naturalmente più si chiede che  $\varepsilon$  sia piccolo più  $\delta$  dovrà essere piccolo)

- Se il movimento  $\tilde{x}(t)$  è un punto di equilibrio  $\bar{x}$ , la definizione è sostanzialmente identica

- Un punto di equilibrio  $\bar{x}$  si dice stabile se

$$\forall \varepsilon > 0, \exists \delta > 0: \forall x_0: \|x_0 - \bar{x}\| < \delta$$

risulta

$$\|x(t) - \bar{x}\| < \varepsilon, \forall t \geq 0$$

- Esempio del pendolo semplice

\* Prezzo: Se  $\varepsilon$  piccolo,  $x_0$  deve stare sempre più vicino a  $\bar{x}$ .

\* Con il simbolo  $\|x\|$  indichiamo la «norma» euclidea

del vettore  $x \in \mathbb{R}^n$ , cioè  $\|x\| = \sqrt{\sum_{k=1}^n x_k^2}$

Fuor dal S, ma é detto che fuor viver affanato.

## ■ Stabilità del movimento

### ◆ Definizione secondo Lyapunov

- Un movimento  $\tilde{x}(t)$  si dice **instabile** se non è stabile, cioè

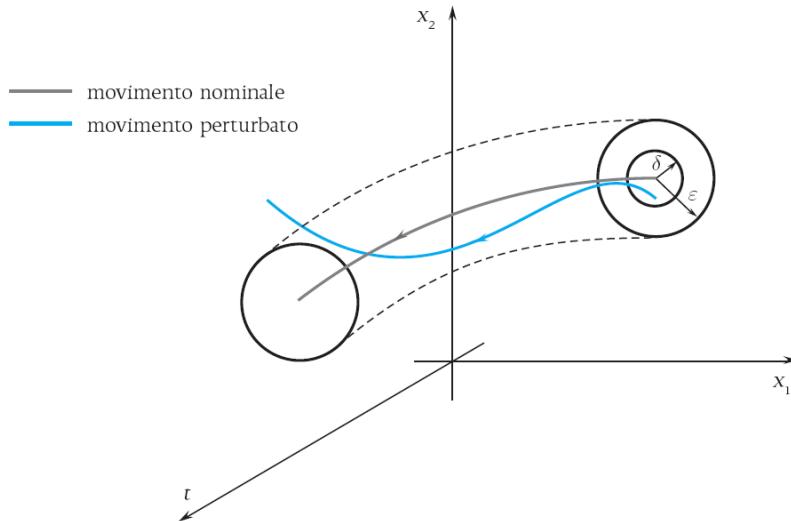
$$\exists \varepsilon > 0: \forall \delta > 0: \exists x_0: \|x_0 - \tilde{x}_0\| < \delta$$

per cui risulta che

$$\exists \bar{t} > 0: \|x(\bar{t}) - \tilde{x}(\bar{t})\| > \varepsilon$$

- ◆ In altre parole, per quanto la perturbazione iniziale possa essere scelta piccola, a partire da un certo istante di tempo in poi il movimento perturbato si discosta da quello nominale

- Esempio del pendolo semplice



## ■ Stabilità del movimento

### ◆ Definizione secondo Lyapunov

- Un movimento  $\tilde{x}(t)$  si dice asintoticamente stabile se è stabile e convergente, cioè

$$\forall \varepsilon > 0: \exists \delta > 0: \forall x_0: \|x_0 - \tilde{x}_0\| < \delta$$

risulta

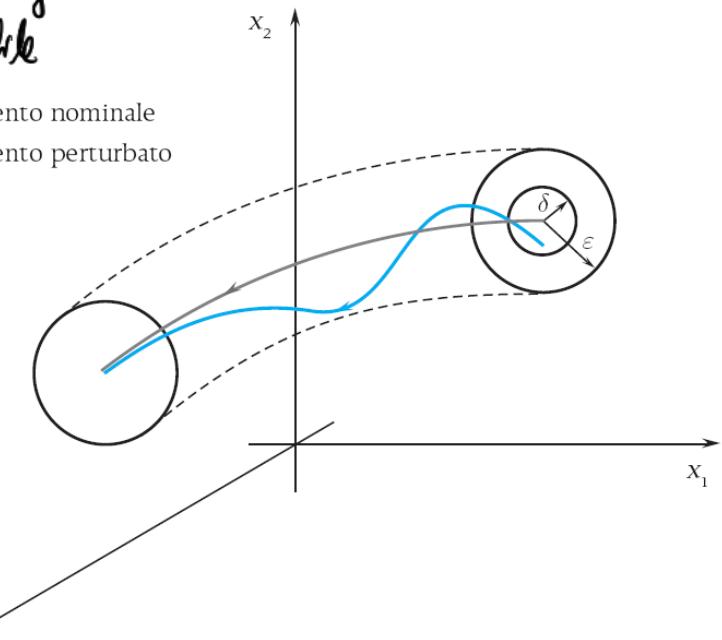
$$\|x(t) - \tilde{x}(t)\| < \varepsilon, \forall t \geq 0$$

e inoltre

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

Ci sono esempi convergenti ma non stabili

— movimento nominale  
— movimento perturbato



- ◆ In altre parole, non solo il movimento perturbato non deve allontanarsi da quello nominale (purché la perturbazione iniziale sia sufficientemente piccola) ma deve asintoticamente tornare ad esso

- ◆ Il movimento si dice, infine, Globalmente Asintoticamente Stabile (GAS) se la stabilità asintotica sussiste per una qualunque perturbazione iniziale → cioè la  $x_0$  ha un  $\lim_{t \rightarrow +\infty}$ . Da dove può arrivare

- Esempio del pendolo semplice

↳ Non lo è.

Sempre da condiz. normale.

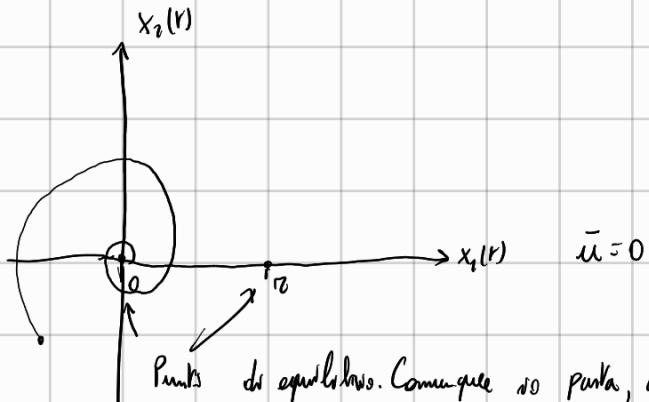
Eq. pendolo:

$$x_1 = \theta \quad x_2 = \dot{\theta}$$

$$\dot{x}_1(r) = x_2(r)$$

$$\dot{x}_2(r) = -\frac{g}{l} \sin x_1(r) - \frac{\beta}{ml^2} x_2(r) + \frac{1}{ml^2} u(r)$$

$$y(r) = l \sin x_1(r)$$



Punti di equilibrio. Comunque no parla, arrivo sempre da 0, a meno che non parto da  $\pi$ .

Movimento stabile:  $\bar{x} = (0, 0)$  <sup>funz. cost. nel tempo</sup>

Posso partire da tutto  $\mathbb{R}^2 \setminus \{(r, 0)\}$ .

In questo caso si parla di punto di eq. **quasi GAS**

## ■ Stabilità dei sistemi LTI

→ la linearità lo permette

- ◆ Teorema: Un movimento di un sistema LTI è stabile, asintoticamente stabile o instabile se e solo se lo sono tutti i movimenti del sistema

- Dim.

- Si considerino due ingressi nominali  $\tilde{u}_a(t)$  e  $\tilde{u}_b(t)$  e due condizioni iniziali nominali  $\tilde{x}_{0a}$  e  $\tilde{x}_{0b}$

Soluz. +  $\tilde{u}_a(t), \quad \tilde{x}_{0a} \rightarrow \tilde{x}_a(t)$

cond. iniziale  $\tilde{u}_b(t), \quad \tilde{x}_{0b} \rightarrow \tilde{x}_b(t)$

- Applichiamo la stessa perturbazione  $\delta x_0$  alle due condizioni iniziali, si otterranno i due movimenti perturbati  $x_a(t)$  e  $x_b(t)$  che potranno sempre scriversi come

$$\tilde{u}_a(t), \quad x_{0a} = \tilde{x}_{0a} + \delta x_0 \rightarrow x_a(t) = \tilde{x}_a(t) + \delta x_a(t)$$

$$\tilde{u}_b(t), \quad x_{0b} = \tilde{x}_{0b} + \delta x_0 \rightarrow x_b(t) = \tilde{x}_b(t) + \delta x_b(t)$$

- La tesi sarà dimostrata se dimostriamo che  $\delta x_a(t) = \delta x_b(t)$ , perché vorrà dire che la perturbazione dipende solo dalla perturbazione della condizione iniziale  $\delta x_0$  e non dal particolare movimento del sistema

- Applichiamo i seguenti ingressi e condizioni iniziali al sistema e usiamo il principio di sovrapposizione degli effetti

new input  $\tilde{u}_a(t) - \tilde{u}_b(t), \quad \tilde{x}_{0a} - \tilde{x}_{0b} \rightarrow \tilde{x}_a(t) - \tilde{x}_b(t)$  ingresso e cond. iniz. sono combatt. lineare

$$\tilde{u}_a(t) - \tilde{u}_b(t), \quad x_{0a} - x_{0b} \rightarrow x_a(t) - x_b(t) = \tilde{x}_a(t) - \tilde{x}_b(t) + \delta x_a(t) - \delta x_b(t)$$

- Ma siccome  $x_{0a} - x_{0b} = \tilde{x}_{0a} - \tilde{x}_{0b}$  e siccome gli ingressi sono uguali e la soluzione è unica, allora

$$\tilde{x}_a(t) - \tilde{x}_b(t) = x_a(t) - x_b(t) \Rightarrow \delta x_a(t) - \delta x_b(t) = 0 \quad \Delta$$

Se 2 mov. vengono perturbati dalla stessa perturbazione e hanno la stessa risposta ho fatto  
per sovrapp. degli effetti, il movimento risultante è quello:  $\tilde{x}_a(r) \rightarrow \tilde{u}_a(r), \tilde{x}_b$   
 $\tilde{x}_b(r) \rightarrow \tilde{u}_b(r), \tilde{x}_b$

La condiz. da esame è la stessa da prima. Le risposte devono essere uguali  
comunque scelgo il movimento e lo perturbo, l'effetto della perturb. è lo stesso.  
cioè se io stabilo lo suo tutto.

## ■ Stabilità dei sistemi LTI

- ◆ In virtù del teorema precedente, per il quale la proprietà di stabilità è la stessa per tutti i movimenti del sistema LTI, si può parlare di stabilità del sistema e non solo del movimento (o del punto di equilibrio)
  - Ciò non è vero per i sistemi non lineari, per i quali la stabilità è SEMPRE una caratteristica del particolare movimento o punto di equilibrio → *il pendolo è non lineare*
- ◆ Possiamo dunque scegliere il punto di equilibrio nullo (per ingresso nullo) per studiarne la stabilità
  - Per definizione, tale movimento (punto di equilibrio) è stabile se

$$\forall \varepsilon > 0, \exists \delta > 0: \forall x_0: \|x_0\| < \delta \Rightarrow \|x(t)\| < \varepsilon, \forall t \geq 0$$

- Il movimento perturbato  $x(t)$  a partire da condizione iniziale  $x_0$  è noto in forma chiusa:  $x(t) = e^{At}x_0$
- L'affermazione di sopra è vera se la matrice  $e^{At}$  è limitata, cioè  $\exists \phi > 0: \|e^{At}\| \leq \phi, \forall t \geq 0$ , infatti

$$\|x(t)\| = \|e^{At}x_0\| \leq \|e^{At}\| \|x_0\| < \delta \|e^{At}\| \leq \delta \phi = \varepsilon, \forall t \geq 0$$

*schrank norma matrice*

*Massimo della somma  
dei valori assoluti delle  
righe*

- Quale condizione deve verificare la matrice  $A$  affinché  $\|e^{At}\| = \max_{i=1,\dots,n} \sum_{j=1}^n |e_{ij}(t)|$  sia limitata?
  - Ricordando che gli elementi  $e_{ij}(t)$  di  $e^{At}$  sono combinazioni lineari dei modi di evoluzione e che questi sono funzioni del tipo
    - $t^\nu e^{\lambda t}$  nel caso di autovalori reali      *dipendono da  $\nu, \lambda$*
    - $t^\nu e^{\alpha t} \cos \omega t$  nel caso di autovalori complessi
- valgono le seguenti proposizioni

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

$\dot{x}(t) = Ax(t)$  con  $\bar{x} = \text{cost}$  per trovare punto di stabilità

$$0 = A\bar{x}$$

$$\bar{x} = 0$$

$\bar{x} \in N(A)$  spazio, può essere  $\mathbb{R}^m$  se  $A = 0$

spazio nullo della matrice A

Quindi, sistemi dinamici LSI autonomi hanno sempre 0 come punto di equilibrio.

## ■ Stabilità dei sistemi LTI

*Solo la stabilità*

- ◆ **Proposizione 1:** Un sistema LTI è stabile se e solo se tutti gli autovalori della matrice dinamica sono a parte reale negativa o nulla e quelli con parte reale nulla a molteplicità algebrica maggiore di 1 hanno miniblocchi di Jordan\* di ordine 1
  - In tal caso, infatti, gli autovalori nulli danno luogo a modi propri limitati perché  $\nu = 0$  (matrice  $A$  diagonalizzabile); quelli a parte reale negativa danno luogo sempre a modi propri convergenti, quindi non possono generare termini  $e_{ij}(t)$  illimitati nella  $e^{At}$
- ◆ **Proposizione 2:** Un sistema LTI è asintoticamente stabile se e solo se tutti gli autovalori della matrice dinamica sono a parte reale negativa
  - In tal caso, infatti, oltre alla proprietà di stabilità, sussiste anche quella di convergenza perché  $x(t) = e^{At}x_0 \rightarrow 0$ , per  $t \rightarrow \infty$ , dal momento che contiene solo modi convergenti

*È anche GAS?*
- ◆ **Proposizione 3:** Un sistema LTI è instabile se e solo se esiste almeno un autovalore della matrice dinamica a parte reale positiva o nulla con molteplicità algebrica maggiore di 1 e con miniblocchi di Jordan\* di ordine maggiore di 1
  - In tal caso, infatti, esistono modi propri non limitati perché ci sono modi esponenziali divergenti o modi relativi ad autovalori nulli con  $\nu = 1$  (matrice  $A$  non diagonalizzabile)

\* Vedremo che il calcolo delle dimensioni dei miniblocchi di Jordan può essere fatto senza necessariamente calcolare la forma di Jordan di A

## ■ Proprietà dei sistemi LTI asintoticamente stabili

- ◆ È la **PRIMA** specifica che viene richiesta per il buon funzionamento di un sistema di controllo automatico
  - Le variabili di stato e uscita dei diversi sottosistemi che compongono il sistema di controllo non devono divergere
  - Le incertezze che caratterizzano il modello di un impianto potrebbero rendere divergenti modi relativi ad autovalori nulli
- ◆ Per un sistema a.s., il movimento libero  $\xrightarrow{t \rightarrow \infty} 0$  indipendentemente dalle condizioni iniziali ( $e^{At}x_0 \rightarrow 0, \forall x_0$ ), quindi la risposta tende a coincidere con la sola risposta forzata
  - Nella pratica vuol dire che il funzionamento di un sistema a.s. dipende dai soli ingressi e non dalle sue condizioni iniziali, è quindi «prevedibile» \*
- ◆ Per un sistema a.s., la risposta impulsiva  $\xrightarrow{t \rightarrow \infty} 0$ , infatti  $g_x(t) = e^{At}b \rightarrow 0$
- ◆ Per un sistema a.s., la risposta ad un qualunque ingresso di durata limitata  $\xrightarrow{t \rightarrow \infty} 0$ 
  - Infatti, per un ingresso a durata limitata  $\exists \bar{t} > 0: u(t) = 0 \forall t > \bar{t}$  e quindi a partire da  $\bar{t}$  la risposta è solo evoluzione libera a partire dallo stato iniziale  $x(\bar{t})$ , cioè

*della pma*  $e^{A(t-\bar{t})}x(\bar{t}) \xrightarrow{t \rightarrow \infty} 0$
- ◆ Un sistema a.s. non può avere autovalori nulli, quindi  $\det(A) \neq 0$  e quindi  $A$  è invertibile, per cui lo stato di equilibrio  $\bar{x}$  in corrispondenza di un ingresso costante  $\bar{u}$  è unico

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

*Se  $\bar{u}=0$  ho un punto di equilibrio  $\bar{x}$  uno fisso  
Se  $\bar{u} \neq 0$  lo cambia e posso avere un altro.*

\*  $\hat{x}_0 = \text{mon. libero.}$  Ha comportamento per cui convergono sempre a 0.  
Δ perché è C.L. dei modi di evoluz. nello spazio per gli stati.

↳ ma la proprietà è valida per tutti, anche se  $\mu$  non è costante.

NOTA: divergenze non significano

## ■ Come si stabilisce il segno della parte reale degli autovalori di una matrice?

- ◆ Gli autovalori sono le radici (reali o complesse e coniugate) di un polinomio di grado  $n$
- ◆ Caso  $n \leq 2$ 
  - **Criterio di Cartesio:** condizione necessaria e sufficiente affinché il polinomio  $a_0 s^2 + a_1 s + a_2$  abbia tutte radici a parte reale negativa è che i coefficienti  $a_0, a_1$  e  $a_2$  abbiano tutti lo stesso segno (due permanenze di segno)
- ◆ Se  $n > 2$  tale condizione è solo necessaria, cioè
  - Se è verificata, «è solo possibile» che il polinomio abbia tutte radici a parte reale negativa ma non è sicuro
  - Se non è verificata (c'è qualche variazione di segno), sicuramente c'è qualche radice a parte reale maggiore o uguale a zero
- ◆ Una condizione necessaria e sufficiente è costituita dal
  - **Criterio di Routh:** condizione necessaria e sufficiente affinché il polinomio di grado  $n$

$$\varphi(s) = \varphi_0 s^n + \varphi_1 s^{n-1} + \varphi_2 s^{n-2} + \cdots + \varphi_{n-1} s + \varphi_n$$

abbia tutte radici a parte reale negativa è che la sua tabella di Routh sia ben definita e gli elementi della sua prima colonna siano tutti dello stesso segno.

- ◆ Per analizzare la stabilità asintotica di un sistema LTI basta applicare tale criterio al polinomio caratteristico della sua matrice dinamica

## Costruzione della tabella di Routh relativa al polinomio

$$\varphi(s) = \varphi_0 s^n + \varphi_1 s^{n-1} + \varphi_2 s^{n-2} + \cdots + \varphi_{n-1} s + \varphi_n$$

- Ha una struttura triangolare con  $n + 1$  righe

|          |             |             |             |          |   |
|----------|-------------|-------------|-------------|----------|---|
| $n$      | $\varphi_0$ | $\varphi_2$ | $\varphi_4$ | $\vdots$ | $\left. \begin{array}{c} \\ \end{array} \right\}$ |
| $n - 1$  | $\varphi_1$ | $\varphi_3$ | $\varphi_5$ | $\vdots$ |   |
| $\vdots$ | $\cdot$     | $\cdot$     | $\cdot$     | $\cdot$  |   |
| $\vdots$ | $h_1$       | $h_2$       | $h_3$       |          |   |
| $\vdots$ | $k_1$       | $k_2$       | $k_3$       |          |   |
| $\vdots$ | $l_1$       | $l_2$       | $l_3$       |          |   |
| $\vdots$ | $\cdot$     | $\cdot$     | $\cdot$     |          |   |
| 1        | $a$         |             |             |          |   |
| 0        | $a$         |             |             |          |   |

Le prime due righe contengono i coefficienti del polinomio in esame con l'ordine indicato

- la prima contiene i termini di pedice pari
- la seconda quelli con pedice dispari

Quelle dalla terza in poi sono costruite con l'algoritmo

$$l_i = -\frac{1}{k_1} \begin{vmatrix} h_1 & h_{i+1} \\ k_1 & k_{i+1} \end{vmatrix} = h_{i+1} - \frac{h_1 k_{i+1}}{k_1}$$

Se  $k_1 \neq 0$  Sempre la prima Caso particolare se  $k_1 = 0$

- L'ultima riga è costituita dal secondo coefficiente della riga precedente (della seconda riga precedente)
- Non è necessario dividere per il coefficiente  $k_1$  (si può decidere di farlo o no riga per riga)  $\rightarrow$  Ma sempre  $\neq 0$
- Il numero di variazioni di segno nella prima colonna corrisponde al numero di radici a parte reale positiva del polinomio  $\Rightarrow$  se sono tutti dello stesso segno  $\Rightarrow$  tutti autovalori nel semipiano sinistro  $\Rightarrow$  sistema a.s.



ultimo elemento venga sempre a.

ES:

$$a_0 + a_1 s + a_2 s^2 + a_3 s^3 + \dots + a_n s^n$$

$$\begin{array}{c} \text{Variante} \\ \text{di segno} \end{array} - \left| \begin{array}{ccccc} 9 & 1 & 3 & 5 \\ 3 & 2 & 4 & 0 \\ 2 & 1 & 5 \\ 1 & -6 \\ 0 & 5 \end{array} \right|$$

$$\text{caso } 2_1: \left| \begin{array}{cc} 1 & 3 \\ 2 & 4 \end{array} \right| \cdot \left( -\frac{1}{2} \right) = 1$$

$$\text{caso } 2_2: \left| \begin{array}{cc} 1 & 5 \\ 2 & 0 \end{array} \right| \cdot \left( -\frac{1}{2} \right) = 5$$

$$\text{caso } 1_1: \left| \begin{array}{cc} 2 & 4 \\ 1 & 5 \end{array} \right| \cdot \left( -\frac{1}{1} \right) = -6$$

$$\text{caso } 0_1: \frac{1}{6} \left| \begin{array}{cc} 1 & 5 \\ -6 & 0 \end{array} \right| = 5$$

Confermiamo le permutazioni di segno

Casi particolari:

$$s^3 + 3s^2 - s - 3$$

Gra' so che non posso avere nulla a parte reale negativa.

$\Rightarrow$  coeff. hanno segni diversi.

$$\begin{array}{c} 3 \\ 2 \\ 1 \\ 0 \end{array} \left| \begin{array}{ccc} 1 & -1 \\ 3 & -3 \\ 0 & \end{array} \right.$$

\* e' mo? Non possiamo fare nulla? No. Metto un  $\varepsilon > 0$ .



$$\begin{array}{c} - \\ - \\ - \\ + \end{array} \left| \begin{array}{ccc} 3 & 1 & -1 \\ 2 & 3 & -3 \\ 1 & \varepsilon > 0 & \\ 0 & -3 & \end{array} \right.$$

Ora ho 0 lo considero come positivo

■ Il criterio di Routh è particolarmente utile quando si vuole studiare la stabilità di un sistema in funzione di un parametro

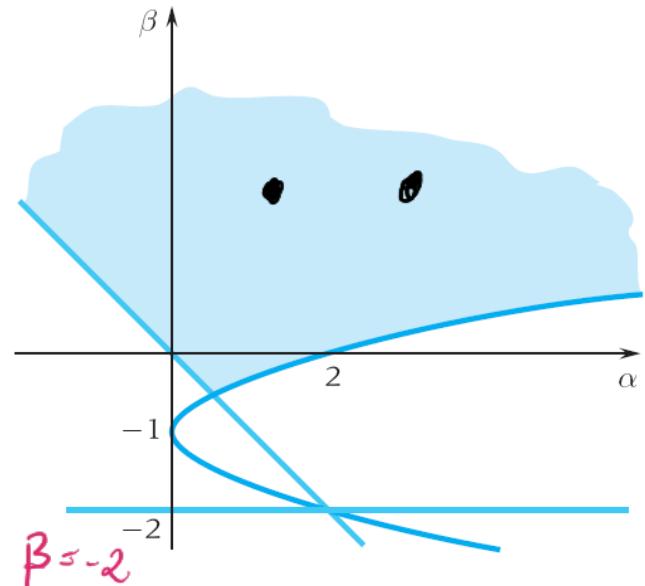
- ◆ Il parametro può essere un parametro del regolatore
  - il criterio ci fornisce dei vincoli a cui deve soddisfare affinché il sistema sia stabile
- ◆ Il parametro (o i parametri) può essere un parametro del sistema da controllare
  - Il criterio ci fornisce delle condizioni di «stabilità robusta», cioè la proprietà si conserva pur in presenza di incertezze



$$\varphi(s) = s^3 + (2 + \beta)s^2 + (1 + 2\beta)s + \alpha + \beta$$

|   |                         |        |
|---|-------------------------|--------|
|   | 1                       | 1 + 2β |
| 2 | 2 + β                   | α + β  |
| 1 | (1 + 2β)(2 + β) - α - β |        |
| 0 | α + β                   |        |

$$\left. \begin{array}{l} \beta > -2 \\ 2(\beta + 1)^2 > \alpha \\ \beta > -\alpha \end{array} \right\}$$



$$S^3 + 2S^2 + S + K$$

|   |     |   |
|---|-----|---|
| 3 | 1   | 1 |
| 2 | 2   | K |
| 1 | 2-K |   |
| 0 | K   |   |

men dividir per 2

Per avere numeri razionali:

$$\begin{cases} 2-K > 0 \\ K > 0 \end{cases} \quad 0 < K < 2$$