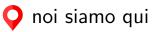
Teoria dei Sistemi e Controllo Ottimo e Adattativo (C. I.) Teoria dei Sistemi (Mod. A)

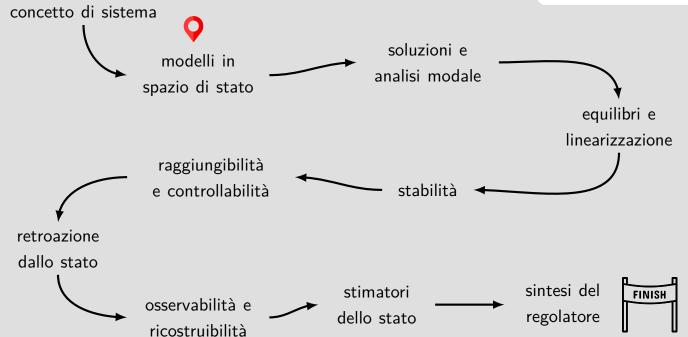
Docente: Giacomo Baggio

Lez. 2: Sistemi in spazio di stato

Corso di Laurea Magistrale in Ingegneria Meccatronica

A.A. 2020-2021





Nella scorsa lezione

- Derché studiare la Teoria dei Sistemi? Sistema = Modello matematico

 Perché studiare la Teoria dei Sistemi?

 → per tentativi

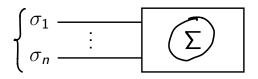
 → basalo sul modello
- ▶ Programma indicativo e testi di riferimento▶ Qualche informazione utile su lezioni ed esami

In questa lezione

- ▶ Classificazione di sistemi
- ▶ Rappresentazione di sistemi
- ▷ Sistemi lineari in spazio di stato
- ▶ Esempi di sistemi a tempo continuo e discreto

Sistema

Definizione: Un qualsiasi oggetto fisico o artificiale il cui comportamento (evoluzione nel tempo) è descritto da un insieme di variabili tipicamente interagenti tra di loro.

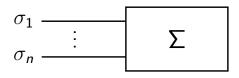


 $\sigma_1, \sigma_2, \ldots, \sigma_n$ variabili descrittive d'interesse

Esempio: $\Sigma = \text{appartamento}, \ \sigma_1 = \text{temp. cucina}, \ \sigma_2 = \text{temp. soggiorno}, \ \dots$

Sistema

Definizione: Un qualsiasi oggetto fisico o artificiale il cui comportamento (evoluzione nel tempo) è descritto da un insieme di variabili tipicamente interagenti tra di loro.

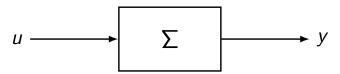


 $\sigma_1, \sigma_2, \ldots, \sigma_n$ variabili descrittive d'interesse

 $\Sigma =$ Modello matematico che descrive l'evoluzione di $\sigma_1, \sigma_2 \dots, \sigma_n$

Sistema

Definizione: Un qualsiasi oggetto fisico o artificiale il cui comportamento (evoluzione nel tempo) è descritto da un insieme di variabili tipicamente interagenti tra di loro.



In molti casi in $\sigma_1, \sigma_2, \ldots, \sigma_n$ si possono distinguere variabili di:

uscita/output y effetto)

Esempio: automobile: u = pedale acc. / sterzo, y = posizione / velocità veicolo motore elettrico: u = tensione / corrente armatura, y = posizione / velocità rotore

Perché studiare Σ e le sue proprietà?

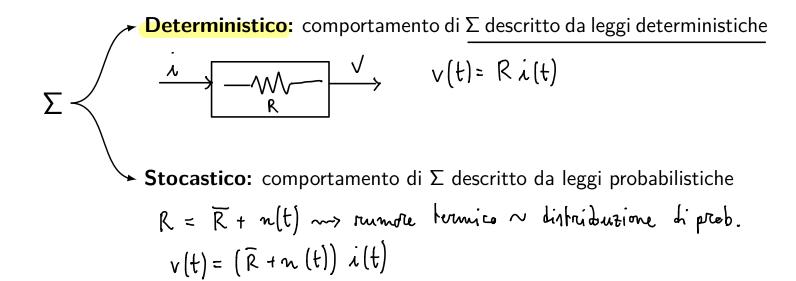
Perché studiare Σ e le sue proprietà?

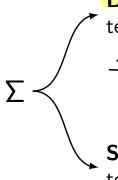
Capire il funzionamento di Σ per poi (eventualmente) **controllarlo**!

Perché studiare Σ e le sue proprietà?

Capire il funzionamento di Σ per poi (eventualmente) controllarlo!

N.B. La Matematica è il linguaggio naturale per studiare Σ da un punto di vista quantitativo/ingegneristico.





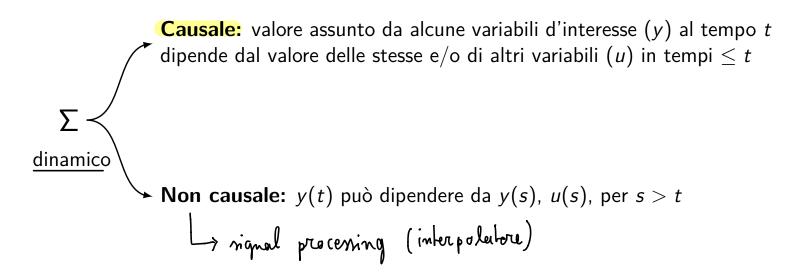
Dinamico: valore assunto dalle variabili $\sigma_1, \ldots, \sigma_n$ ad un certo istante temporale t dipende dall'evoluzione delle stesse in determinati intervalli

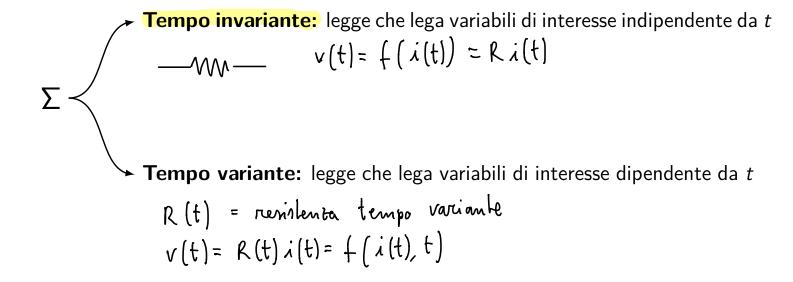
$$\frac{1}{\sqrt{t}} = \frac{1}{\sqrt{t}}$$

$$v(t) = \frac{1}{\sqrt{t}}$$

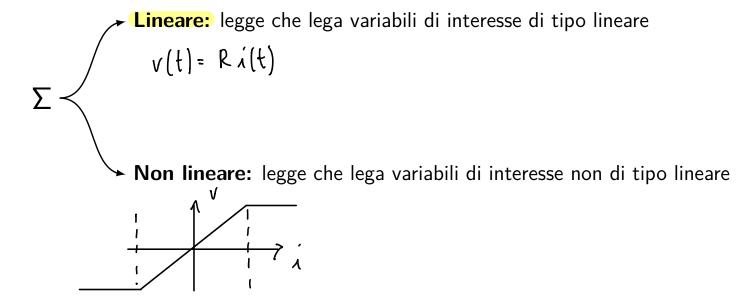
Statico: valore assunto dalle variabili $\sigma_1, \ldots, \sigma_n$ ad un certo istante temporale t dipende solo dal valore assunto dalle stesse in t

$$- \bigvee (t) = Ri(t)$$



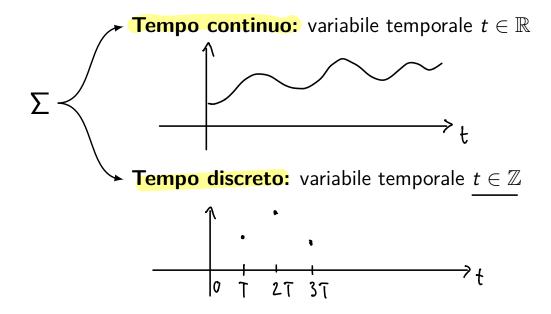


G. Baggio



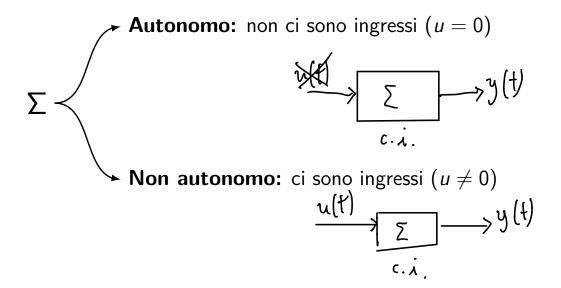
G. Baggio

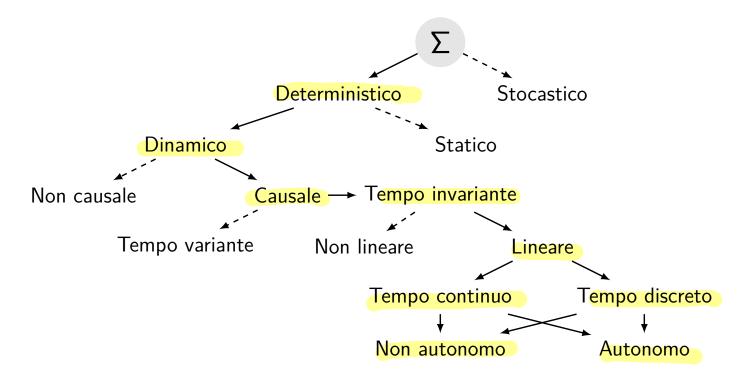
Lez. 2: Sistemi in spazio di stato



G. Baggio

Lez. 2: Sistemi in spazio di stato





In questa lezione

- ▶ Classificazione di sistemi
- ▶ Rappresentazione di sistemi
- ▷ Sistemi lineari in spazio di stato
- ▶ Esempi di sistemi a tempo continuo e discreto

Rappresentazione esterna o I/O

$$u(t) \longrightarrow \sum y(t)$$

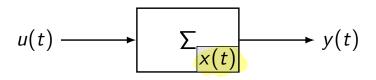
Tempo continuo:
$$(\underline{h})(y^{(\underline{n})}(t),\ldots,\dot{y}(t),y(t),u^{(\underline{m})}(t),\ldots,\dot{u}(t),u(t),t)=0+\underline{\mathrm{c.i.}}$$

$$\Sigma$$
 lineare tempo invariante: F.d.T. (Laplace) $G(s) = Y(s)/U(s)$

Tempo discreto:
$$h(y(t-t_n), \dots, y(t-1), y(t), u(t-t_m), \dots, u(t-1), u(t), t) = 0 + \text{c.i.}$$

$$\Sigma$$
 lineare tempo invariante: F.d.T. (Zeta) $G(z) = Y(z)/U(z)$

Rappresentazione interna o di stato



$$x(t) =$$
(vettore di) variabili di stato (memoria interna!)

Proprietà di separazione: x(t) fornisce tutta l'informazione sulla storia passata di Σ necessaria per valutare x(t) e y(t) ad istanti futuri (una volta noto u(t)).

G. Baggio

Rappresentazione interna o di stato

$$u(t) \longrightarrow \sum_{x(t)} y(t)$$

$$x(t) =$$
(vettore di) variabili di stato (memoria interna!)

Tempo continuo:
$$\frac{\dot{x}(t) = f(x(t), u(t), t)}{y(t) = f(x(t), u(t), t)} \qquad x(t_0) = x_0$$

$$x(t_0)=x_0$$

$$f = mappa di transizione di stato$$

h = mappa di uscita

G. Baggio

Lez. 2: Sistemi in spazio di stato

3 Marzo 2021

Rappresentazione interna o di stato

$$u(t) \longrightarrow \sum_{x(t)} y(t)$$

$$x(t) =$$
(vettore di) variabili di stato (memoria interna!)

Tempo discreto:
$$x(\underline{t+1}) = f(x(t), u(t), t) \\ y(t) = h(x(t), u(t), t)$$
 $x(t_0) = x_0$

$$f = mappa di transizione di stato$$
 $h = mappa di uscita$

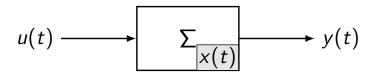
G. Baggio

Lez. 2: Sistemi in spazio di stato

In questa lezione

- ▶ Classificazione di sistemi
- ▶ Rappresentazione di sistemi
- ▷ Sistemi lineari in spazio di stato
- ▶ Esempi di sistemi a tempo continuo e discreto

Sistemi lineari tempo-invarianti (LTI) in spazio di stato



 Σ lineare e tempo invariante $x(t) \in \mathbb{R}^n$, $u(t) \in \mathbb{R}^m$, $y(t) \in \mathbb{R}^p$



G. Baggio Lez. 2: Sistemi in spazio di stato 3 Marzo 2021

Sistemi LTI in spazio di stato

$$u(t) \longrightarrow \sum_{|x(t)|} y(t)$$

 Σ lineare e tempo invariante

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

Tempo continuo:

$$\dot{x}(t) = Fx(t) + Gu(t)$$
 $y(t) = Hx(t) + Ju(t)$
 $x(t_0) = x_0$

Sistemi LTI in spazio di stato

$$u(t) \longrightarrow \sum_{|x(t)|} y(t)$$

 Σ lineare e tempo invariante

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

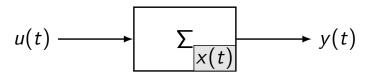
Tempo discreto:

$$x(t+1) = Fx(t) + Gu(t)$$

$$y(t) = Hx(t) + Ju(t)$$

$$x(t_0) = x_0$$

Sistemi LTI in spazio di stato



$$\Sigma$$
 lineare e tempo invariante $x(t) \in \mathbb{R}^n$, $u(t) \in \mathbb{R}^m$, $y(t) \in \mathbb{R}^p$

Sovrapposizione degli effetti

x', y' = stato, uscita di Σ con stato iniziale x'_0 e ingresso u'x'', y'' = stato, uscita di Σ con stato iniziale x_0'' e ingresso u''

$$x_0 = \alpha_1 x_0' + \alpha_2 x_0'', \ u = \alpha_1 u' + \alpha_2 u'' \implies x = \alpha_1 x' + \alpha_2 x'', \ y = \alpha_1 y' + \alpha_2 y''$$

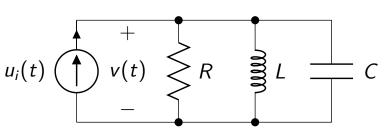
Perché lo spazio di stato?

- Si lavora direttamente nel dominio temporale evitando trasformate/antitrasformate
- Si gestiscono più facilmente sistemi MIMO (multi-input multi-output)
- Problemi di analisi e controllo diventano più facili da un punto di vista numerico
- La teoria dei controlli "moderna" si basa sullo spazio di stato

In questa lezione

- ▶ Classificazione di sistemi
- ▶ Rappresentazione di sistemi
- ▷ Sistemi lineari in spazio di stato
- ▶ Esempi di sistemi a tempo continuo e discreto

Circuito RLC

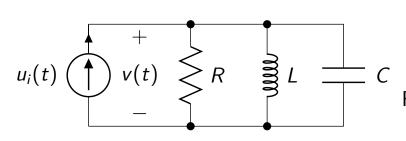


$$u_i(t) = \text{input}, \ v(t) = \text{output}$$

Rappresentazione (esterna ed) interna?



Circuito RLC



$$u_i(t) = \text{input}, \ v(t) = \text{output}$$

Rappresentazione (esterna ed) interna?

Rappresentazione esterna

$$\ddot{v} + \frac{1}{RC}\dot{v} + \frac{1}{LC}v - \frac{1}{C}\dot{u}_i = 0$$

F.d.T.
$$G(s) = \frac{s/C}{s^2 + s/(RC) + 1/(LC)}$$

Rappresentazione interna (di stato)

$$x_1 = v$$
, $x_2 = i_L$, $u = u_i$, $y = x_1 = v$

$$F = \begin{bmatrix} -\frac{1}{R^C} & -\frac{1}{C} \\ \frac{1}{L} & 0 \end{bmatrix}$$
, $G = \begin{bmatrix} \frac{1}{C} \\ 0 \end{bmatrix}$

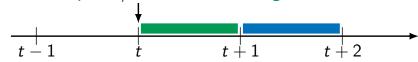
$$H = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}$$
, $J = 0$

note

Magazzino merci



ordine di acquisto/richiesta di consegna



$$u_1(t)$$
, $u_2(t) = \text{input}$, $y(t) = \text{output}$

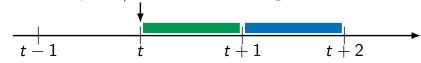
y(t) = quantità merce in magazzino al tempo t $u_1(t) =$ quantità merce ordinata (in entrata) al tempo t $u_2(t) =$ quantità merce richiesta (in uscita) al tempo t



Magazzino merci



ordine di acquisto/richiesta di consegna



$$u_1(t)$$
, $u_2(t) = \text{input}$, $y(t) = \text{output}$

y(t) = quantità merce in magazzino al tempo t $u_1(t) =$ quantità merce ordinata (in entrata) al tempo t $u_2(t) =$ quantità merce richiesta (in uscita) al tempo t

Rappresentazione esterna

$$y(t+1) - y(t) - u_1(t-1) + u_2(t) = 0$$

F.d.T.
$$G_1(z) = \frac{z^{-1}}{z-1}, \ G_2(z) = -\frac{1}{z-1}$$

Rappresentazione interna (di stato)

$$x_1(t) = y(t), x_2(t) = u_1(t-1)$$

$$F = \begin{bmatrix} 1 & 1 \\ 0 & 0 \end{bmatrix}, G = \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix}$$
$$H = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix}, J = \begin{bmatrix} 0 & 0 \end{bmatrix}$$

note

Teoria dei Sistemi e Controllo Ottimo e Adattativo (C. I.) Teoria dei Sistemi (Mod. A)

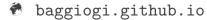
Docente: Giacomo Baggio

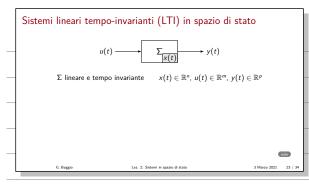
Lez. 2: Sistemi in spazio di stato

Corso di Laurea Magistrale in Ingegneria Meccatronica

A.A. 2020-2021

⊠ baggio@dei.unipd.it





$$x(t) = \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \\ \vdots \\ x_n(t) \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^n \quad u(t) = \begin{bmatrix} u_1(t) \\ \vdots \\ u_m(t) \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^m$$

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

$$\begin{cases} \dot{X}_1 = \int_{11} X_1 + \cdots + \int_{1n} X_n + g_{11} u_1 + \cdots + g_{1m} u_m \\ \vdots \\ \dot{X}_n = \int_{n_1} X_1 + \cdots + \int_{n_n} X_n + g_{n_1} u_1 + \cdots + g_{n_m} u_m \end{cases}$$

$$F = \begin{bmatrix} f_{11} & \cdots & f_{1n} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ f_{n1} & \cdots & f_{nn} \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{n \times n}$$

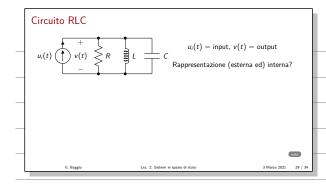
$$\begin{bmatrix} f_{11} & \cdots & f_{1n} \\ \vdots & \ddots & \vdots \\ g_{n1} & \cdots & g_{nm} \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{n \times n}$$

$$y_1 = h_{11} \times_1 + \cdots + h_{1n} \times_n + j_{11} u_1 + \cdots + j_{1m} u_m$$

$$y_2 = h_{21} \times_1 + \cdots + h_{2n} \times_n + j_{2n} u_1 + \cdots + j_{2m} u_m$$

$$H = \begin{bmatrix} h_{11} & \cdots & h_{1m} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ h_{p1} & \cdots & h_{pm} \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{p \times m}$$

$$J = \begin{bmatrix} J_{11} & \cdots & J_{1m} \\ \vdots & \vdots & \vdots \\ J_{p_1} & \cdots & J_{p_m} \end{bmatrix} \in \mathbb{R}^{p \times m}$$



v(t) = corrente erogata dal generatore = input v(t) = tensione ai capi di R, L, C = output

Leggi delle componenti R, L, C:	Leggi del circuito:
R) VR= RiR	1) $V = V_R = V_L = V_C$
L) V_= L dil	2) n; = ie + it ic
C) ic= C dvc dt	

$$\frac{1}{R} \frac{dv_{\ell}}{dt} + \frac{v_{L}}{L} + \frac{1}{2} \frac{d^{2}v_{c}}{dt} = \frac{dv_{i}}{dt}$$

$$\frac{d^2V}{dt^2} + \frac{1}{RC} \frac{dV}{dt} + \frac{1}{LC} \frac{V}{C} - \frac{1}{C} \frac{dNi}{dt} = 0$$

dominio
$$\frac{s^{2} V(s)}{RC} + \frac{s}{LC} V(s) = \frac{s}{C} V(s)$$
Laplace
$$\frac{(\zeta) = \frac{V(s)}{V(s)} = \frac{s}{C}}{V(s)} = \frac{s}{C}$$

Rappresentatione interna:

$$x(t) = \begin{bmatrix} x_1(t) \\ x_2(t) \end{bmatrix} \qquad x_1(t) = V_c(t) \qquad x_2(t) = \lambda_c(t)$$

$$\dot{x}_{1} = \frac{dV_{c}}{dt} = \frac{1}{C} \dot{i}_{c} = \frac{1}{C} \left(u_{1}^{2} - \dot{i}_{R} - \dot{i}_{L} \right)$$

$$= \frac{1}{C} \left(u_{1}^{2} - \frac{V_{R}}{R} - x_{2} \right) = \frac{1}{C} \left(u_{1}^{2} - \frac{x_{1}}{R} - x_{1} \right)$$

$$\dot{x}_{2} = \frac{1}{dt} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{2} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{2} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{2} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{2} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{1} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{2} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{1} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{2} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{1} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{2} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{1} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{2} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{1} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$\dot{x}_{2} = \frac{1}{dt} \quad v_{c} = \frac{1}{dt} \quad x_{1}$$

$$y = V = X_1 = \begin{bmatrix} 1 & 0 \end{bmatrix} X + 0 \cdot u$$

$$H \qquad J$$