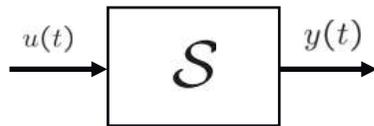


## Elementi di Teoria dei Sistemi

## Definizione di sistema dinamico

## Sistema dinamico a tempo continuo

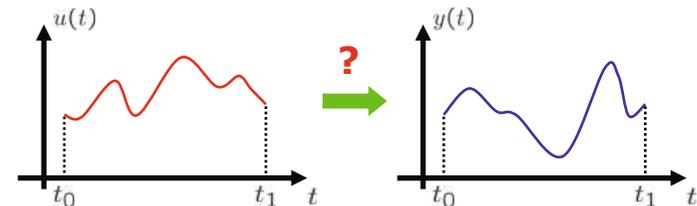


$$u(t) = \begin{bmatrix} u_1(t) \\ \vdots \\ u_m(t) \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^m \quad y(t) = \begin{bmatrix} y_1(t) \\ \vdots \\ y_p(t) \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^p$$

Ingresso

Uscita

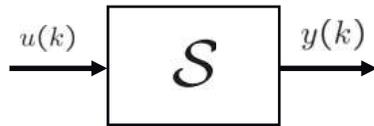
## Cosa significa "Dinamico"?



$y(t)$  e' univocamente determinata?

Se la risposta e' no  $\rightarrow$  Sistema dinamico

### Sistema dinamico a tempo discreto

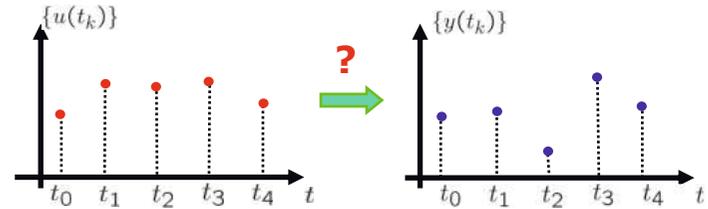


$$u(k) = \begin{bmatrix} u_1(k) \\ \vdots \\ u_m(k) \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^m \quad y(k) = \begin{bmatrix} y_1(k) \\ \vdots \\ y_p(k) \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^p$$

Ingresso

Uscita

### Cosa significa "Dinamico"?

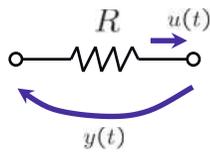


$\{y(t_k)\}$  è univocamente determinata?

Se la risposta è no  $\rightarrow$  Sistema dinamico

La medesima definizione applicata ai sistemi dinamici a tempo continuo

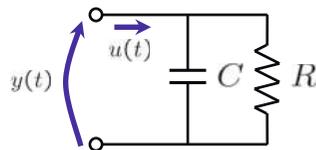
### Esempio 1)



$$y(t) = R \cdot u(t)$$

Non dinamico

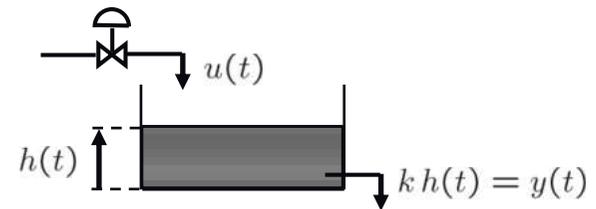
### Esempio 2)



$$\left. \begin{array}{l} u(t), t \in [t_0, t_1] \\ y(t_0) \end{array} \right\} \rightarrow \left. \begin{array}{l} y(t), t \in [t_0, t_1] \end{array} \right\}$$

Dinamico

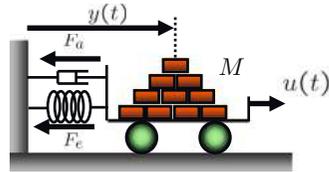
### Esempio 3)



$$\left. \begin{array}{l} u(t), t \in [t_0, t_1] \\ h(t_0) \end{array} \right\} \rightarrow y(t), t \in [t_0, t_1]$$

Dinamico

### Esempio 4)



$$\left. \begin{array}{l} u(t), t \in [t_0, t_1] \\ y(t_0) \\ \dot{y}(t_0) \end{array} \right\} \longrightarrow y(t), t \in [t_0, t_1]$$

**Dinamico**

### Esempio 5)

“Le spese nell’anno  $k$  sono proporzionali al reddito nell’anno  $k$ ”  $\longrightarrow y(k) = \alpha \cdot u(k)$

**Non dinamico**

### Esempio 6)

“Le scorte di magazzino del prossimo mese sono proporzionali alle scorte attuali, alla quantità prodotta e venduta nel mese attuale”

$$\left\{ \begin{array}{l} u(k), k = 0, 1, 2, \dots, p \\ y(0) \end{array} \right. \longrightarrow y(k), k = 0, 1, 2, \dots, p$$

**Dinamico**

## Sistemi dinamici a tempo continuo

### Analisi e proprietà

## Variabili di stato

Variabili da conoscere in  $t_0$  per determinare  $y(t), t \geq t_0$   
a partire da  $u(t), t \geq t_0$

$$x_i(t), i = 1, 2, \dots, n$$

Ordine del sistema  
(variabili di stato)

$$x(t) = \begin{bmatrix} x_1(t) \\ \vdots \\ x_n(t) \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^n$$

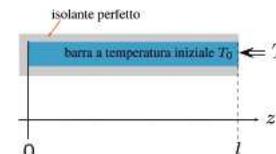
(vettore di stato)

### Attenzione!

- Non tutti i sistemi dinamici a tempo continuo ammettono una rappresentazione in equazioni di stato!
- Quelli che la ammettono si dicono **sistemi a dimensione finita**, oppure **sistemi a parametri concentrati**.
- Esistono casi in cui lo stato al tempo  $t$  è costituito da una funzione di una o più variabili [non da un numero finito  $n$  di scalari!]. In tal caso si parla di **sistemi a dimensione infinita**, oppure **a parametri distribuiti**.

### Esempio di sistema a parametri distribuiti

- **Diffusione del calore lungo un corpo omogeneo:** consideriamo una barra di materiale omogeneo, di lunghezza  $l$ , posta inizialmente a temperatura costante  $T_0$  ed isolata come in figura



- Supponiamo poi che all'istante iniziale l'estremo della barra sia portato e mantenuto a temperatura costante  $T_1$  ( $\neq T_0$ )

$$T(l, t) = T_1 \quad \forall t \geq 0$$

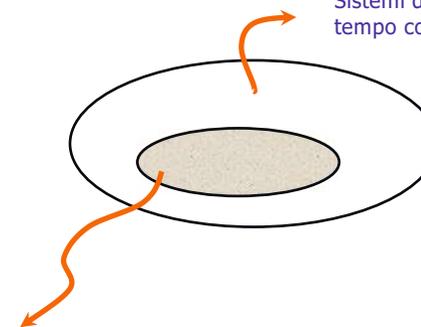
- L'equazione *a una dimensione* che descrive l'evoluzione della temperatura  $T(z, t)$  della barra, lungo la coordinata longitudinale della barra  $z$  all'istante  $t$  è del tipo:

$$\frac{\partial T(z, t)}{\partial t} = k \frac{\partial^2 T(z, t)}{\partial z^2} \quad k = \frac{K}{c \rho}$$

dove  $k$  è la diffusività,  $c$  è il calore specifico,  $\rho$  è la massa volumica,  $K$  è la conduttività termica (equazione di Fourier o di trasmissione del calore nel caso monodimensionale).

- Se si considera  $T(z,t)$  come un vettore di cui la variabile  $z$  è l'indice, risulta evidente che **lo spazio degli stati ha dimensione infinita** non numerabile: questa è una tipica caratteristica dei sistemi descritti da equazioni differenziali alle derivate parziali.

Sistemi dinamici a tempo continuo



$$\begin{cases} \dot{x}_i(t) = f_i[x(t), u(t), t], & i = 1, \dots, n \\ y(t) = g[x(t), u(t), t] \end{cases} \quad \begin{array}{l} \text{Eq. di stato} \\ \text{Trasf. d'uscita} \end{array}$$

**Usando la notazione vettoriale:**

$$f[x(t), u(t), t] := \begin{bmatrix} f_1[x(t), u(t), t] \\ \vdots \\ f_n[x(t), u(t), t] \end{bmatrix}$$

↳ 
$$\begin{cases} \dot{x}(t) = f[x(t), u(t), t] \\ y(t) = g[x(t), u(t), t] \end{cases}$$

e per brevità notazionale scriveremo spesso

↳ 
$$\begin{cases} \dot{x} = f(x, u, t) \\ y = g(x, u, t) \end{cases}$$

**Alcune importanti definizioni:**

- Sistema strettamente proprio  
se  $g(\cdot)$  non dipende da  $u$
- Sistema tempo-invariante (o stazionario)  
se  $f(\cdot), g(\cdot)$  non dipendono da  $t$
- Sistema lineare  
se  $f(\cdot), g(\cdot)$  sono funzioni lineari in  $x, u$
- Sistema monovariabile (SISO)  
se  $m = p = 1$  (1 ingresso, 1 uscita)
- Sistema multivariabile (MIMO)  
se  $m \neq 1$  e/o  $p \neq 1$  (più ingressi e/o più uscite)

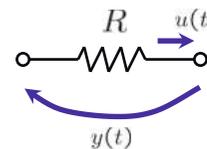
**Sistemi dinamici a tempo continuo**



$$\begin{cases} \dot{x}(t) = f[x(t), u(t), t] \\ y(t) = g[x(t), u(t), t] \end{cases}$$

$x(t) \in \mathbb{R}^n$  stato  
 $u(t) \in \mathbb{R}^m$  ingresso  
 $y(t) \in \mathbb{R}^p$  uscita

**Esempio 1)**



$$y(t) = R \cdot u(t)$$

**Non dinamico**

**Non è necessaria l'introduzione di variabili di stato**



Parte 2, 21

### Esempio 2)

... dall'elettrotecnica

$$\begin{cases} C\dot{x} = i_1 \\ y = x = Ri_2 \\ u = i_1 + i_2 \end{cases}$$

$$x = Ri_2 = R(u - i_1)$$

$$i_1 = u - \frac{1}{R}x$$

$$\dot{x} = \frac{1}{C}i_1 = \frac{1}{C}\left(u - \frac{1}{R}x\right)$$

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = -\frac{1}{RC}x + \frac{1}{C}u = f(x, u) \\ y = x = g(x) \end{cases}$$

- Primo ordine
- SISO
- Stazionario
- Str. proprio
- Lineare

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

Parte 2, 22

### Esempio 2bis)

... dall'elettrotecnica

$$\begin{cases} C\dot{x} = u \\ y = x + Ru \end{cases}$$

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = \frac{1}{C}u = f(x, u) \\ y = x + Ru = g(x, u) \end{cases}$$

- Primo ordine
- SISO
- Stazionario
- Non str. proprio
- Lineare

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

Parte 2, 23

### Esempio 3)

... dalla fisica

$$\begin{cases} A\dot{x} = u - kx \\ y = kx \end{cases}$$

$$\begin{cases} \dot{x}(t) = -\frac{k}{A}x + \frac{1}{A}u = f(x, u) \\ y = kx = g(x) \end{cases}$$

- Primo ordine
- SISO
- Stazionario
- Str. proprio
- Lineare

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

Parte 2, 24

### Esempio 4)

... dalla fisica

$$\begin{cases} F_e = ky \\ F_a = h\dot{y} \\ M\ddot{y} = u - ky - h\dot{y} \end{cases}$$

Ponendo poi

$$\begin{cases} x_1 := y \\ x_2 := \dot{y} \end{cases} \quad \text{e} \quad x := \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = \dot{y} = x_2 = f_1(x, u) \\ \dot{x}_2 = \ddot{y} = -\frac{k}{M}x_1 - \frac{h}{M}x_2 + \frac{1}{M}u = f_2(x, u) \\ y = x_1 = g(x) \end{cases}$$

- Secondo ordine
- SISO
- Stazionario
- Str. proprio
- Lineare

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

Parte 2, 25

### Esempio 5)

... dalla fisica

$$C_a = h\dot{\vartheta}$$

$$J\ddot{\vartheta} = u - h\dot{\vartheta} - MgL \sin(\vartheta)$$

$$J = ML^2$$

Ponendo poi

$$\begin{cases} x_1 := \vartheta \\ x_2 := \dot{\vartheta} \end{cases} \quad \text{e} \quad x := \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

- Secondo ordine
- SISO
- Stazionario
- Str. proprio
- Non lineare

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = \dot{\vartheta} = x_2 = f_1(x, u) \\ \dot{x}_2 = \ddot{\vartheta} = -\frac{MgL}{J} \sin(x_1) - \frac{h}{J} x_2 + \frac{1}{J} u = f_2(x, u) \\ y = x_1 = g(x) \end{cases}$$

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

Parte 2, 26

### Rappresentazione di stato

$$\begin{cases} \dot{x} = f(x, u, t) \\ y = g(x, u, t) \end{cases}$$

$x \in \mathbb{R}^n$     stato  
 $u \in \mathbb{R}^m$     ingresso  
 $y \in \mathbb{R}^p$     uscita

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

Parte 2, 27

### Sceita delle variabili di stato

- Criteri?
- La scelta e` univoca?
- L'ordine e` fissato?

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

Parte 2, 28

### Un criterio "ingegneristico"

Variabili di stato  $\longleftrightarrow$  Grandezze associate ad accumuli di energie, massa, ecc....

- Elettrotecnica
  - Tensioni sui condensatori
  - Correnti negli induttori
- Meccanica
  - Posizione
  - Velocita`
- Termodinamica
  - Temperatura
  - Entalpia

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

## Un criterio "matematico"

Parte 2, 29

Supponiamo di aver ricavato dalla fisica o dall'elettrotecnica, o ... un'eq. Differenziale di ordine  $n$

$$\frac{d^n y}{dt^n} = \varphi \left( \frac{d^{n-1}y}{dt^{n-1}}, \dots, \frac{dy}{dt}, y, u \right)$$

Ponendo

$$\begin{cases} x_1 := y \\ x_2 := \frac{dy}{dt} \\ \vdots \\ x_n := \frac{d^{n-1}y}{dt^{n-1}} \end{cases} \quad \text{e} \quad x := \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ \vdots \\ x_n \end{bmatrix} \quad \rightarrow \quad \begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = x_3 \\ \vdots \\ \dot{x}_n = \varphi(x, u) \\ y = x_1 \end{cases}$$

Prof. Thomas Parisini

Fondamenti di Automatica

## Esempio

Parte 2, 30

Si abbia l'eq. differenziale di ordine 3 
$$\frac{d^3 y}{dt^3} - 3 \frac{d^2 y}{dt^2} + 2 \frac{dy}{dt} - y = 6u$$

Ponendo

$$\begin{cases} x_1 := y \\ x_2 := \frac{dy}{dt} \\ x_3 := \frac{d^2 y}{dt^2} \end{cases} \quad \text{e} \quad x := \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} \quad \rightarrow \quad \begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = x_3 \\ \dot{x}_3 = 3x_3 - 2x_2 + x_1 + 6u \\ y = x_1 \end{cases}$$

Prof. Thomas Parisini

Fondamenti di Automatica

## Rappresentazioni di stato equivalenti

Parte 2, 31

$$\begin{cases} \dot{x} = f(x, u, t) & x \in \mathbb{R}^n \\ y = g(x, u, t) & u \in \mathbb{R}^m \\ & y \in \mathbb{R}^p \end{cases}$$

$$\hat{x} = Tx, \quad \hat{x} \in \mathbb{R}^n, T \in \mathbb{R}^{n \times n}, \det(T) \neq 0$$

$$\begin{aligned} \hat{\dot{x}} &= T\dot{x} = Tf(T^{-1}\hat{x}, u, t) =: \hat{f}(\hat{x}, u, t) \\ y &= g(T^{-1}\hat{x}, u, t) =: \hat{g}(\hat{x}, u, t) \end{aligned}$$

Prof. Thomas Parisini

Fondamenti di Automatica

## Movimento dello stato e dell'uscita

Parte 2, 32

$$\begin{cases} \dot{x} = f(x, u, t) \\ y = g(x, u, t) \end{cases}$$

$$\left. \begin{matrix} t_0 \\ u(t), t \geq t_0 \\ x(t_0) \end{matrix} \right\} \rightarrow \begin{matrix} \underbrace{x(t), t \geq t_0}_{\text{Movimento dello stato}} \\ y(t), t \geq t_0 \\ \underbrace{\hspace{10em}}_{\text{Movimento dell'uscita}} \end{matrix}$$

Prof. Thomas Parisini

Fondamenti di Automatica

### Calcolo del Movimento

Due passi:

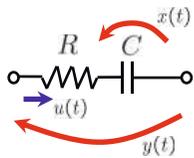
a) Integrazione eq. di stato  $\rightarrow x(t), t \geq t_0$

b) Sostituzione di  $x, u$  nella trasformazione d'uscita  $\rightarrow y(t), t \geq t_0$

### Osservazione importante:

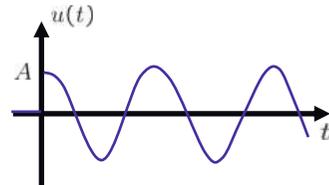
Per sistemi stazionari e' lecito assumere  $t_0 = 0$  senza ledere la generalita`

### Esempio



$$\begin{cases} \dot{x} = \frac{1}{C} u \\ y = x + R u \end{cases}$$

$$\begin{aligned} x(0) &= x_0 \\ u(t) &= A \cos(\omega t) \cdot 1(t) \end{aligned}$$



a) Integrazione eq. di stato:

$$\begin{aligned} x(t) &= x_0 + \frac{A}{C} \int_0^t \cos(\omega \tau) d\tau = \\ &= x_0 + \frac{A \sin(\omega \tau)}{C \omega} \Big|_0^t = \\ &= x_0 + \frac{A}{C \omega} \sin(\omega t), t \geq 0 \end{aligned}$$

b) Sostituzione di  $x, u$  nella trasformazione d'uscita:

$$y(t) = x_0 + \frac{A}{C \omega} \sin(\omega t) + R A \cos(\omega t), t \geq 0$$

... con le trasf. di Laplace:

$$\mathcal{L}\{\dot{x}\} = \mathcal{L}\left\{\frac{1}{C}u\right\} \rightarrow sX(s) - x_0 = \frac{1}{C}U(s)$$

$$\rightarrow X(s) = x_0 \frac{1}{s} + \frac{1}{sC}U(s)$$

$$= x_0 \frac{1}{s} + \frac{1}{s} \frac{A}{Cs^2 + \omega^2} = x_0 \frac{1}{s} + \frac{A}{C} \frac{1}{s^2 + \omega^2}$$

$$= x_0 \frac{1}{s} + \frac{A}{\omega C} \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$$

$$\mathcal{L}^{-1} \rightarrow x(t) = x_0 + \frac{A}{C\omega} \sin(\omega t), t \geq 0$$

Equilibrio (sistemi stazionari)

$$\begin{cases} \dot{x} = f(x, u) \\ y = g(x, u) \end{cases} \quad u(t) = \bar{u}, t \geq 0$$

- Stato di equilibrio  $\bar{x}$   
 $\rightarrow$  movimento costante di  $x(t)$  con  $u(t) = \bar{u}$
- Gli stati di equilibrio si trovano tutti al variare di  $\bar{u} \in \mathbb{R}^m$
- Uscita di equilibrio  $\bar{y}$   
 $\rightarrow$  movimento costante di  $y(t)$  con  $u(t) = \bar{u}$

Calcolo dell'equilibrio

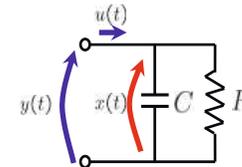
- Risolvere l'equazione algebrica

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

- Sostituire  $\bar{x}, \bar{u}$  nella trasformazione d'uscita

$$\rightarrow \bar{y} = g(\bar{x}, \bar{u})$$

Esempio 1)



$$\begin{cases} \dot{x} = -\frac{1}{RC}x + \frac{1}{C}u \\ y = x \end{cases}$$

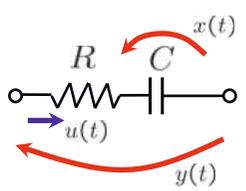
$$u(t) = \bar{u} \rightarrow 0 = -\frac{1}{RC}x + \frac{1}{C}\bar{u}$$

$$\rightarrow \bar{x} = R\bar{u}$$

$$\rightarrow \bar{y} = R\bar{u}$$

Parte 2, 41

### Esempio 2)



$$\begin{cases} \dot{x} = \frac{1}{C} u \\ y = x + R u \end{cases}$$

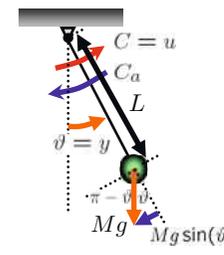
$u(t) = \bar{u} \rightarrow 0 = \frac{1}{C} \bar{u}$

- se  $\bar{u} = 0 \rightarrow \exists \infty \bar{x}$
- se  $\bar{u} \neq 0 \rightarrow \nexists \bar{x}$

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

Parte 2, 42

### Esempio 3)



Ponendo

$$\begin{cases} x_1 := \vartheta \\ x_2 := \dot{\vartheta} \end{cases} \quad e \quad x := \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

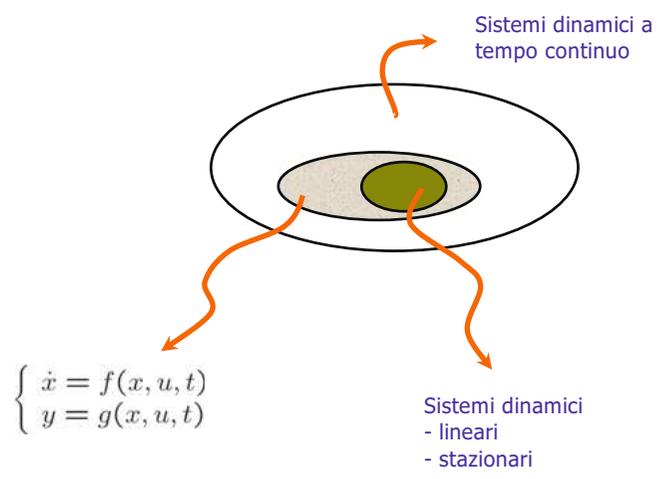
$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -\frac{MgL}{J} \sin(x_1) - \frac{h}{J} x_2 + \frac{1}{J} u \\ y = x_1 \end{cases}$$

$u(t) = \bar{u} \rightarrow \begin{cases} 0 = x_2 \\ 0 = -\frac{MgL}{J} \sin(x_1) - \frac{h}{J} x_2 + \frac{1}{J} \bar{u} \end{cases} \quad \exists \infty \bar{x} = \begin{bmatrix} \bar{x}_1 \\ \bar{x}_2 \end{bmatrix}$

$$\begin{cases} \bar{x}_2 = 0 \\ \sin(\bar{x}_1) = \frac{1}{MgL} \bar{u} \end{cases} \quad |\bar{u}| \leq MgL \quad \begin{cases} \bar{x}_2 = 0 \\ \bar{x}_1 = \arcsin\left(\frac{\bar{u}}{MgL}\right) \end{cases}$$

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

Parte 2, 43



Sistemi dinamici a tempo continuo

$$\begin{cases} \dot{x} = f(x, u, t) \\ y = g(x, u, t) \end{cases}$$

Sistemi dinamici - lineari - stazionari

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

Parte 2, 44

### Sistemi lineari stazionari SISO

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = a_{11}x_1 + a_{12}x_2 + \dots + a_{1n}x_n + b_1u \\ \vdots \\ \dot{x}_n = a_{n1}x_1 + a_{n2}x_2 + \dots + a_{nn}x_n + b_nu \\ y = c_1x_1 + c_2x_2 + \dots + c_nx_n + du \end{cases}$$

Combinazioni lineari di variabili di stato e del controllo

Prof. Thomas Parisini      Fondamenti di Automatica

**Sistemi lineari stazionari SISO**

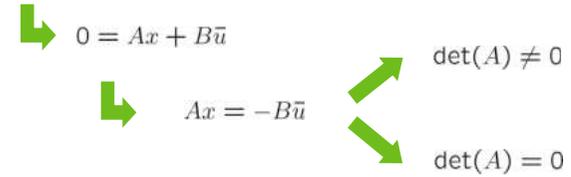
$$A = \underbrace{\begin{bmatrix} a_{11} & \dots & a_{1n} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ a_{n1} & \dots & a_{nn} \end{bmatrix}}_n \quad B = \underbrace{\begin{bmatrix} b_1 \\ \vdots \\ b_n \end{bmatrix}}_1$$

$$C = \underbrace{\begin{bmatrix} c_1 & \dots & c_n \end{bmatrix}}_n \quad D = d \in \mathbb{R}$$

↳  $\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu & x \in \mathbb{R}^n \\ y = Cx + Du & u \in \mathbb{R} \\ & y \in \mathbb{R} \end{cases} \quad (A, B, C, D)$

**Equilibrio (sistemi lineari stazionari)**

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases} \quad u(t) = \bar{u}, t \geq 0$$

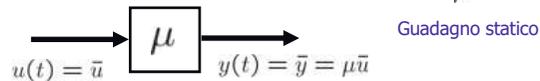


**Equilibrio (sistemi lineari stazionari)**

$\det(A) \neq 0 \implies \bar{x} = -A^{-1}B\bar{u} \implies \exists \bar{x} \text{ unico}$

↳  $\bar{y} = C\bar{x} + D\bar{u} = -CA^{-1}B\bar{u} + D\bar{u}$

$$= \underbrace{(-CA^{-1}B + D)}_{\mu} \bar{u}$$



**Equilibrio (sistemi lineari stazionari)**



**Movimento (caso scalare -  $n = 1$  )**

$$\begin{cases} \dot{x} = ax + bu & x(0) = x_0 \\ y = cx + du & u(t), t \geq 0 \end{cases}$$



$$x(t) = e^{at}x_0 + \int_0^t e^{a(t-\tau)}bu(\tau)d\tau$$

**Cenno di dimostrazione:**

Si segue la procedura seguente: si verifica che l'espressione soddisfa l'equazione differenziale. In caso affermativo, il teo. di esist. ed unicità ci permette di concludere la dimostrazione.

$x(0) = x_0$  OK!

Ricordiamo:  $\frac{d}{dt} \int_0^{r(t)} f(\tau)d\tau = \dot{r}(t)f[r(t)] + \int_0^{r(t)} \frac{d}{dt}f(\tau)d\tau$

Quindi:

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= ae^{at}x_0 + bu(t) + \int_0^t ae^{a(t-\tau)}bu(\tau)d\tau \\ &= a \left( e^{at}x_0 + \int_0^t e^{a(t-\tau)}bu(\tau)d\tau \right) + bu(t) \\ &= ax(t) + bu(t) \quad \text{OK!} \end{aligned}$$

**... con le trasf. di Laplace:**

$\mathcal{L}\{\dot{x}(t)\} = \mathcal{L}\{ax + bu\} \implies sX(s) - x_0 = aX(s) + bU(s)$



$(s - a)X(s) = x_0 + bU(s)$

$X(s) = \frac{1}{s - a}x_0 + \frac{b}{s - a}U(s)$

usando la proprietà  $\mathcal{L}\{f(t) * g(t)\} = F(s) \cdot G(s)$

e la trasformata notevole  $\mathcal{L}\{e^{kt}1(t)\} = \frac{1}{s - k}$

$\mathcal{L}^{-1} \implies x(t) = \mathcal{L}^{-1}\{X(s)\} = e^{at}x_0 + \int_0^t e^{a(t-\tau)}bu(\tau)d\tau, t \geq 0$

**Movimento (caso generale -  $n > 1$  )**

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu & x(0) = x_0 \\ y = Cx + Du & u(t), t \geq 0 \end{cases}$$



$$x(t) = e^{At}x_0 + \int_0^t e^{A(t-\tau)}Bu(\tau)d\tau$$

$\underbrace{\hspace{1.5cm}}_{n \times 1} \quad \underbrace{\hspace{1.5cm}}_{n \times n \ n \times 1} \quad \underbrace{\hspace{1.5cm}}_{n \times n \ n \times 1 \ 1 \times 1}$

dove si definisce l'esponenziale di matrice

$$e^{At} := \sum_{k=0}^{\infty} \frac{(At)^k}{k!} = I + At + \frac{A^2t^2}{2} + \dots$$

$\underbrace{\hspace{1.5cm}}_{n \times n}$

**Formule di Lagrange**

$$x(t) = e^{At}x_0 + \int_0^t e^{A(t-\tau)}Bu(\tau)d\tau, t \geq 0$$

$$\underbrace{\hspace{2cm}}_{x_l(t)} \quad \underbrace{\hspace{2cm}}_{x_f(t)}$$

$$x(t) = x_l(t) + x_f(t)$$

Movimento libero: dipende da  $x_0$  linearmente

Movimento forzato: dipende da  $u(t)$  linearmente

**Formule di Lagrange**

$$y(t) = Ce^{At}x_0 + \int_0^t Ce^{A(t-\tau)}Bu(\tau)d\tau + Du(t), t \geq 0$$

$$\underbrace{\hspace{2cm}}_{y_l(t)} \quad \underbrace{\hspace{2cm}}_{y_f(t)}$$

$$y(t) = y_l(t) + y_f(t)$$

Movimento libero: dipende da  $x_0$  linearmente

Movimento forzato: dipende da  $u(t)$  linearmente

**Principio di sovrapp. degli effetti**

$$\left. \begin{matrix} x'_0 \\ u'(t), t \geq 0 \end{matrix} \right\} \longrightarrow x'(t), y'(t), t \geq 0$$

$$\left. \begin{matrix} x''_0 \\ u''(t), t \geq 0 \end{matrix} \right\} \longrightarrow x''(t), y''(t), t \geq 0$$

$$\left. \begin{matrix} x_0 = \alpha x'_0 + \beta x''_0 \\ u(t) = \alpha u'(t) + \beta u''(t), t \geq 0 \end{matrix} \right\} \longrightarrow \begin{matrix} x(t) = \alpha x'(t) + \beta x''(t) \\ y(t) = \alpha y'(t) + \beta y''(t) \end{matrix}$$

Nota: la proprietà vale anche per sistemi non stazionari purché lineari

**Sistemi lineari stazionari MIMO**

$$A = \underbrace{\begin{bmatrix} a_{11} & \dots & a_{1n} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ a_{n1} & \dots & a_{nn} \end{bmatrix}}_n \quad B = \underbrace{\begin{bmatrix} b_{11} & \dots & b_{1m} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ b_{n1} & \dots & b_{nm} \end{bmatrix}}_m$$

$$C = \underbrace{\begin{bmatrix} c_{11} & \dots & c_{1n} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ c_{p1} & \dots & c_{pn} \end{bmatrix}}_n \quad D = \underbrace{\begin{bmatrix} d_{11} & \dots & d_{1m} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ d_{p1} & \dots & d_{pm} \end{bmatrix}}_m$$

$$\left\{ \begin{matrix} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{matrix} \right. \quad \begin{matrix} x \in \mathbb{R}^n \\ u \in \mathbb{R}^m \\ y \in \mathbb{R}^p \end{matrix} \quad (A, B, C, D)$$

Le formule valide nel caso SISO si applicano con ovvi cambiamenti



dove evidentemente:

$$f_x(\bar{x}, \bar{u}) = \underbrace{\begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial f_1}{\partial x_n} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial f_n}{\partial x_n} \end{bmatrix}}_n \bigg|_{\bar{x}, \bar{u}} \bigg\}^n$$

$$f_u(\bar{x}, \bar{u}) = \underbrace{\begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial f_1}{\partial u_m} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial f_n}{\partial u_m} \end{bmatrix}}_m \bigg|_{\bar{x}, \bar{u}} \bigg\}^n$$

Vediamo la trasformazione d'uscita:

$$\delta y(t) := y(t) - \bar{y} \quad \longrightarrow \quad y(t) = \delta y(t) + \bar{y}$$

$$\hookrightarrow y(t) = \cancel{\bar{y}} + \delta y = g(\bar{x} + \delta x, \bar{u} + \delta u)$$

$$\simeq g(\bar{x}, \bar{u}) + g_x(\bar{x}, \bar{u})\delta x + g_u(\bar{x}, \bar{u})\delta u$$

$$\hookrightarrow \delta y \simeq \underbrace{g_x(\bar{x}, \bar{u})}_{\substack{p \times n \\ C}} \delta x + \underbrace{g_u(\bar{x}, \bar{u})}_{\substack{p \times m \\ D}} \delta u$$

dove:

$$g_x(\bar{x}, \bar{u}) = \underbrace{\begin{bmatrix} \frac{\partial g_1}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial g_1}{\partial x_n} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial g_p}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial g_p}{\partial x_n} \end{bmatrix}}_n \bigg|_{\bar{x}, \bar{u}} \bigg\}^p$$

$$g_u(\bar{x}, \bar{u}) = \underbrace{\begin{bmatrix} \frac{\partial g_1}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial g_1}{\partial u_m} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial g_p}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial g_p}{\partial u_m} \end{bmatrix}}_m \bigg|_{\bar{x}, \bar{u}} \bigg\}^p$$

**Sistema linearizzato:**

$$\begin{cases} \dot{x} = f(x, u) \\ y = g(x, u) \end{cases} \quad 0 = f(x, \bar{u}) \quad \longrightarrow \quad \bar{x}$$

$$\hookrightarrow \delta \dot{x} = \underbrace{f_x(\bar{x}, \bar{u})}_A \delta x + \underbrace{f_u(\bar{x}, \bar{u})}_B \delta u$$

$$\delta y = \underbrace{g_x(\bar{x}, \bar{u})}_C \delta x + \underbrace{g_u(\bar{x}, \bar{u})}_D \delta u$$

$$\begin{cases} \dot{x} = Ax + Bu \\ y = Cx + Du \end{cases} \quad \begin{matrix} x \in \mathbb{R}^n \\ u \in \mathbb{R}^m \\ y \in \mathbb{R}^p \end{matrix}$$

Parte 2, 65

**Esempio**

Ponendo

$$\begin{cases} x_1 := \vartheta \\ x_2 := \dot{\vartheta} \end{cases} \text{ e } x := \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \end{bmatrix}$$

$$\begin{cases} \dot{x}_1 = x_2 \\ \dot{x}_2 = -\frac{MgL}{J} \sin(x_1) - \frac{h}{J} x_2 + \frac{1}{J} u \\ y = x_1 \end{cases}$$

$u(t) = \bar{u} = 0 \rightarrow$

$$\begin{cases} 0 = x_2 \\ 0 = -\frac{MgL}{J} \sin(x_1) \end{cases} \rightarrow \begin{matrix} \bar{x} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \\ \bar{x} = \begin{bmatrix} \pi \\ 0 \end{bmatrix} \end{matrix}$$

Prof. Thomas Parisini Fondamenti di Automatica

Parte 2, 66

Quindi:

$$f_x(\bar{x}, \bar{u}) = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \\ \frac{\partial f_2}{\partial x_1} & \frac{\partial f_2}{\partial x_2} \end{bmatrix}_{\bar{x}, \bar{u}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{MgL}{J} \cos(x_1) & -\frac{h}{J} \end{bmatrix}_{\bar{x}, \bar{u}}$$

$$= \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{MgL}{J} & -\frac{h}{J} \end{bmatrix} = \bar{A}$$

$$f_x(\tilde{x}, \bar{u}) = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \\ \frac{\partial f_2}{\partial x_1} & \frac{\partial f_2}{\partial x_2} \end{bmatrix}_{\tilde{x}, \bar{u}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ -\frac{MgL}{J} \cos(x_1) & -\frac{h}{J} \end{bmatrix}_{\tilde{x}, \bar{u}}$$

$$= \begin{bmatrix} 0 & 1 \\ +\frac{MgL}{J} & -\frac{h}{J} \end{bmatrix} = \tilde{A}$$

Prof. Thomas Parisini Fondamenti di Automatica

Parte 2, 67

Poi (tutte queste quantità non dipendono dallo stato di eq.):

$$f_u(\bar{x}, \bar{u}) = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial u} \\ \frac{\partial f_2}{\partial u} \end{bmatrix}_{\bar{x}, \bar{u}} = \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{J} \end{bmatrix} = \bar{B}$$

$$f_u(\tilde{x}, \bar{u}) = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial u} \\ \frac{\partial f_2}{\partial u} \end{bmatrix}_{\tilde{x}, \bar{u}} = \begin{bmatrix} 0 \\ \frac{1}{J} \end{bmatrix} = \tilde{B}$$

$$g_x(\bar{x}, \bar{u}) = \begin{bmatrix} \frac{\partial g}{\partial x_1} & \frac{\partial g}{\partial x_2} \end{bmatrix}_{\bar{x}, \bar{u}} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}_{\bar{x}, \bar{u}} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} = \bar{C}$$

$$g_x(\tilde{x}, \bar{u}) = \begin{bmatrix} \frac{\partial g}{\partial x_1} & \frac{\partial g}{\partial x_2} \end{bmatrix}_{\tilde{x}, \bar{u}} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}_{\tilde{x}, \bar{u}} = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} = \tilde{C}$$

$$g_u(\bar{x}, \bar{u}) = \left. \frac{\partial g}{\partial u} \right|_{\bar{x}, \bar{u}} = 0_{\bar{x}, \bar{u}} = 0$$

$$g_u(\tilde{x}, \bar{u}) = \left. \frac{\partial g}{\partial u} \right|_{\tilde{x}, \bar{u}} = 0_{\tilde{x}, \bar{u}} = 0$$

Prof. Thomas Parisini Fondamenti di Automatica

Parte 2, 68

## Sistemi dinamici a tempo discreto

### Analisi e proprietà

Prof. Thomas Parisini Fondamenti di Automatica

### Variabili di stato

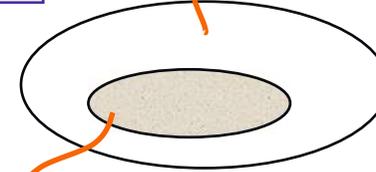
Variabili da conoscere in  $k_0$  per determinare  $\{y(k)\}, k \geq k_0$   
 a partire da  $\{u(k)\}, k \geq k_0$

$x_i(k), i = 1, 2, \dots, n$  Ordine del sistema  
(variabili di stato)

$x(k) = \begin{bmatrix} x_1(k) \\ \vdots \\ x_n(k) \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^n$  (vettore di stato)

Analogamente al caso dei sistemi dinamici a tempo continuo

Sistemi dinamici a tempo discreto



Equazioni di stato

$$\begin{cases} x_i(k+1) = f_i[x(k), u(k), k], i = 1, \dots, n \\ y(k) = g[x(k), u(k), k] \end{cases}$$

Trasformazione d'uscita

### Usando la notazione vettoriale:

$$f[x(k), u(k), k] := \begin{bmatrix} f_1[x(k), u(k), k] \\ \vdots \\ f_n[x(k), u(k), k] \end{bmatrix}$$

$$\begin{cases} x(k+1) = f[x(k), u(k), k] \\ y(k) = g[x(k), u(k), k] \end{cases}$$

e per brevità di notazione scriveremo a volte

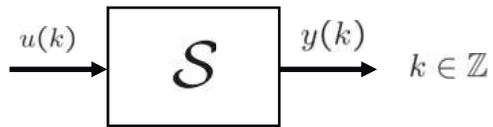
$$\begin{cases} x_{k+1} = f(x_k, u_k, k) \\ y_k = g(x_k, u_k, k) \end{cases}$$

### Definizioni:

Analogamente al caso dei sistemi dinamici a tempo continuo

- Sistema strettamente proprio  
 se  $g(\cdot)$  non dipende da  $u(k)$
- Sistema tempo-invariante (o stazionario)  
 se  $f(\cdot), g(\cdot)$  non dipendono da  $k$
- Sistema lineare  
 se  $f(\cdot), g(\cdot)$  sono funzioni lineari in  $x(k), u(k)$
- Sistema monovariabile (SISO)  
 se  $m = p = 1$  (1 ingresso, 1 uscita)
- Sistema multivariabile (MIMO)  
 se  $m \neq 1$  e/o  $p \neq 1$  (più ingressi e/o più uscite)

### Sistemi dinamici a tempo discreto



$$\begin{cases} x(k+1) = f[x(k), u(k), k] \\ y(k) = g[x(k), u(k), k] \end{cases}$$

$x(k) \in \mathbb{R}^n$     stato  
 $u(k) \in \mathbb{R}^m$     ingresso  
 $y(k) \in \mathbb{R}^p$     uscita

### Esempio 5)

“Le spese nell’anno k sono proporzionali al reddito nell’anno k”

$$y(k) = \alpha \cdot u(k)$$

**Non dinamico**

**Non è necessaria l’introduzione di variabili di stato**



### Esempio 6)

“Le scorte di magazzino del prossimo mese sono proporzionali alle scorte attuali, alla quantità prodotta e venduta nel mese attuale”

$$s(k+1) = s(k) + q(k) - v(k)$$

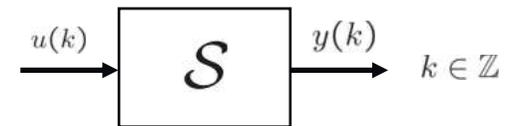
$$\begin{cases} x(k) = s(k) \\ u_1(k) = q(k) \quad u_2(k) = v(k) \\ y(k) = x(k) \end{cases}$$



- Primo ordine
- MIMO
- Stazionario
- Str. proprio
- Lineare

$$\begin{cases} x(k+1) = x(k) + u_1(k) - u_2(k) = f(x(k), u(k)) \\ y(k) = x(k) = g(x(k)) \end{cases}$$

### Rappresentazione di stato



$$\begin{cases} x(k+1) = f(x(k), u(k), k) \\ y(k) = g(x(k), u(k), k) \end{cases}$$

$x \in \mathbb{R}^n$     stato  
 $u \in \mathbb{R}^m$     ingresso  
 $y \in \mathbb{R}^p$     uscita

### Scelta delle variabili di stato

- Criteri?
- La scelta è univoca?
- L'ordine è fissato?

Cfr. le considerazioni fatte per le variabili di stato dei sistemi dinamici a tempo continuo

### Un criterio "ingegneristico"

Variabili di stato  Grandezze associate ad accumuli di ...

Cfr. le considerazioni fatte per le variabili di stato dei sistemi dinamici a tempo continuo

### Un criterio "matematico"

Supponiamo di aver ricavato un'eq. alle differenze di ordine  $n$

$$y(k) = f(u(k), y(k-1), y(k-2), \dots, y(k-n))$$

Associamo ai **valori passati** della successione incognita  $\{y(k)\}$  le variabili di stato ( $n$  per la precisione) nel modo seguente

$$\begin{cases} x_1(k) = y(k-n) \\ x_2(k) = y(k-n+1) \\ x_3(k) = y(k-n+2) \\ \dots \\ x_n(k) = y(k-1) \end{cases}$$

Utilizzando le variabili di stato appena definite è possibile scrivere

$$\begin{cases} x_1(k+1) = x_2(k) \\ x_2(k+1) = x_3(k) \\ x_3(k+1) = x_4(k) \\ \dots \\ x_{n-1}(k+1) = x_n(k) \\ x_n(k+1) = f(x_1(k), x_2(k), \dots, x_n(k), u(k)) \\ y(k) = f(x_1(k), x_2(k), \dots, x_n(k), u(k)) \end{cases}$$

**Esempio**

Si abbia l'eq. alle differenze di ordine 3

$$w(k) - 3w(k-1) + 2w(k-2) - w(k-3) = 6u(k)$$

Ponendo

$$x := \begin{bmatrix} x_1 \\ x_2 \\ x_3 \end{bmatrix} \quad \text{e} \quad \begin{cases} x_1(k) := w(k-3) \\ x_2(k) := w(k-2) \\ x_3(k) := w(k-1) \end{cases}$$


$$\begin{cases} x_1(k+1) = x_2(k) \\ x_2(k+1) = x_3(k) \\ x_3(k+1) = 3x_3(k) - 2x_2(k) + x_1(k) + 6u(k) \\ y(k) = 3x_3(k) - 2x_2(k) + x_1(k) + 6u(k) \end{cases}$$

Proviamo a risolvere l'eq. alle differenze a partire dall'istante k=0, con condizioni iniziali

$$w(-1) = w(-2) = w(-3) = 0$$

e come segnale {u(k)} utilizziamo un gradino unitario (sempre applicato a partire dall'istante k=0).

La sequenza {w(k)} allora è

$$\{w(k)\} = \{6, 24, 66, 162, \dots\}$$

Proviamo a risolvere in modo ricorsivo l'eq. alle differenze utilizzando le equazioni di stato con condizioni iniziali

$$x(0) := \begin{bmatrix} x_1(0) \\ x_2(0) \\ x_3(0) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

Per come abbiamo definito le variabili di stato, i valori all'istante k=0 di  $x_1$ ,  $x_2$  e  $x_3$  coincidono con i valori  $w(-1)$ ,  $w(-2)$ ,  $w(-3)$  della sequenza {w(k)}.

$$\begin{cases} x_1(k+1) = x_2(k) \\ x_2(k+1) = x_3(k) \\ x_3(k+1) = 3x_3(k) - 2x_2(k) + x_1(k) + 6u(k) \\ y(k) = 3x_3(k) - 2x_2(k) + x_1(k) + 6u(k) \end{cases}$$

$$\text{per } k=0 \quad \begin{cases} x_1(1) = x_2(0) = 0 \\ x_2(1) = x_3(0) = 0 \\ x_3(1) = 3x_3(0) - 2x_2(0) + x_1(0) + 6u(0) = 6 \\ y(0) = 3x_3(0) - 2x_2(0) + x_1(0) + 6u(0) = 6 \end{cases}$$

$$\text{per } k=1 \quad \begin{cases} x_1(2) = x_2(1) = 0 \\ x_2(2) = x_3(1) = 6 \\ x_3(2) = 3x_3(1) - 2x_2(1) + x_1(1) + 6u(1) = 24 \\ y(1) = 3x_3(1) - 2x_2(1) + x_1(1) + 6u(1) = 24 \end{cases}$$

$$\text{per } k=2 \quad \begin{cases} x_1(3) = x_2(2) = 6 \\ x_2(3) = x_3(2) = 24 \\ x_3(3) = 3x_3(2) - 2x_2(2) + x_1(2) + 6u(2) = 66 \\ y(2) = 3x_3(2) - 2x_2(2) + x_1(2) + 6u(2) = 66 \end{cases}$$

$$\text{per } k=3 \quad \begin{cases} x_1(4) = x_2(3) = 24 \\ x_2(4) = x_3(3) = 66 \\ x_3(4) = 3x_3(3) - 2x_2(3) + x_1(3) + 6u(3) = 162 \\ y(3) = 3x_3(3) - 2x_2(3) + x_1(3) + 6u(3) = 162 \end{cases}$$

$$\text{per } k=4 \quad \begin{cases} x_1(5) = x_2(4) = 66 \\ x_2(5) = x_3(4) = 162 \\ x_3(5) = 3x_3(4) - 2x_2(4) + x_1(4) + 6u(4) = 414 \\ y(4) = 3x_3(4) - 2x_2(4) + x_1(4) + 6u(4) = 414 \end{cases}$$

**Rappresentazioni di stato equivalenti**

$$\begin{cases} x(k+1) = f(x(k), u(k), k) & x \in \mathbb{R}^n \\ y(k) = g(x(k), u(k), k) & \begin{matrix} u \in \mathbb{R}^m \\ y \in \mathbb{R}^p \end{matrix} \end{cases}$$

$$\hat{x} = Tx, \hat{x} \in \mathbb{R}^n, T \in \mathbb{R}^{n \times n}, \det(T) \neq 0$$



$$\hat{x}(k+1) = T x(k+1) = T f(T^{-1} \hat{x}(k), u(k), k)$$

$$\hat{x}(k+1) =: \hat{f}(\hat{x}(k), u(k), k)$$

$$y(k) = g(T^{-1} \hat{x}(k), u(k), k) =: \hat{g}(\hat{x}(k), u(k), k)$$

**Movimento dello stato e dell'uscita**

$$\begin{cases} x(k+1) = f(x(k), u(k), k) \\ y(k) = g(x(k), u(k), k) \end{cases}$$

Movimento dello stato

$$\left. \begin{matrix} k_0 \\ u(k), k \geq k_0 \\ x(k_0) \end{matrix} \right\} \Rightarrow$$

$$x(k), k \geq k_0$$

$$y(k), k \geq k_0$$

Movimento dell'uscita

**Calcolo del Movimento**

Due passi:

a) soluzione eq. di stato  $\Rightarrow x(k), k \geq k_0$

b) Sostituzione di  $x, u$   $\Rightarrow y(k), k \geq k_0$   
nella trasformazione d'uscita

**Osservazione importante:**

Per sistemi stazionari è lecito assumere

$$k_0 = 0$$

senza ledere la generalità

**Esempio**

Vogliamo determinare il movimento dello stato per il sistema

$$\begin{cases} x(k+1) = x(k) + u_1(k) - u_2(k) \\ y(k) = x(k) \end{cases}$$

supponendo che

$$\begin{aligned} u_1(k) &= 5 \cdot 1(k) & x_0 &= 10 \\ u_2(k) &= 0.5^k 1(k) \end{aligned}$$

Utilizzo la Z-Trasformata!

$$z [X(z) - x(0)] = X(z) + U_1(z) - U_2(z)$$

$$X(z) = \frac{10z(z-1)(z-0.5) + 5z(z-0.5) - z(z-1)}{(z-1)^2(z-0.5)}$$



$$X(z) = \frac{z(20z^2 - 22z + 7)}{(z-1)^2(2z-1)}$$



$$x(k) = \left[ 8 + 5k + 2 \left(\frac{1}{2}\right)^k \right] 1(k)$$

Il movimento dell' uscita coincide con quello dello stato.

**Equilibrio (sistemi stazionari)**

$$\begin{cases} x(k+1) = f(x(k), u(k)) \\ y(k) = g(x(k), u(k)) \end{cases} \quad u(k) = \bar{u}, k \geq 0$$

- Stato di equilibrio  $\bar{x}$



movimento costante di  $x(k)$  con  $u(k) = \bar{u}$

- Gli stati di equilibrio si trovano tutti al variare di  $\bar{u} \in \mathbb{R}^m$

- Uscita di equilibrio  $\bar{y}$



movimento costante di  $y(k)$  con  $u(k) = \bar{u}$

**Calcolo dell' equilibrio**

- Risolvere l' equazione algebrica

$$\bar{x} = f(\bar{x}, \bar{u}) \quad \rightarrow \quad \bar{x}$$

- Sostituire  $\bar{x}, \bar{u}$  nella trasformazione d' uscita



$$\bar{y} = g(\bar{x}, \bar{u})$$

**Esempio 6)** Consideriamo ancora il sistema lineare MIMO

$$\begin{cases} x(k+1) = x(k) + u_1(k) - u_2(k) \\ y(k) = x(k) \end{cases}$$

Se succede che:  $\bar{u}_1 = \bar{u}_2$

allora  $\exists \infty \bar{x} \exists \infty \bar{y}$

In particolare  $\bar{x} = x(0)$

**Esempio 7)** Consideriamo il sistema SISO non lineare

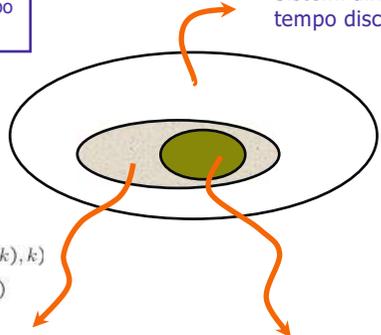
$$\begin{cases} x_1(k+1) = x_1(k) + \alpha(1 - \beta x_1(k))x_1(k) + \\ \quad - \gamma x_1(k)x_2(k) + u(k) \\ x_2(k+1) = x_2(k) - \delta x_2(k) + \eta x_1(k)x_2(k) \\ y(k) = x_2(k) \end{cases}$$

$$\bar{x}_{(1)} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \quad \bar{x}_{(2)} = \begin{bmatrix} 1 \\ \beta \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\bar{u} = 0 \quad \longrightarrow \quad \bar{x}_{(3)} = \begin{bmatrix} \frac{\delta}{\eta} \\ \frac{\alpha}{\gamma} \left( 1 - \frac{\beta\delta}{\eta} \right) \end{bmatrix}$$

Analogamente al caso dei sistemi dinamici a tempo continuo

Sistemi dinamici a tempo discreto



$$\begin{cases} x(k+1) = f(x(k), u(k), k) \\ y(k) = g(x(k), u(k), k) \end{cases}$$

Sistemi dinamici a tempo discreto che ammettono equazioni di stato

Sistemi dinamici - lineari - stazionari

**Sistemi lineari stazionari SISO**

$$\begin{cases} x_1(k+1) = a_{11}x_1(k) + a_{12}x_2(k) + \dots + a_{1n}x_n(k) + b_1u(k) \\ \vdots \\ x_n(k+1) = a_{n1}x_1(k) + a_{n2}x_2(k) + \dots + a_{nn}x_n(k) + b_nu(k) \\ y(k) = c_1x_1(k) + c_2x_2(k) + \dots + c_nx_n(k) + du(k) \end{cases}$$

Combinazioni lineari di variabili di stato e del controllo

**Sistemi lineari stazionari SISO**

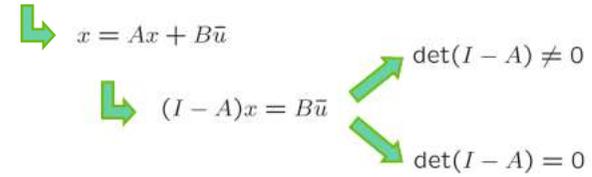
$$A = \underbrace{\begin{bmatrix} a_{11} & \cdots & a_{1n} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ a_{n1} & \cdots & a_{nn} \end{bmatrix}}_n \quad B = \underbrace{\begin{bmatrix} b_1 \\ \vdots \\ b_n \end{bmatrix}}_1$$

$$C = \underbrace{\begin{bmatrix} c_1 & \cdots & c_n \end{bmatrix}}_n \quad D = d \in \mathbb{R}$$

$$\begin{cases} x(k+1) = Ax(k) + Bu(k) & x \in \mathbb{R}^n \\ y(k) = Cx(k) + Du(k) & u \in \mathbb{R} \quad (A, B, C, D) \\ & y \in \mathbb{R} \end{cases}$$

**Equilibrio (sistemi lineari stazionari)**

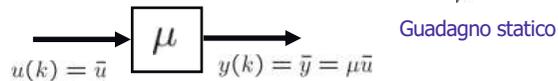
$$\begin{cases} x(k+1) = Ax(k) + Bu(k) \\ y(k) = Cx(k) + Du(k) \end{cases} \quad u(k) = \bar{u}, k \geq 0$$



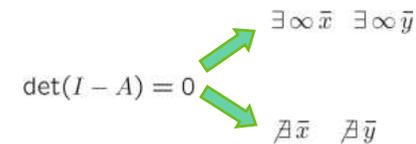
**Equilibrio (sistemi lineari stazionari)**

$$\det(I - A) \neq 0 \implies \bar{x} = (I - A)^{-1}B\bar{u} \implies \exists \bar{x} \text{ unico}$$

$$\begin{aligned} \bar{y} &= C\bar{x} + D\bar{u} = C(I - A)^{-1}B\bar{u} + D\bar{u} \\ &= \underbrace{[C(I - A)^{-1}B + D]}_{\mu} \bar{u} \end{aligned}$$



**Equilibrio (sistemi lineari stazionari)**



**Movimento (caso scalare -  $n = 1$  )**

$$\begin{cases} x(k+1) = ax(k) + bu(k) & x(0) = x_0 \\ y(k) = cx(k) + du(k) & u(k), k \geq 0 \end{cases}$$



$$x(k) = a^k x(0) + \sum_{i=0}^{k-1} a^{k-i-1} bu(i)$$

**Cenno di dimostrazione:**

Per semplice sostituzione, partendo da  $x(0) = x_0$

Ricordiamo:  $x(k+1) = ax(k) + bu(k)$

Quindi:

$$\begin{aligned} x(1) &= ax(0) + bu(0) \\ x(2) &= ax(1) + bu(1) = a^2x(0) + abu(0) + bu(1) \\ x(3) &= \dots = a^3x(0) + a^2bu(0) + ab u(1) + bu(2) \\ &\dots \end{aligned}$$

$$x(k) = a^k x(0) + \sum_{i=0}^{k-1} a^{k-i-1} bu(i)$$

**... con le Z-trasformate:**

$$\mathcal{Z}\{x(k+1)\} = \mathcal{Z}\{ax(k) + bu(k)\}$$



$$(z-a)X(z) = zx(0) + bU(z)$$



$$X(z) = \frac{z}{z-a}x(0) + \frac{b}{z-a}U(z)$$

usando la proprietà  $\mathcal{Z}\{f(k) * g(k)\} = F(z) \cdot G(z)$

e la trasformata notevole  $\mathcal{Z}\{a^k \mathbf{1}(k)\} = \frac{z}{z-a}$

$$\mathcal{Z}^{-1} \hookrightarrow x(k) = \mathcal{Z}^{-1}\{X(z)\} = a^k x(0) + \sum_{i=0}^{k-1} a^{k-i-1} bu(i), k \geq 0$$

**Movimento (caso generale -  $n > 1$  )**

$$\begin{cases} x(k+1) = Ax(k) + Bu(k) & x(0) = x_0 \\ y(k) = Cx(k) + Du(k) & u(k), k \geq 0 \end{cases}$$



$$x(k) = \underbrace{A^k}_{n \times n} \underbrace{x_0}_{n \times 1} + \sum_{i=0}^{k-1} \underbrace{A^{k-i-1}}_{n \times n} \underbrace{Bu(i)}_{n \times 1}$$

Lo si confronti con l' analogo risultato per i sistemi dinamici lineari tempo-invarianti a tempo continuo

### Movimento dello stato

$$x(k) = \underbrace{A^k x_0}_{x_l(k)} + \underbrace{\sum_{i=0}^{k-1} A^{k-i-1} Bu(i)}_{x_f(k)}$$

↳  $x(k) = x_l(k) + x_f(k)$

Movimento libero: dipende da  $x_0$  linearmente

Movimento forzato: dipende da  $u(k)$  linearmente

### Movimento dell'uscita

$$y(k) = \underbrace{C A^k x_0}_{y_l(k)} + \underbrace{C \sum_{i=0}^{k-1} A^{k-i-1} Bu(i)}_{y_f(k)} + Du(k)$$

↳  $y(k) = y_l(k) + y_f(k)$

Movimento libero: dipende da  $x_0$  linearmente

Movimento forzato: dipende da  $u(k)$  linearmente

### Principio di sovrapp. degli effetti

$$\left. \begin{array}{l} x'_0 \\ u'(k), k \geq 0 \end{array} \right\} \rightarrow x'(k), y'(k), k \geq 0$$

$$\left. \begin{array}{l} x''_0 \\ u''(k), k \geq 0 \end{array} \right\} \rightarrow x''(k), y''(k), k \geq 0$$

$$\left. \begin{array}{l} x_0 = \alpha x'_0 + \beta x''_0 \\ u(k) = \alpha u'(k) + \beta u''(k), k \geq 0 \end{array} \right\} \rightarrow \begin{array}{l} x(k) = \alpha x'(k) + \beta x''(k) \\ y(k) = \alpha y'(k) + \beta y''(k) \end{array}$$

Nota: la proprietà vale anche per sistemi non stazionari purché lineari.

### Sistemi lineari stazionari MIMO

$$A = \underbrace{\begin{bmatrix} a_{11} & \cdots & a_{1n} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ a_{n1} & \cdots & a_{nn} \end{bmatrix}}_n \quad B = \underbrace{\begin{bmatrix} b_{11} & \cdots & b_{1m} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ b_{n1} & \cdots & b_{nm} \end{bmatrix}}_m$$

$$C = \underbrace{\begin{bmatrix} c_{11} & \cdots & c_{1n} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ c_{p1} & \cdots & c_{pn} \end{bmatrix}}_n \quad D = \underbrace{\begin{bmatrix} d_{11} & \cdots & d_{1m} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ d_{p1} & \cdots & d_{pm} \end{bmatrix}}_n$$

↳  $\begin{cases} x(k+1) = Ax(k) + Bu(k) & x \in \mathbb{R}^n \\ y(k) = Cx(k) + Du(k) & u \in \mathbb{R}^m, y \in \mathbb{R}^p \end{cases} \quad (A, B, C, D)$

Le formule valide nel caso SISO si applicano con ovi cambiamenti.



dove evidentemente:

$$f_x(\bar{x}, \bar{u}) = \underbrace{\begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial f_1}{\partial x_n} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial f_n}{\partial x_n} \end{bmatrix}}_n \bigg|_{\bar{x}, \bar{u}} \bigg\}^n$$

$$f_u(\bar{x}, \bar{u}) = \underbrace{\begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial f_1}{\partial u_m} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial f_n}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial f_n}{\partial u_m} \end{bmatrix}}_m \bigg|_{\bar{x}, \bar{u}} \bigg\}^n$$

Vediamo la trasformazione d' uscita:

$$\delta y(k) := y(k) - \bar{y} \quad \longrightarrow \quad y(k) = \delta y(k) + \bar{y}$$

$$\hookrightarrow y(k) = \bar{y} + \delta y(k) = g(\bar{x} + \delta x(k), \bar{u} + \delta u(k))$$

$$\simeq \cancel{g(\bar{x}, \bar{u})} + g_x(\bar{x}, \bar{u})\delta x(k) + g_u(\bar{x}, \bar{u})\delta u(k)$$

$$\hookrightarrow \delta y(k) \simeq \underbrace{g_x(\bar{x}, \bar{u})}_{\substack{p \times n \\ C}} \delta x(k) + \underbrace{g_u(\bar{x}, \bar{u})}_{\substack{p \times m \\ D}} \delta u(k)$$

dove:

$$g_x(\bar{x}, \bar{u}) = \underbrace{\begin{bmatrix} \frac{\partial g_1}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial g_1}{\partial x_n} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial g_p}{\partial x_1} & \dots & \frac{\partial g_p}{\partial x_n} \end{bmatrix}}_n \bigg|_{\bar{x}, \bar{u}} \bigg\}^p$$

$$g_u(\bar{x}, \bar{u}) = \underbrace{\begin{bmatrix} \frac{\partial g_1}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial g_1}{\partial u_m} \\ \vdots & & \vdots \\ \frac{\partial g_p}{\partial u_1} & \dots & \frac{\partial g_p}{\partial u_m} \end{bmatrix}}_m \bigg|_{\bar{x}, \bar{u}} \bigg\}^p$$

**Sistema linearizzato:**

$$\begin{cases} x(k+1) = f(x(k), u(k)) & x = f(x, \bar{u}) \quad \longrightarrow \quad \bar{x} \\ y(k) = g(x(k), u(k)) \end{cases}$$

$$\hookrightarrow \delta x(k+1) = \underbrace{f_x(\bar{x}, \bar{u})}_A \delta x(k) + \underbrace{f_u(\bar{x}, \bar{u})}_B \delta u(k)$$

$$\delta y(k) = \underbrace{g_x(\bar{x}, \bar{u})}_C \delta x(k) + \underbrace{g_u(\bar{x}, \bar{u})}_D \delta u(k)$$

$$\begin{cases} \delta x(k+1) = A \delta x(k) + B \delta u(k) & x \in \mathbb{R}^n \\ \delta y(k) = C \delta x(k) + D \delta u(k) & u \in \mathbb{R}^m \\ & y \in \mathbb{R}^p \end{cases}$$

**Esempio** Consideriamo ancora il sistema SISO non lineare

$$\begin{cases} x_1(k+1) = x_1(k) + \alpha(1 - \beta x_1(k))x_1(k) + \\ \quad - \gamma x_1(k)x_2(k) + u(k) \\ x_2(k+1) = x_2(k) - \delta x_2(k) + \eta x_1(k)x_2(k) \\ y(k) = x_2(k) \end{cases}$$

$$\bar{u} = 0 \Rightarrow \bar{x}_{(1)} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \quad \bar{x}_{(2)} = \begin{bmatrix} \frac{1}{\beta} \\ 0 \end{bmatrix}$$

$$\bar{x}_{(3)} = \begin{bmatrix} \frac{\delta}{\eta} \\ \frac{\alpha}{\gamma} \left(1 - \frac{\beta\delta}{\eta}\right) \end{bmatrix}$$

Determiniamo le espressioni dei sistemi linearizzati in corrispondenza dell'ingresso e degli stato d'equilibrio considerati.

Quindi:

$$f_x(\bar{x}, \bar{u}) = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial x_1} & \frac{\partial f_1}{\partial x_2} \\ \frac{\partial f_2}{\partial x_1} & \frac{\partial f_2}{\partial x_2} \end{bmatrix}_{\bar{x}, \bar{u}} =$$

$$= \begin{bmatrix} (1 + \alpha - 2\alpha\beta x_1 - \gamma x_2) & -\gamma x_1 \\ \eta x_2 & 1 - \delta + \eta x_1 \end{bmatrix}_{\bar{x}, \bar{u}}$$

$$\bar{x}_{(1)} = \begin{bmatrix} 0 \\ 0 \end{bmatrix} \Rightarrow \bar{A}_{(1)} = \begin{bmatrix} (1 + \alpha) & 0 \\ 0 & 1 - \delta \end{bmatrix}$$

$$\bar{x}_{(2)} = \begin{bmatrix} \frac{1}{\beta} \\ 0 \end{bmatrix} \Rightarrow \bar{A}_{(2)} = \begin{bmatrix} (1 - \alpha) & -\frac{\gamma}{\beta} \\ 0 & 1 - \delta + \frac{\eta}{\beta} \end{bmatrix}$$

$$\bar{x}_{(3)} = \begin{bmatrix} \frac{\delta}{\eta} \\ \frac{\alpha}{\gamma} \left(1 - \frac{\beta\delta}{\eta}\right) \end{bmatrix} \Rightarrow \bar{A}_{(3)} = \begin{bmatrix} \left(1 - \frac{\alpha\beta\delta}{\eta}\right) & -\frac{\gamma\delta}{\eta} \\ \frac{\alpha\eta}{\gamma} \left(1 - \frac{\beta\delta}{\eta}\right) & 1 \end{bmatrix}$$

Poi (tutte queste quantità non dipendono dallo stato di eq.):

$$f_u(\bar{x}, \bar{u}) = \begin{bmatrix} \frac{\partial f_1}{\partial u} \\ \frac{\partial f_2}{\partial u} \end{bmatrix}_{\bar{x}, \bar{u}} = \begin{bmatrix} 1 \\ 0 \end{bmatrix} = \bar{B}$$

$$g_x(\bar{x}, \bar{u}) = \begin{bmatrix} \frac{\partial g}{\partial x_1} & \frac{\partial g}{\partial x_2} \end{bmatrix}_{\bar{x}, \bar{u}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix}_{\bar{x}, \bar{u}} = \begin{bmatrix} 0 & 1 \end{bmatrix} = \bar{C}$$

$$g_u(\bar{x}, \bar{u}) = \frac{\partial g}{\partial u} \Big|_{\bar{x}, \bar{u}} = 0_{\bar{x}, \bar{u}} = 0 = \bar{D}$$