

## Sistema elementare del primo ordine

- Un sistema del primo ordine può essere posto nella forma:

$$G(s) = \frac{1}{1 + \tau s}$$

- L'unico parametro che caratterizza il sistema è la *costante di tempo*  $\tau$ .
- Se  $\tau > 0$  il polo  $p$  del sistema è a parte reale negativa (il sistema è stabile):

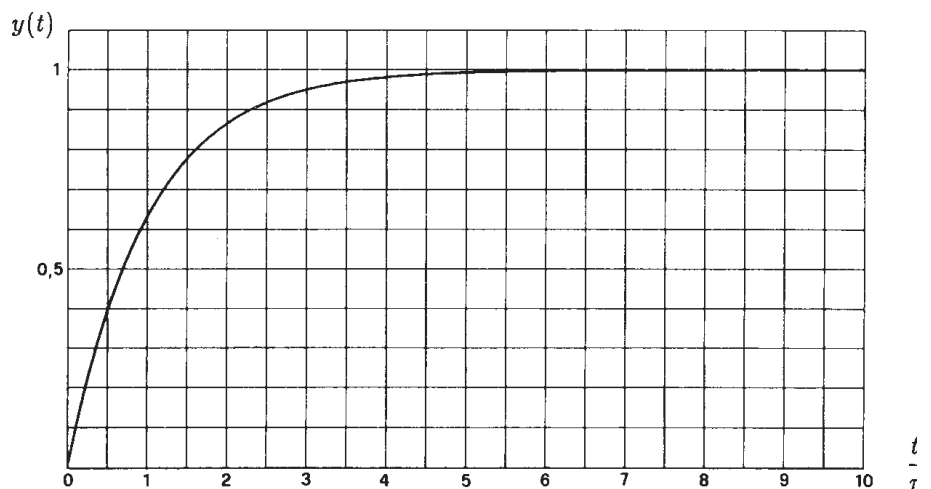
$$p = -\frac{1}{\tau}$$

- La risposta del sistema al gradino unitario è la seguente:

$$\begin{aligned} y(t) &= \mathcal{L}^{-1} \left[ \frac{1}{s(1 + \tau s)} \right] = \frac{1}{\tau} \mathcal{L}^{-1} \left[ \frac{1}{s(s + \frac{1}{\tau})} \right] \\ &= \frac{1}{\tau} \mathcal{L}^{-1} \left[ \frac{\tau}{s} - \frac{\tau}{s + \frac{1}{\tau}} \right] = \mathcal{L}^{-1} \left[ \frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{1}{\tau}} \right] = 1 - e^{-\frac{t}{\tau}} \end{aligned}$$

- Andamento temporale (la scala dei tempi è normalizzata rispetto a  $\tau$ ):

$$\begin{aligned} t = \tau &\rightarrow 63,2\% \\ t = 2\tau &\rightarrow 86,5\% \\ t = 3\tau &\rightarrow \underline{95,0\%} \\ t = 5\tau &\rightarrow 99,3\% \\ t = 7\tau &\rightarrow 99,9\% \end{aligned}$$

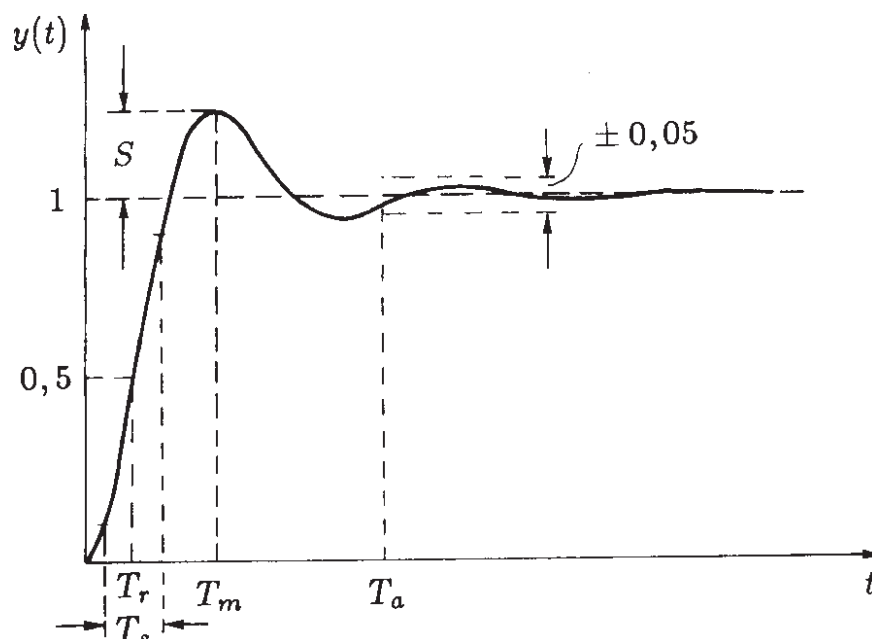


- La risposta  $y(t)$  al gradino di tutti i sistemi dinamici del primo ordine è di tipo *aperiodico*: si raggiunge il valore finale senza mai superarlo.
- Dopo tre costanti di tempo il sistema ha già raggiunto il 95% del valore finale. Il tempo di assestamento  $T_a$  del sistema è:

$$T_a = 3\tau = \frac{3}{|p|}$$

Sistema elementare del secondo ordine

- Spesso i sistemi in retroazione, anche se di ordine elevato, presentano una risposta analoga a quella dei sistemi del secondo ordine.
- Ciò accade nel caso di sistemi a *poli dominanti* cioè sistemi caratterizzati dalla presenza di una coppia di poli complessi coniugati più vicini all'asse immaginario rispetto a tutti gli altri poli.
- Il contributo dei poli dominanti nell'espressione del transitorio è notevolmente più importante di quello degli altri poli.



- I parametri più importanti che descrivono il transitorio sono i seguenti:
  1. *Massima sovraelongazione*  $S$ : differenza fra il valore massimo dell'uscita e il valore finale. È espresso in % del valore finale.
  2. *Tempo di ritardo*  $T_r$ : tempo per raggiungere il 50 % del valore finale.
  3. *Tempo di salita*  $T_s$ : tempo occorrente perché l'uscita passi dal 10 al 90 % del valore finale.
  4. *Tempo di assestamento*  $T_a$ : tempo occorrente perché l'uscita rimanga entro il  $\pm 5$  % del valore finale.
  5. *Istante di massima sovraelongazione*  $T_m$ : istante al quale si presenta la massima sovraelongazione.

- Funzione di trasferimento di un tipico sistema del secondo ordine (a meno di un fattore costante):

$$G(s) = \frac{1}{1 + 2\delta \frac{s}{\omega_n} + \frac{s^2}{\omega_n^2}} = \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\delta\omega_n s + \omega_n^2}$$

dove  $\delta = \cos \varphi$  è il *coefficiente di smorzamento* e  $\omega_n$  è la *pulsazione naturale* del sistema.

- La risposta al gradino unitario è la seguente:

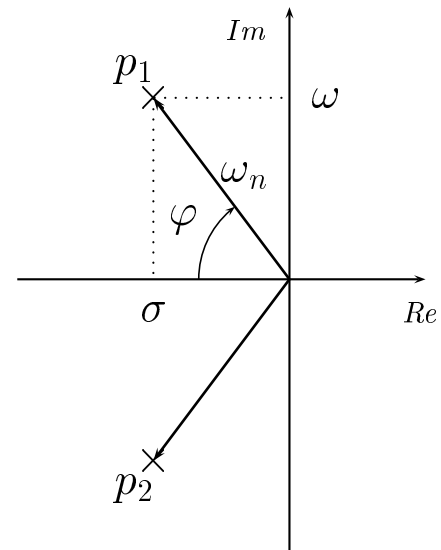
$$y(t) = \mathcal{L}^{-1} \left[ \frac{\omega_n^2}{s(s^2 + 2\delta\omega_n s + \omega_n^2)} \right]$$

$$= 1 - \frac{e^{-\delta\omega_n t}}{\sqrt{1-\delta^2}} \sin(\omega t + \varphi)$$

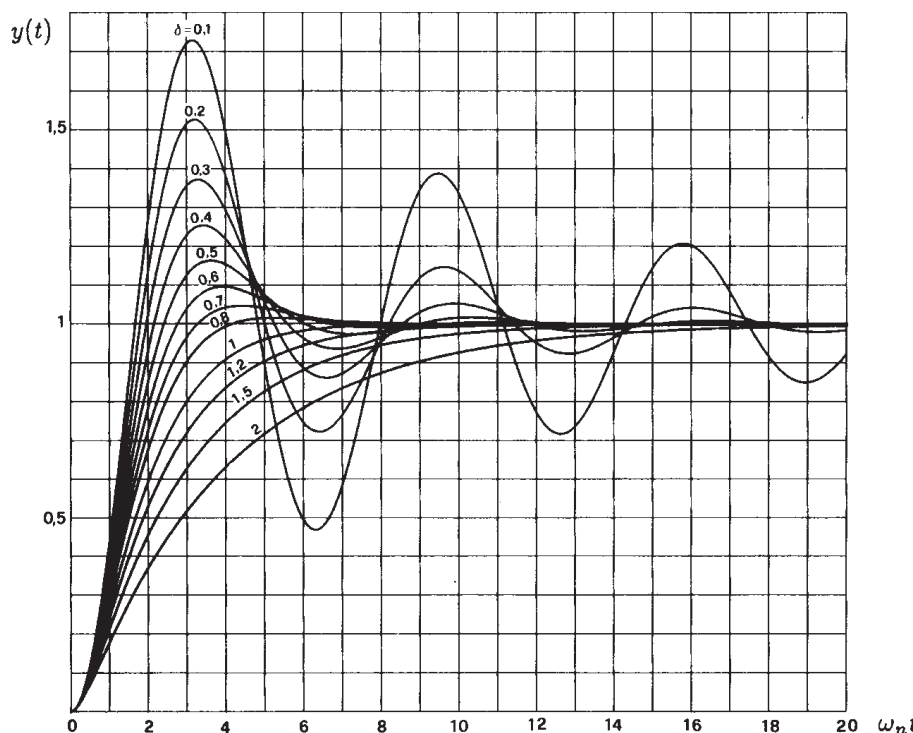
$$\omega := \omega_n \sqrt{1-\delta^2}$$

$$\sigma := -\delta\omega_n$$

$$\varphi := \arctan \frac{\sqrt{1-\delta^2}}{\delta}$$



- L'andamento della funzione  $y(t)$  al variare di  $\delta$  è il seguente (la scala dei tempi è normalizzata rispetto ad  $\omega_n$ ):



- Per  $\delta = 1$  non si ha alcuna sovraelongazione:  $y(t)$  tende asintoticamente al valore finale senza mai superarlo.
- Determinazione dei punti di massimo e di minimo. Si deriva rispetto al tempo:

$$\frac{dy}{dt} = -A e^{-\delta\omega_n t} \omega \cos(\omega t + \varphi) + A \delta \omega_n e^{-\delta\omega_n t} \sin(\omega t + \varphi)$$

Ponendo la derivata uguale a zero, si ottiene

$$-\omega_n \sqrt{1 - \delta^2} \cos(\omega t + \varphi) + \delta \omega_n \sin(\omega t + \varphi) = 0$$

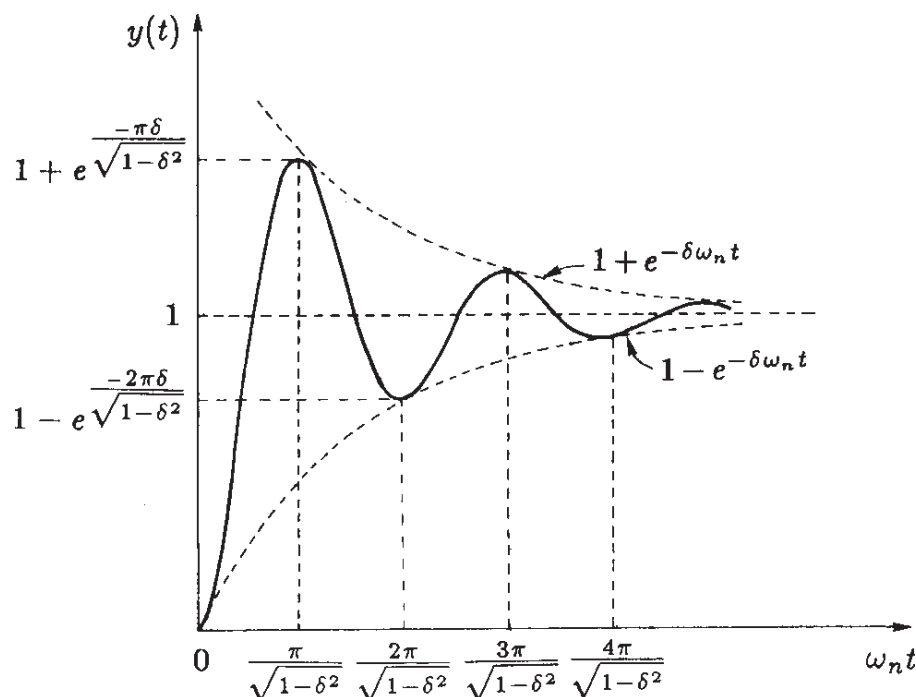
da cui si ricava

$$\tan(\omega t + \varphi) = \frac{\sqrt{1 - \delta^2}}{\delta} \quad \leftrightarrow \quad \omega t = n \pi$$

(per  $n = 0, 1, \dots$ ), cioè:

$$t = \frac{n \pi}{\omega_n \sqrt{1 - \delta^2}} = \frac{n \pi}{\omega}$$

- L'andamento temporale dei massimi e dei minimi è il seguente:



- Valori dell'uscita in corrispondenza dei massimi e minimi:

$$y(t) \Big|_{\substack{\text{max} \\ \text{min}}} = 1 - \frac{e^{\frac{-n\pi\delta}{\sqrt{1-\delta^2}}}}{\sqrt{1-\delta^2}} \operatorname{sen}(n\pi + \varphi)$$

da cui si ottiene

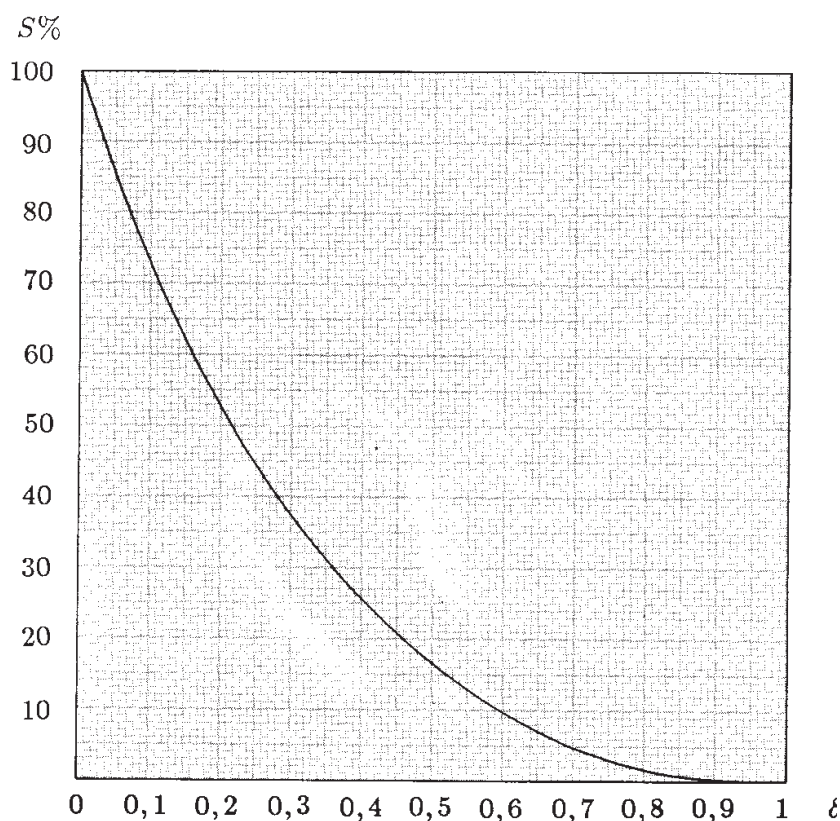
$$y(t) \Big|_{\substack{\text{max} \\ \text{min}}} = 1 - (-1)^n e^{\frac{-n\pi\delta}{\sqrt{1-\delta^2}}}$$

- La massima sovralongazione è data dalla relazione

$$S = 100 \frac{(y_{\max} - y_{\infty})}{y_{\infty}}$$

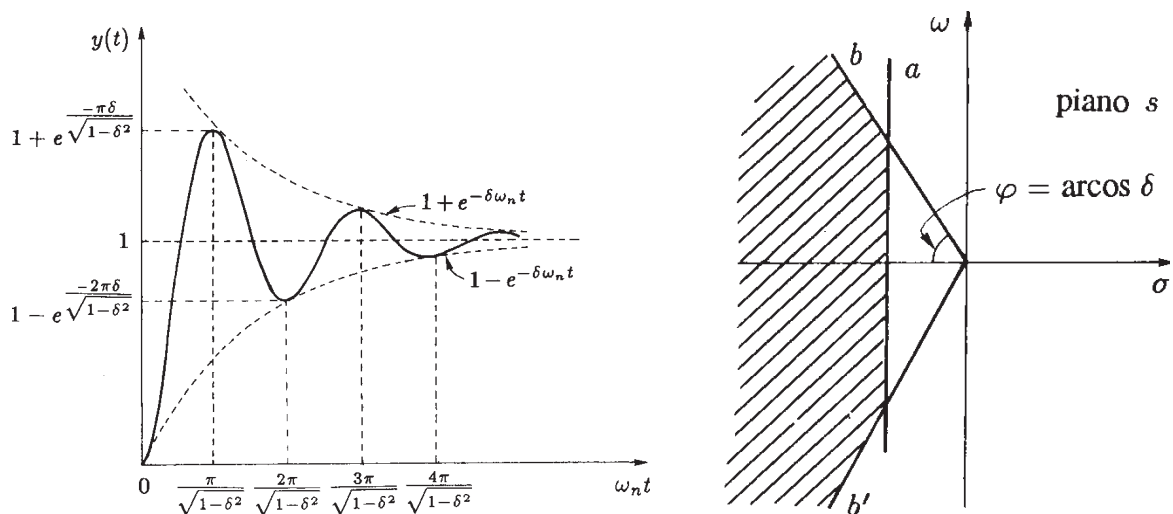
$$S = 100 e^{\frac{-\pi\delta}{\sqrt{1-\delta^2}}}$$

- La massima sovralongazione  $S$  è funzione unicamente del coefficiente di smorzamento  $\delta$  ed è uguale al 100 % quando tale coefficiente è nullo:



- La pulsazione naturale  $\omega_n$  non influenza la massima sovralongazione  $S$ .

- La massima sovraelongazione non supera un valore assegnato se i poli del sistema sono compresi nel settore delimitato da due rette  $b$  e  $b'$  univocamente determinate dal coefficiente di smorzamento  $\delta$ .



- Un limite superiore per il tempo di assestamento  $T_a$  si ricava dalla relazione

$$e^{-\delta\omega_n T_a} = 0.05$$

da cui si deduce

$$\delta\omega_n T_a = 3, \quad \text{cioè}$$

$$T_a = \frac{3}{\delta\omega_n} = \frac{3}{|\sigma|}$$

- Il tempo di assestamento non è superiore al valore assegnato  $T_a$  se

$$\delta\omega_n \geq \frac{3}{T_a}$$

dove  $\delta\omega_n$  è il modulo della parte reale  $\sigma$  dei poli del sistema.

- Il vincolo sul tempo di assestamento è rispettato se i poli del sistema sono posizionati a sinistra di una retta verticale  $a$ .
- Entrambe le specifiche, sul tempo di assestamento e sulla massima sovraelongazione, sono rispettate se i poli del sistema sono posizionati all'interno della zona tratteggiata.

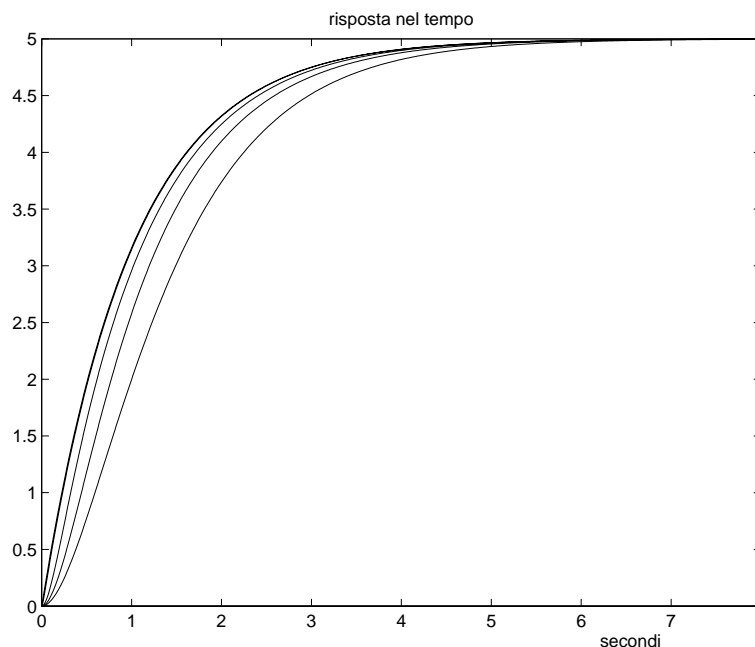
## Sistemi a polo dominante

- I seguenti sistemi del secondo ordine hanno tutti guadagno statico  $G_i(0) = 5$ , hanno tutti un polo in  $-1$  e differiscono per la posizione del secondo polo posizionato, rispettivamente, in  $-2$ ,  $-4$ ,  $-10$ ,  $-100$  e  $-1000$ :

$$G_1(s) = \frac{10}{(s+1)(s+2)}, \quad G_2(s) = \frac{20}{(s+1)(s+4)}, \quad G_3(s) = \frac{50}{(s+1)(s+10)}$$

$$G_4(s) = \frac{500}{(s+1)(s+100)}, \quad G_5(s) = \frac{5000}{(s+1)(s+1000)}, \quad \left[ G(s) = \frac{5}{(s+1)} \right]$$

- La risposta al gradino unitario di questi sistemi è la seguente:



- Nel grafico l'andamento più lento è quello relativo al sistema  $G_1(s)$ , quello più veloce è relativo al sistema  $G_5(s)$ .
- Nel caso di sistemi stabili, si definisce **polo dominante** il polo che si trova più vicino all'asse immaginario.
- La risposta del sistema cambia "abbastanza poco" quando i poli non "dominanti" sono a parte reale molto più negativa del polo "dominante".
- I poli che si trovano una decade "più in basso" rispetto al polo dominante influenzano poco la risposta temporale del sistema.

Deformazione lineare  $K$  del piano  $s$ 

- I sistemi  $G_i(s)$  posti nella forma “a costanti di tempo”:

$$G_1(s) = \frac{5}{(1+s)(1+\frac{s}{2})}, \quad G_2(s) = \frac{5}{(1+s)(1+\frac{s}{4})}, \quad G_3(s) = \frac{5}{(1+s)(1+\frac{s}{10})}$$

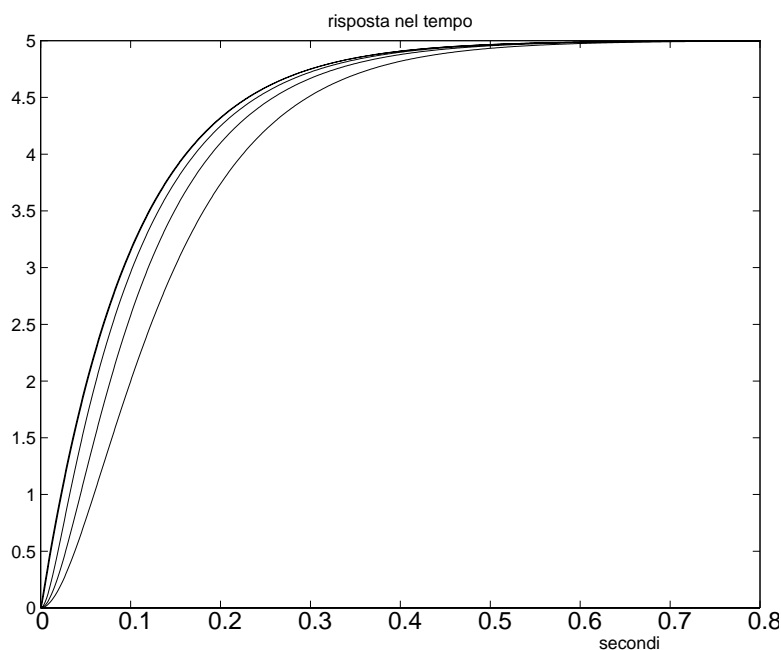
$$G_4(s) = \frac{5}{(1+s)(1+\frac{s}{100})}, \quad G_5(s) = \frac{5}{(1+s)(1+\frac{s}{1000})}, \quad \left[ G(s) = \frac{5}{(1+s)} \right]$$

- Se si moltiplica per un fattore  $K = 10$  tutti i poli di  $G_i(s)$  si ottiene:

$$\bar{G}_1(s) = \frac{5}{(1+\frac{s}{10})(1+\frac{s}{20})}, \quad \bar{G}_2(s) = \frac{5}{(1+\frac{s}{10})(1+\frac{s}{40})}, \quad \bar{G}_3(s) = \frac{5}{(1+\frac{s}{10})(1+\frac{s}{100})}$$

$$\bar{G}_4(s) = \frac{5}{(1+\frac{s}{10})(1+\frac{s}{1000})}, \quad \bar{G}_5(s) = \frac{5}{(1+\frac{s}{10})(1+\frac{s}{10000})}, \quad \left[ G(s) = \frac{5}{(1+\frac{s}{10})} \right]$$

- Gli andamenti temporali alla risposta al gradino sono i seguenti:



- A parte la riduzione di un fattore  $K = 10$  della scala dei tempi, gli andamenti ottenuti sono identici a quelli del caso precedente.
- Moltiplicare per un fattore  $K$  tutti i poli di un sistema  $G(s)$  equivale a renderlo più “veloce” dello stesso fattore  $K$ .



## Sistemi a “poli” dominanti

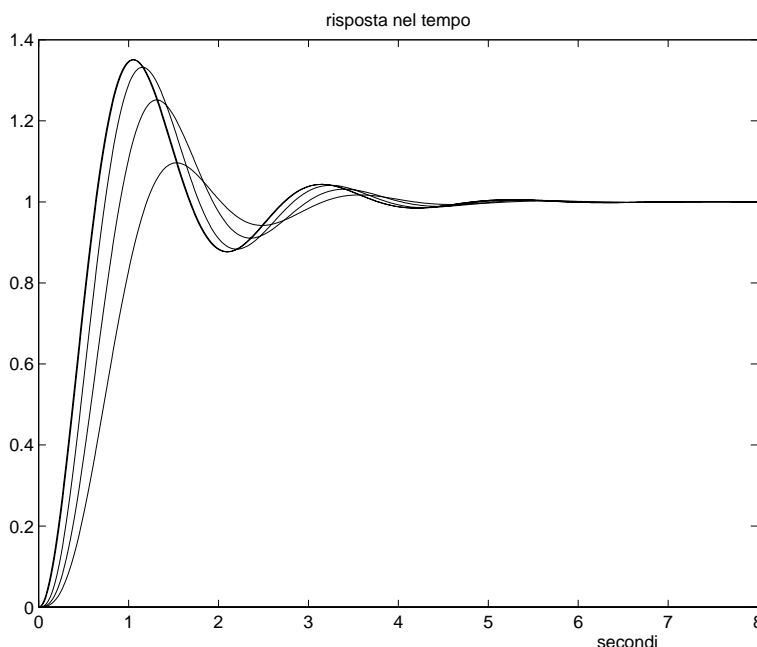
- Le stesse considerazioni valgono anche per sistemi “dominati” da una coppia di poli complessi coniugati.
- Si definiscono “**poli dominanti**” di un sistema asintoticamente stabile i due poli complessi coniugati che si trovano più vicino all’asse immaginario rispetto ad un qualunque altro polo del sistema.
- La risposta al gradino unitario dei seguenti sistemi:

$$G_1(s) = \frac{10}{[(s+1)^2 + 3^2](1 + \frac{s}{2})}, \quad G_2(s) = \frac{10}{[(s+1)^2 + 3^2](1 + \frac{s}{4})}$$

$$G_3(s) = \frac{10}{[(s+1)^2 + 3^2](1 + \frac{s}{10})}, \quad G_4(s) = \frac{10}{[(s+1)^2 + 3^2](1 + \frac{s}{100})}$$

$$G_5(s) = \frac{10}{[(s+1)^2 + 3^2](1 + \frac{s}{1000})}, \quad \left[ G(s) = \frac{10}{[(s+1)^2 + 3^2]} \right]$$

è quella riportata nel seguente grafico:



- Anche in questo caso, i poli che si trovano una decade “più in basso” rispetto alla coppia di “poli dominanti” influenzano poco la risposta temporale del sistema.

## Sistema dinamico del secondo ordine

- Un qualunque sistema dinamico del secondo ordine privo di zeri:

$$G(s) = \frac{c}{s^2 + a s + b}$$

può sempre essere trasformato nel modo seguente:

$$G(s) = K \frac{\omega_n^2}{s^2 + 2\delta\omega_n s + \omega_n^2}$$

- La pulsazione naturale  $\omega_n$ , il coefficiente di smorzamento  $\delta$  e il guadagno statico  $K$  sono definiti come segue:

$$\boxed{\omega_n = \sqrt{b}, \quad \delta = \frac{a}{2\sqrt{b}}}, \quad K = \frac{c}{b} = G(s)|_{s \rightarrow 0}$$

- Il significato geometrico dei parametri sul piano complesso è il seguente:

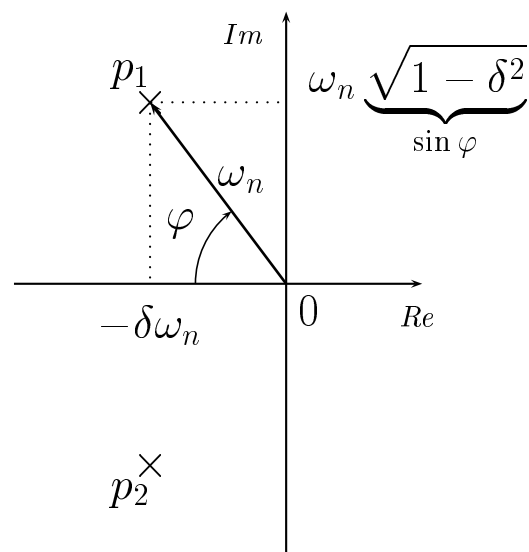
$$\begin{aligned} p_{1,2} &= -\delta\omega_n \pm j\omega_n\sqrt{1-\delta^2} \\ &= \sigma \pm j\omega \end{aligned}$$

$$\delta = \cos \varphi$$

$$\sigma = -\delta\omega_n$$

$$\omega = \omega_n\sqrt{1-\delta^2}$$

$$\omega_n = \sqrt{\sigma^2 + \omega^2} = |p_1| = |p_2|$$



- Sul piano complesso  $s$ , la *pulsazione naturale*  $\omega_n$  è la distanza dei poli complessi coniugati  $p_{1,2}$  dall'origine.
- Il *coefficiente di smorzamento*  $\delta$  è uguale al coseno dell'angolo  $\varphi$  che il segmento  $\overline{p_1 0}$  forma con il semiasse negativo.
- Nel seguito, si considera solo il caso  $K = 1$ .

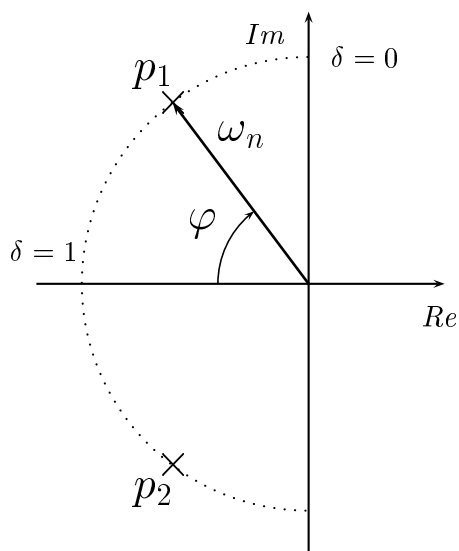
Pulsazione naturale  $\omega_n$  costante

- Mantenere costante  $\omega_n$  e far variare  $\delta$  vuol dire spostare i poli del sistema lungo una circonferenza di raggio  $\omega_n$ :

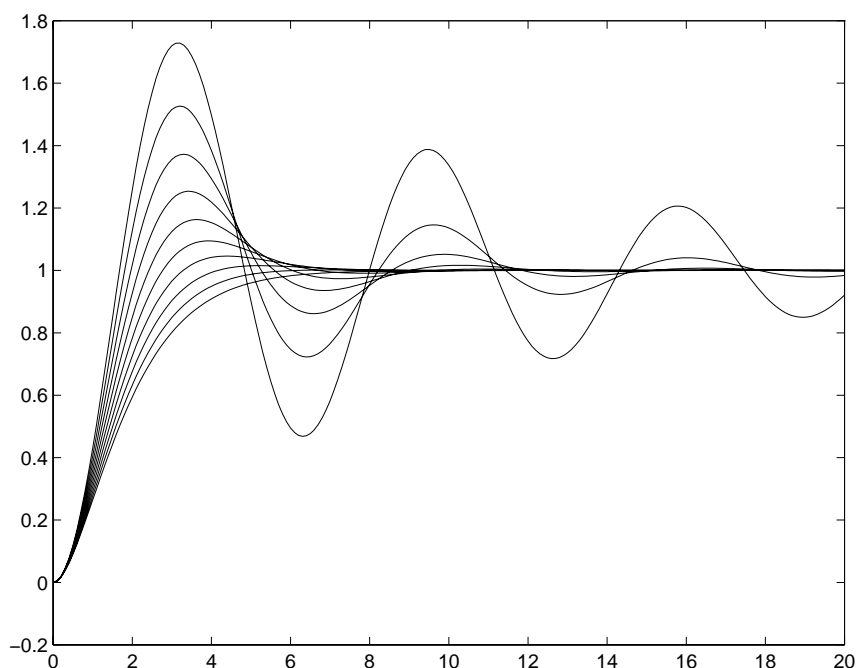
$$0 < \delta < 1$$

$$\frac{\pi}{2} > \varphi > 0$$

$\omega_n$  costante



- La risposta del sistema  $G(s)$  al gradino unitario al variare del parametro  $\delta \in [0.1, 0.2, \dots, 1]$  è mostrata nel seguente grafico:

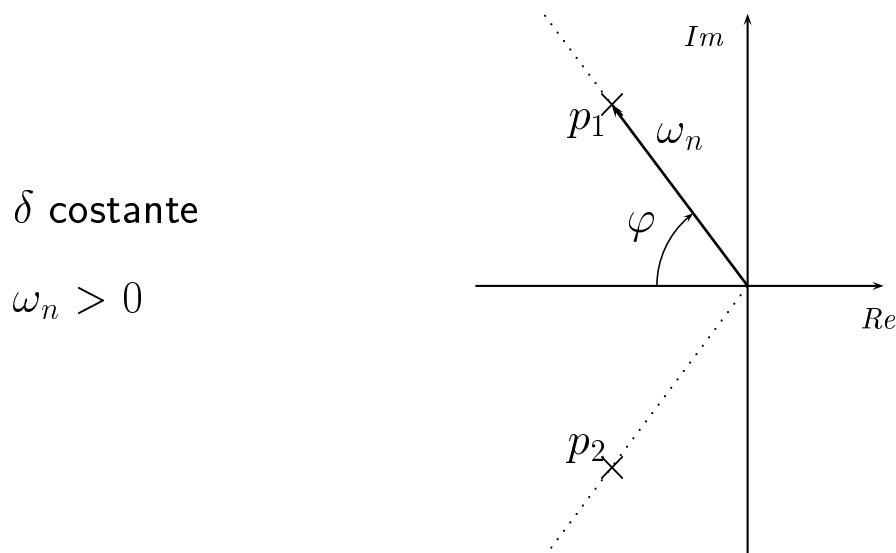


- Il coefficiente  $\delta$  influenza direttamente la massima sovralongazione  $S\%$ :

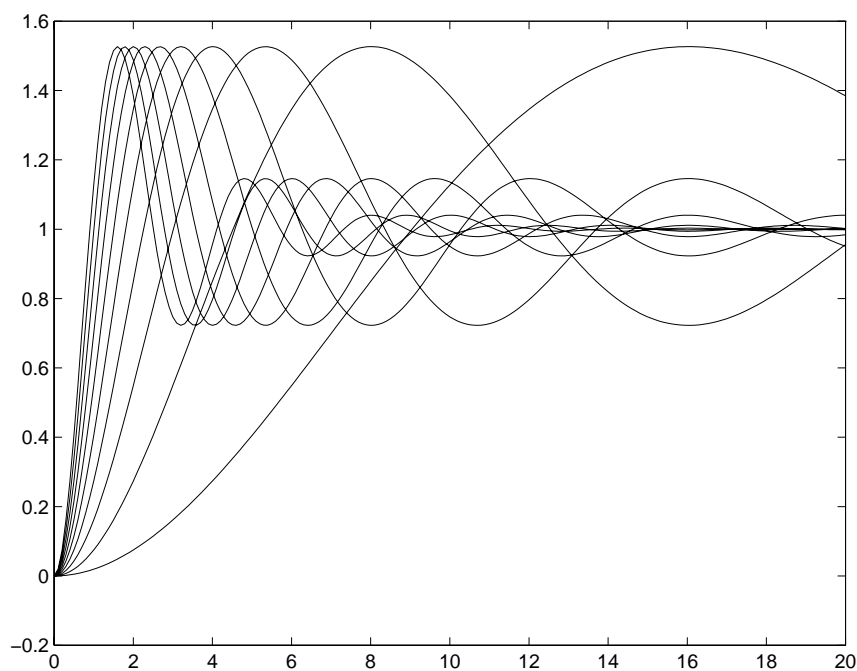
$$S\% = 100 e^{-\frac{\pi\delta}{\sqrt{1-\delta^2}}}$$

Coefficiente di smorzamento  $\delta$  costante

- Mantenere costante  $\delta$  e far variare  $\omega_n$  vuol dire spostare i poli del sistema lungo una retta uscente dall'origine che forma un angolo  $\varphi = \arccos \delta$  con il semiasse reale negativo:



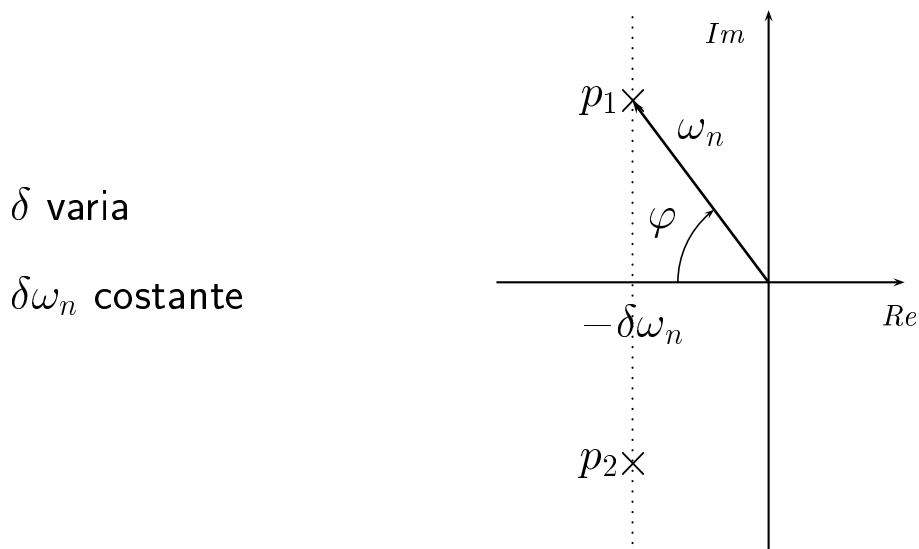
- Se si mantiene costante  $\delta = 0.2$  e si fa variare  $\omega_n \in [0.2, 0.4, \dots, 2]$  si ottengono i seguenti andamenti temporali:



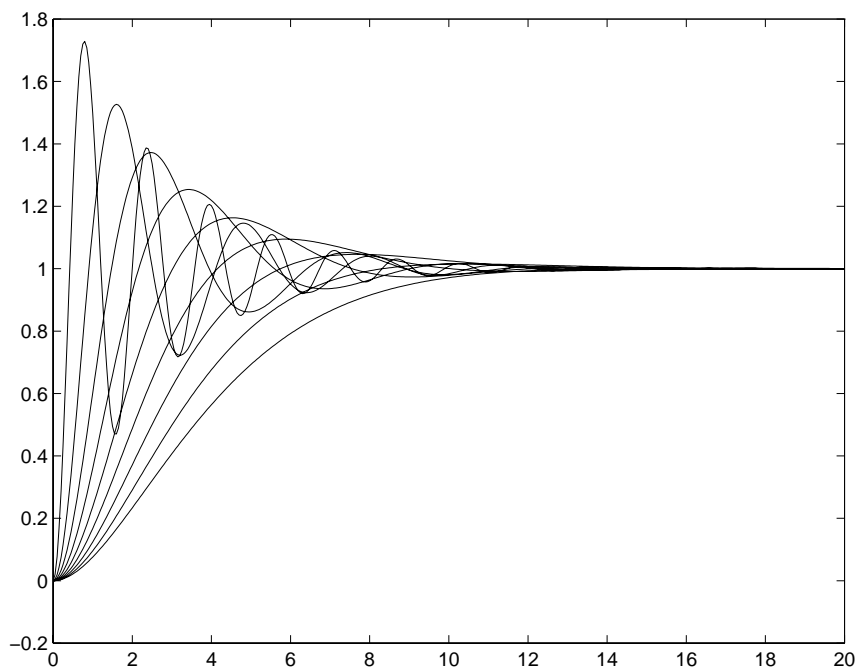
- Cambiare  $\omega_n$  equivale, in pratica, a cambiare l'asse dei tempi: più  $\omega_n$  è elevato, più l'asse dei tempi è contratto.

Tempo di assestamento costante

- Mantenere costante il prodotto  $\delta\omega_n$  e far variare (per esempio)  $\delta$ , vuol dire spostare i poli del sistema lungo una retta verticale di ascissa  $-\delta\omega_n$ :



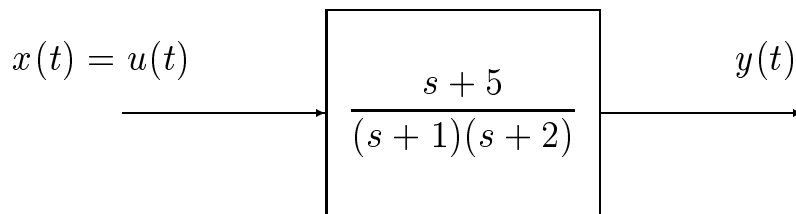
- Gli andamenti temporali che si ottengono facendo variare  $\delta \in [0.1 : 0.9]$ , mantenendo però costante il prodotto  $\delta\omega_n = 0.4$  sono i seguenti:



- Il tempo di assestamento  $T_a$  (5%) è inversamente proporzionale a  $\delta\omega_n$ :

$$T_a = \frac{3}{\delta\omega_n}$$

**Esempio.** Calcolare la risposta al gradino unitario del seguente sistema:



- Il calcolo della trasformata del segnale di uscita è immediato:

$$X(s) = \frac{1}{s} \quad \rightarrow \quad Y(s) = G(s)X(s) = \frac{s+5}{s(s+1)(s+2)}$$

Per ottenere  $y(t)$  occorre “antitrasformare” la funzione  $Y(s)$ .

- Valore iniziale della funzione  $y(t)$ :

$$y(0) = \lim_{s \rightarrow \infty} s Y(s) = 0$$

- Valore finale della funzione  $y(t)$ :

$$y(\infty) = \lim_{s \rightarrow 0} s Y(s) = \frac{5}{2}$$

- Scomposizione in fratti semplici:

$$Y(s) = \frac{s+5}{s(s+1)(s+2)} = \frac{K_1}{s} + \frac{K_2}{(s+1)} + \frac{K_3}{(s+2)}$$

dove

$$K_1 = s Y(s)|_{s=0} = \frac{s+5}{(s+1)(s+2)} \Big|_{s=0} = \frac{5}{2}$$

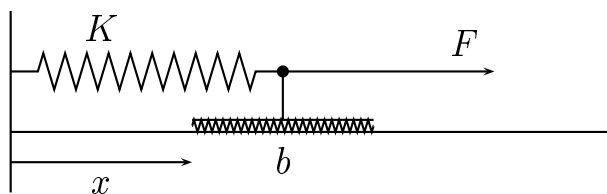
$$K_2 = (s+1) Y(s)|_{s=-1} = \frac{s+5}{s(s+2)} \Big|_{s=-1} = -4$$

$$K_3 = (s+2) Y(s)|_{s=-2} = \frac{s+5}{s(s+1)} \Big|_{s=-2} = \frac{3}{2}$$

- Si ricava quindi che la risposta forzata del sistema è:

$$y(t) = \mathcal{L}^{-1}[Y(s)] = \frac{5}{2} - 4e^{-t} + \frac{3}{2}e^{-2t}$$

**Esempio.** Calcolare la risposta al gradino del seguente sistema molla-smorzatore.



- Descrizione mediante un'equazione differenziale:

$$0 = F - b \dot{x} - K x \quad \rightarrow \quad b \dot{x} + K x = F$$

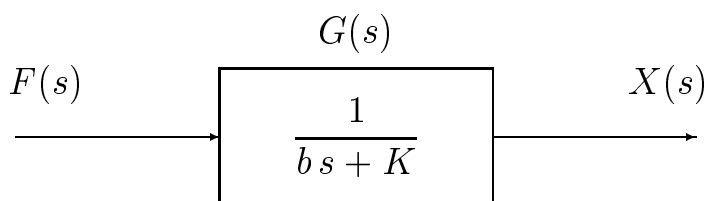
- Utilizzando le trasformate di Laplace ( $x(0) = 0$ ) si ha:

$$b s X(s) + K X(s) = F(s)$$

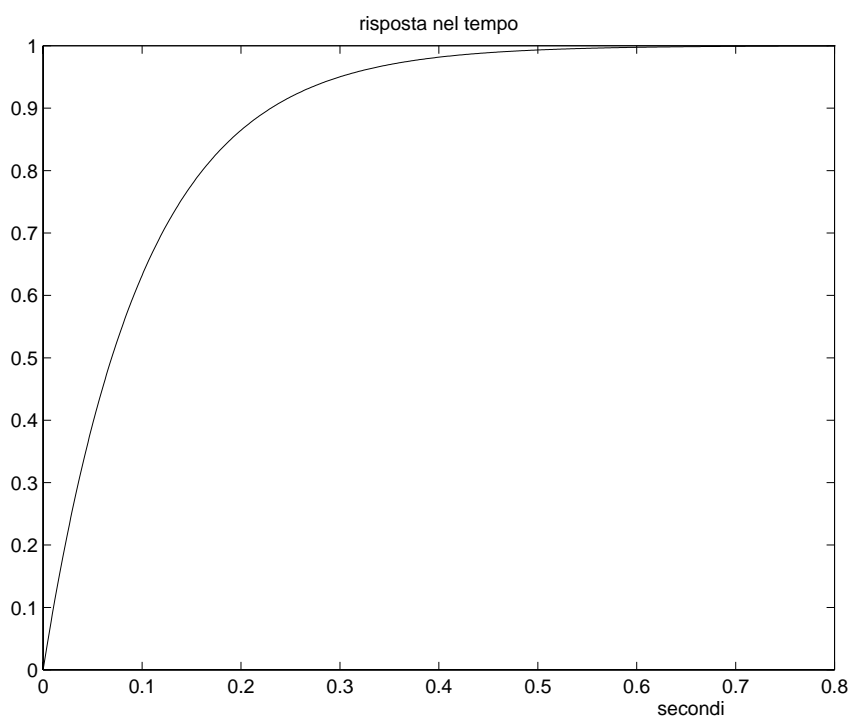
da cui si ottiene:

$$X(s) = \frac{1}{b s + K} F(s)$$

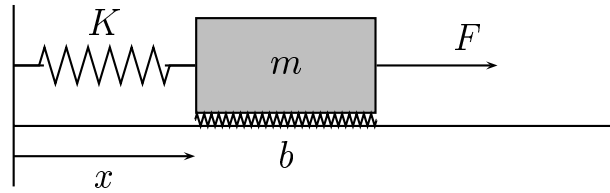
- Il sistema può quindi essere rappresentato nel modo seguente:



- In questo caso la risposta al gradino è di tipo aperiodico ( $K = 1$ ,  $b = 0.1$ ):



**Esempio.** Sistema massa-molla-smorzatore.



- Variabili e parametri:

$x(t)$ :	posizione	$m$ :	massa
$\dot{x}(t)$ :	velocità	$K$ :	rigidità della molla
$\ddot{x}(t)$ :	accelerazione	$b$ :	Coefficiente di attrito lineare
$F(t)$ :	forza applicata		

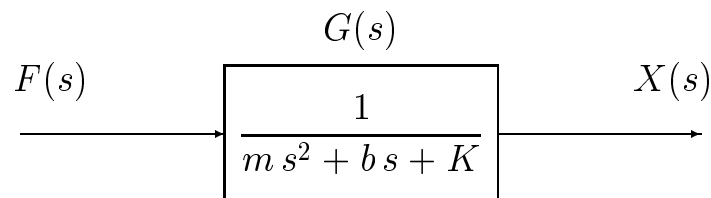
- Descrizione mediante un'equazione differenziale:

$$\frac{d}{dt}[m\dot{x}] = F - b\dot{x} - Kx \quad \rightarrow \quad m\ddot{x} + b\dot{x} + Kx = F$$

Utilizzando le trasformate di Laplace ( $x(0) = \dot{x}(0) = 0$ ) si ha:

$$m s^2 X(s) + b s X(s) + K X(s) = F(s) \quad \leftrightarrow \quad X(s) = \frac{F(s)}{m s^2 + b s + K}$$

Il sistema può quindi essere rappresentato nel modo seguente:



- Posto  $m = 1$ ,  $b = 3$  e  $K = 2$ , calcolare la risposta del sistema ad un gradino di forza  $F(t) = 10$ . Si procede nel seguente modo:

$$F(s) = \frac{10}{s} \quad \rightarrow \quad X(s) = G(s)F(s) = \frac{10}{s(s^2 + 3s + 2)}$$

Operando la scomposizione in fratti semplici, si ha che:

$$X(s) = \frac{10}{s(s+1)(s+2)} = \frac{5}{s} - \frac{10}{s+1} + \frac{5}{s+2}$$

Antitrasformando si ottiene:

$$x(t) = 5 - 10e^{-t} + 5e^{-2t}$$



- Posto  $m = 1$ ,  $b = 2$  e  $K = 10$ , calcolare la risposta del sistema ad un gradino di forza  $F(t) = 10$ . Si procede nel seguente modo:

$$F(s) = \frac{10}{s} \quad \rightarrow \quad X(s) = G(s)F(s) = \frac{10}{s(s^2 + 2s + 10)}$$

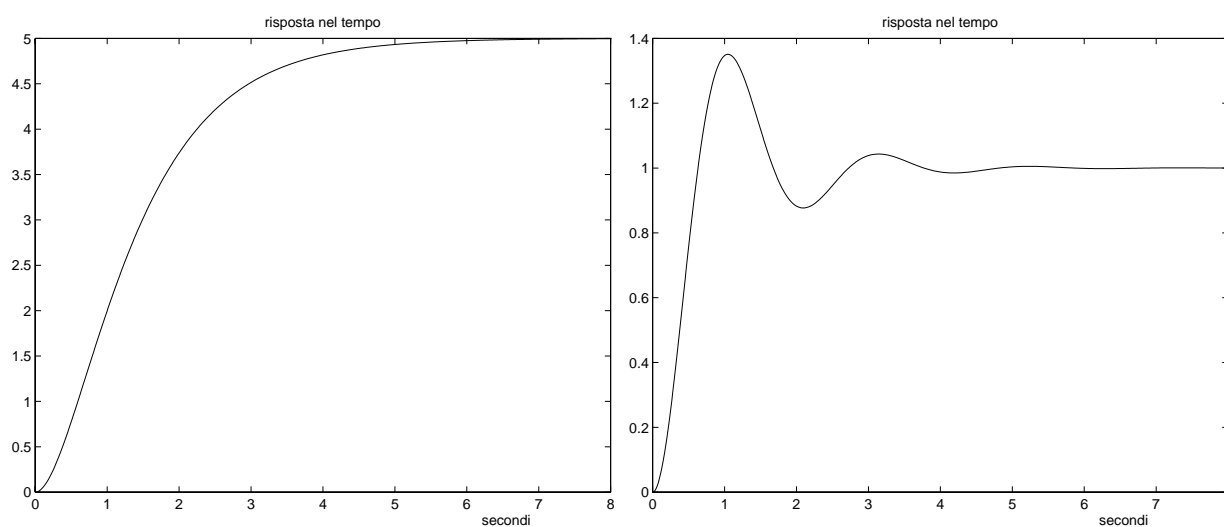
Operando la scomposizione in fratti semplici si ha che:

$$\begin{aligned} X(s) &= \frac{10}{s[(s+1)^2 + 3^2]} = \frac{1}{s} - \frac{s+2}{(s+1)^2 + 3^2} \\ &= \frac{1}{s} - \left[ \frac{s+1}{(s+1)^2 + 3^2} + \frac{1}{3} \frac{3}{(s+1)^2 + 3^2} \right] \end{aligned}$$

Antitrasformando si ottiene:

$$x(t) = 1 - e^{-t} \left[ \cos(3t) + \frac{1}{3} \sin(3t) \right]$$

- Nel primo caso, l'andamento temporale era di tipo aperiodico; in questo caso l'andamento temporale è di tipo oscillatorio smorzato:



- I termini esponenziali con coefficienti a parte reale molto negativa si annullano più rapidamente.
- La risposta dinamica del sistema è dominata dal polo, o dalla coppia di poli, più vicino all'asse immaginario.