

Equazioni differenziali lineari

- Da un punto di vista dinamico, i sistemi lineari stazionari sono descritti da equazioni differenziali ordinarie lineari a coefficienti costanti:

$$a_n \frac{d^n y}{dt^n} + a_{n-1} \frac{d^{n-1} y}{dt^{n-1}} + \dots + a_0 y = b_m \frac{d^m x}{dt^m} + b_{m-1} \frac{d^{m-1} x}{dt^{m-1}} + \dots + b_0 x$$

o con notazione più compatta:

$$\sum_{i=0}^n a_i \frac{d^i y(t)}{dt^i} = \sum_{i=0}^m b_i \frac{d^i x(t)}{dt^i}$$

dove $y(t)$ è la funzione *uscita* ed $x(t)$ è la funzione *ingresso*.

- *Condizione di fisica realizzabilità: $n \geq m$.*

$$\left\{ \begin{array}{l} \text{se } n > m \text{ il sistema è } \textit{strettamente proprio} \\ \text{se } n = m \text{ il sistema è } \textit{proprio} \\ \text{se } n < m \text{ il sistema è } \textit{improprio} \end{array} \right.$$

- Per risolvere l'equazione differenziale occorre conoscere

i) le condizioni iniziali:

$$y(0^-), \quad \left. \frac{dy}{dt} \right|_{t=0^-}, \quad \dots, \quad \left. \frac{d^{n-1} y}{dt^{n-1}} \right|_{t=0^-}.$$

ii) il segnale di ingresso:

$$x(t), \quad 0 \leq t \leq T$$

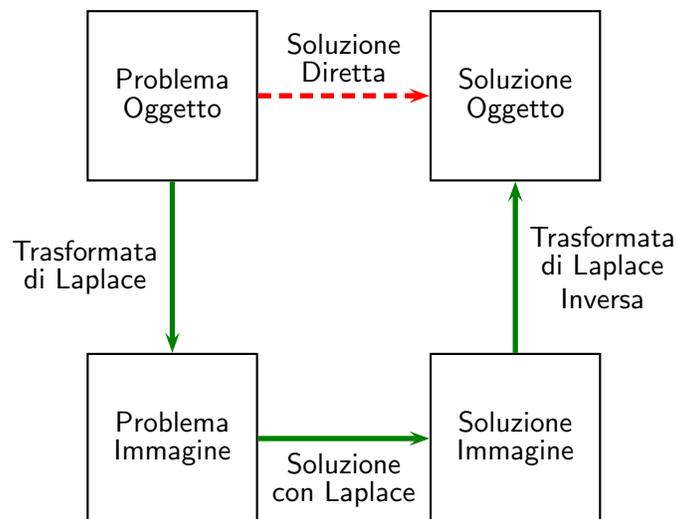
- Si suppone che la funzione $x(t)$ sia *continua a tratti, limitata per ogni t finito* e che le condizioni iniziali della funzione $x(t)$ all'istante $t = 0^-$ sono tutte nulle:

$$x(0^-) = 0, \quad \left. \frac{dx}{dt} \right|_{t=0^-} = 0, \quad \dots, \quad \left. \frac{d^{n-1} x}{dt^{n-1}} \right|_{t=0^-} = 0.$$

- La soluzione dell'equazione differenziale è la somma di due funzioni:

$$y(t) = y_0(t) + y_1(t)$$

1. *l'evoluzione libera* $y_0(t)$, cioè la soluzione dell'equazione differenziale omogenea associata che si ottiene ponendo uguale a zero il segnale di ingresso: $x(t) \equiv 0, 0 \leq t \leq T$.
 2. *l'evoluzione forzata* $y_1(t)$, cioè la soluzione particolare che si ottiene ponendo a zero tutte le condizioni iniziali.
- Le equazioni differenziali lineari tempo invarianti possono essere facilmente risolte utilizzando le *trasformate di Laplace*.
 - Le trasformate di Laplace stabiliscono una corrispondenza *biunivoca* tra le funzioni temporali $x(t), y(t)$ (funzioni oggetto) e le corrispondenti funzioni complesse $X(s), Y(s)$ (funzioni immagine).



- Le trasformate di Laplace trasformano il *Problema Oggetto* in un corrispondente *Problema Immagine*. Tipicamente il *Problema Immagine* è di più facile soluzione.
- Le equazioni differenziali si trasformano in equazioni algebriche (*Problema Immagine*), per cui la loro soluzione è immediata (*Soluzione di Laplace*).
- Dalla soluzione immagine si passa poi alla soluzione oggetto eseguendo sulle funzioni immagine l'operazione di *antitrasformazione*.

Trasformate di Laplace

- La trasformata di Laplace associa in modo biunivoco a una generica funzione reale del tempo $x(t)$ una funzione complessa $X(s)$ della variabile complessa s :

$$X(s) = \mathcal{L}[x(t)]$$

È definita nel modo seguente:

$$X(s) := \int_0^{\infty} x(t) e^{-st} dt$$

- La trasformazione inversa viene detta antitrasformata di Laplace:

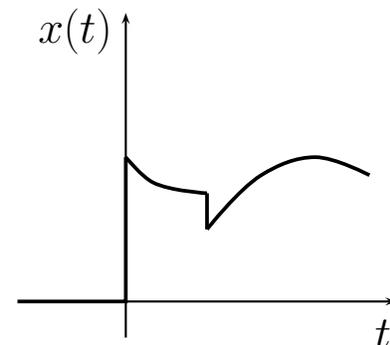
$$x(t) = \mathcal{L}^{-1}[X(s)]$$

È definita nel modo seguente:

$$x(t) = \frac{1}{2\pi j} \int_{\sigma_0 - j\infty}^{\sigma_0 + j\infty} X(s) e^{st} ds$$

- La funzione $X(s)$ è definita in un *dominio di convergenza* che consiste in un semipiano del piano s posto a destra di una retta parallela all'asse immaginario.
- La funzione $x(t)$ è trasformabile secondo Laplace se:

1. $x(t) = 0$ per $t < 0$;
2. $x(t)$ è continua a tratti e limitata al finito per $t \geq 0$;
3. l'integrale $\int_0^{\infty} |x(t)| e^{-\sigma t} dt$ esiste per un qualche valore reale di σ .



- Si tiene conto della *storia passata* della variabile $x(t)$ per $t < 0$ considerando opportune *condizioni iniziali* all'istante $t = 0$.

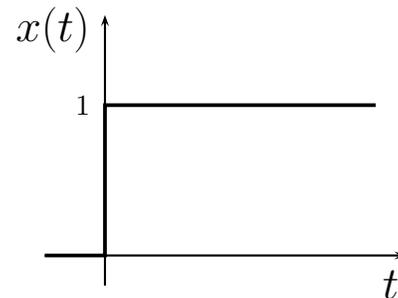
• Trasformate di Laplace dei segnali di uso più comune:

$$\mathcal{L} [t^n e^{-at}] = \frac{n!}{(s+a)^{n+1}}$$

Come casi particolari di questa relazione si ottengono le trasformate di Laplace dei seguenti segnali:

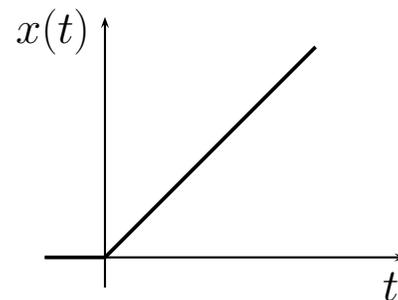
a) **Gradino unitario** ($n = 0, a = 0$):

$$x(t) = u(t) \quad \leftrightarrow \quad X(s) = \frac{1}{s}$$



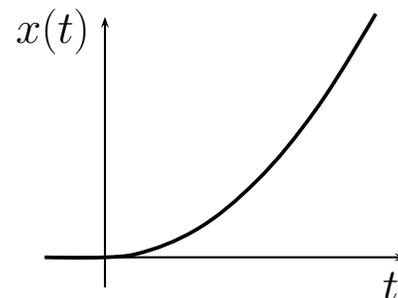
b) **Rampa unitaria** ($n = 1, a = 0$):

$$x(t) = t \quad \leftrightarrow \quad X(s) = \frac{1}{s^2}$$



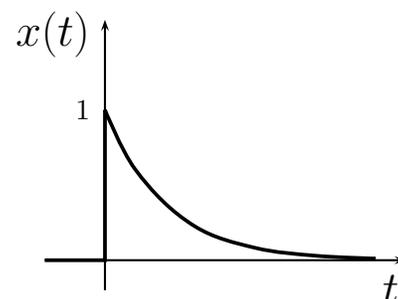
c) **Parabola unitaria** ($n = 2, a = 0$):

$$x(t) = \frac{t^2}{2} \quad \leftrightarrow \quad X(s) = \frac{1}{s^3}$$



d) **Esponenziale** ($n = 0, a > 0$):

$$x(t) = e^{-at} \quad \leftrightarrow \quad X(s) = \frac{1}{s+a}$$



e) **Sinusoide:** $x(t) = \sin \omega t$. Tale segnale si ricava dalla composizione di due esponenziali:

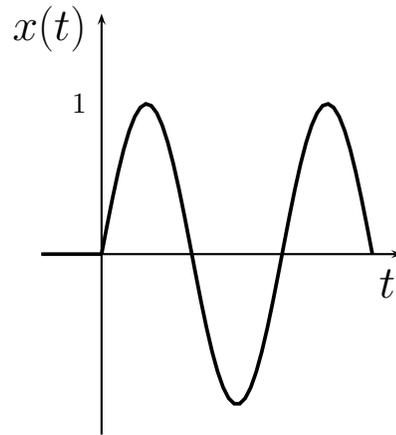
$$x(t) = \sin \omega t = \frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j}$$

Per la linearità della trasformata di Laplace si ha infatti che:

$$\mathcal{L}[x(t)] = \mathcal{L}[\sin \omega t] = \frac{1}{2j} \left[\frac{1}{s - j\omega} - \frac{1}{s + j\omega} \right] = \frac{1}{2j} \left[\frac{2\omega j}{s^2 + \omega^2} \right]$$

da cui si ricava:

$$x(t) = \sin \omega t \quad \leftrightarrow \quad X(s) = \frac{\omega}{s^2 + \omega^2}$$

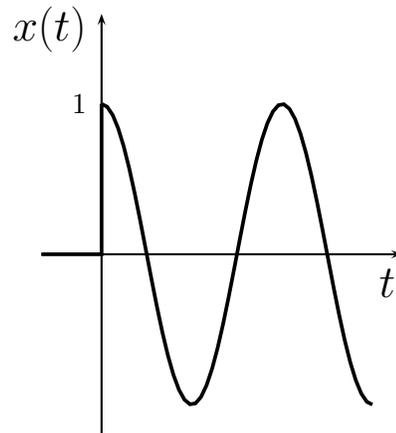


f) **Cosinusoide:** $x(t) = \cos \omega t$. Per tale funzione valgono le relazioni:

$$\mathcal{L}[\cos \omega t] = \mathcal{L} \left[\frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2} \right] = \frac{1}{2} \left[\frac{1}{s - j\omega} + \frac{1}{s + j\omega} \right] = \frac{1}{2} \left[\frac{2s}{s^2 + \omega^2} \right]$$

da cui si ottiene:

$$x(t) = \cos \omega t \quad \leftrightarrow \quad X(s) = \frac{s}{s^2 + \omega^2}$$



Proprietà della trasformata di Laplace

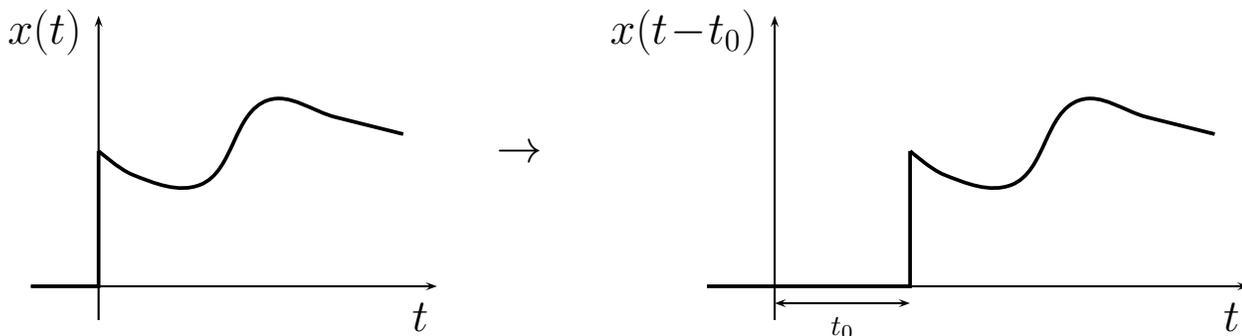
- **Linearità.** Dette c_1 e c_2 due costanti complesse arbitrarie, $x_1(t)$ ed $x_2(t)$ due funzioni del tempo le cui trasformate siano rispettivamente $X_1(s)$ e $X_2(s)$, vale la relazione

$$\mathcal{L}[c_1 x_1(t) + c_2 x_2(t)] = c_1 X_1(s) + c_2 X_2(s)$$

- **Traslazione nel tempo.** Sia $X(s)$ la trasformata di Laplace della funzione $x(t)$, nulla per $t < 0$. Vale la relazione

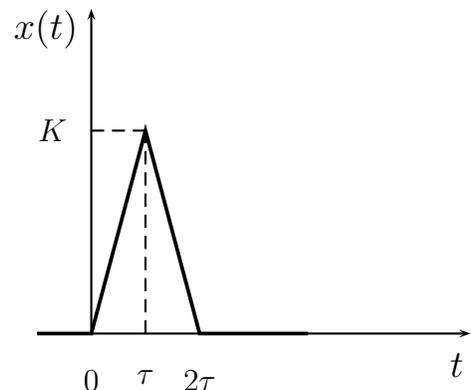
$$\mathcal{L}[x(t - t_0)] = e^{-t_0 s} X(s)$$

cioè moltiplicare per la funzione $e^{-t_0 s}$ nello spazio trasformato vuol dire, nel tempo, traslare in ritardo la funzione $x(t)$ della quantità t_0 .

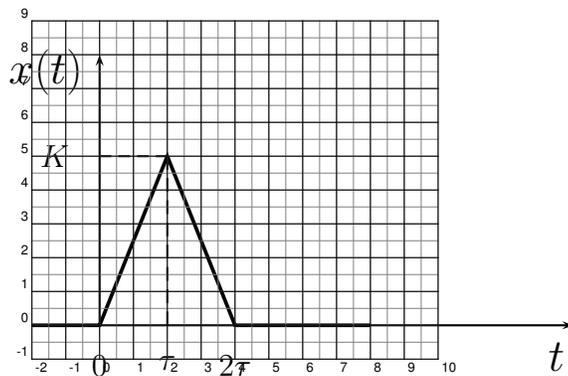


Esempio: Il segnale $x(t)$ è scomponibile nella somma di tre rampe, di pendenze K/τ , $-2K/\tau$ e K/τ , applicate rispettivamente agli istanti $t=0$, $t=\tau$ e $t=2\tau$ utilizzando il teorema della traslazione nel tempo, si deduce

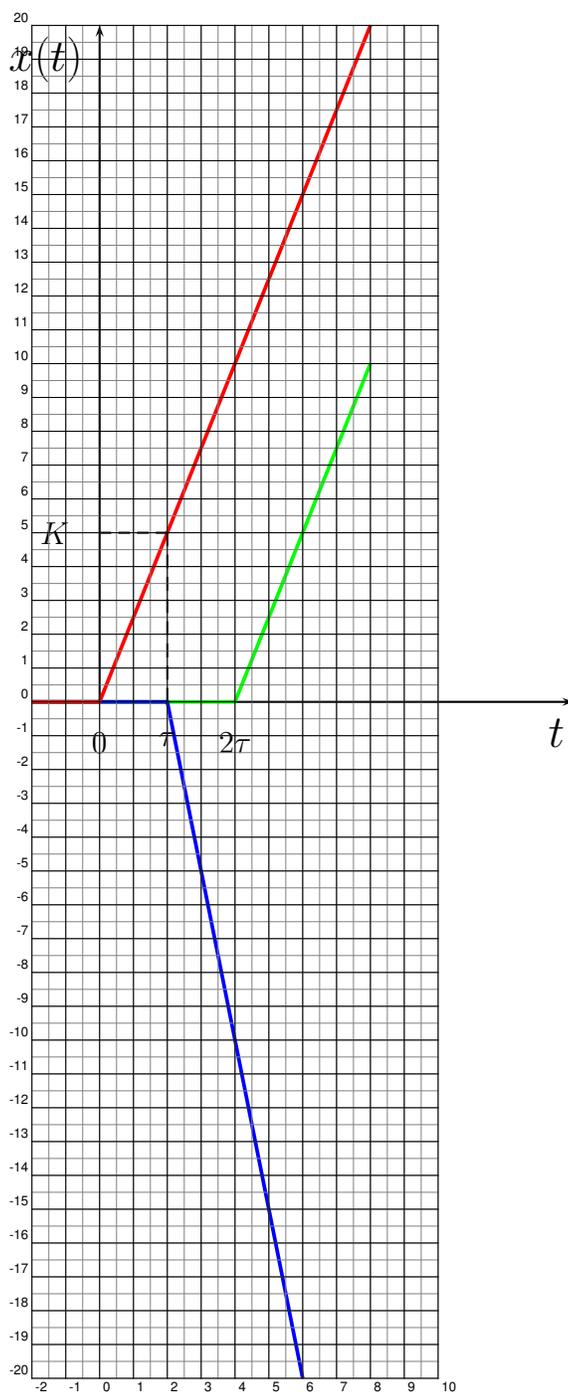
$$\begin{aligned} X(s) &= \frac{K}{\tau s^2} (1 - 2e^{-\tau s} + e^{-2\tau s}) \\ &= \frac{K}{\tau s^2} (1 - e^{-\tau s})^2 \end{aligned}$$



Il seguente segnale:



si ottiene come somma dei seguenti 3 segnali a rampa:



- **Trasformata dell'integrale.** Sia $X(s)$ la trasformata di Laplace della funzione $x(t)$. Vale la relazione

$$\mathcal{L} \left[\int_0^t x(\tau) d\tau \right] = \frac{1}{s} X(s)$$

Moltiplicare per $\frac{1}{s}$ una funzione $X(s)$ vuol dire calcolare l'integrale del segnale $x(t)$.

- **Trasformata della derivata generalizzata.** Sia $X(s)$ la trasformata di Laplace della funzione $x(t)$. Vale la relazione

$$\mathcal{L} \left[\frac{dx(t)}{dt} \right] = s X(s) - x(0^-)$$

dove $x(0^-)$ è il valore che la funzione $x(t)$ assume all'istante $t=0^-$. Nel caso di condizioni iniziali nulle, moltiplicare per s una funzione $X(s)$ vuol dire calcolare la derivata del segnale $x(t)$.

- **Teorema del valore iniziale.** Sia $X(s) = \mathcal{L}[x(t)]$. Vale la relazione:

$$\lim_{t \rightarrow 0^+} x(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} s X(s)$$

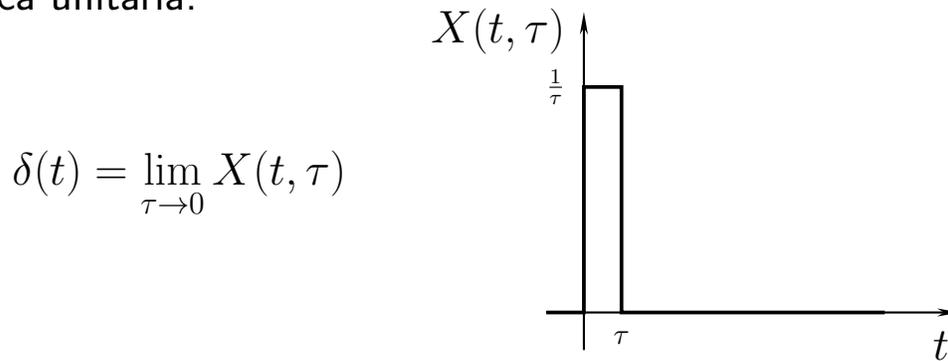
Questo teorema è valido per qualsiasi funzione $X(s)$.

- **Teorema del valore finale.** Sia $X(s) = \mathcal{L}[x(t)]$. Vale la relazione:

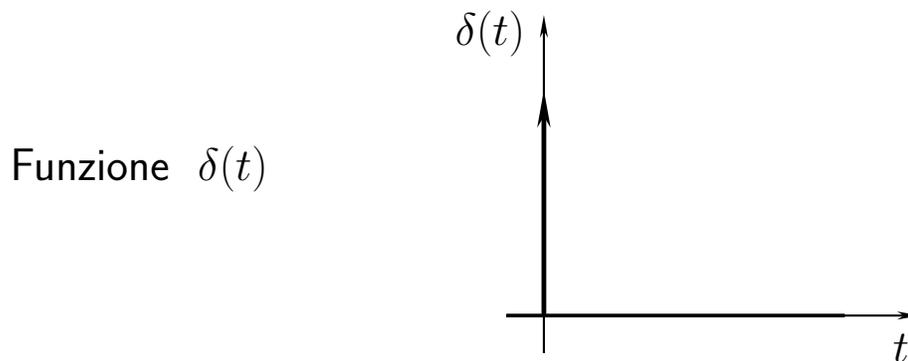
$$\lim_{t \rightarrow \infty} x(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s X(s)$$

Questo teorema è *valido solamente per funzioni $X(s)$ che abbiamo tutti i poli a parte reale negativa, eccezion fatta per un polo nell'origine.*

- Impulso di Dirac $\delta(t)$. È un segnale ideale che approssima un impulso di area unitaria.



- L'impulso di Dirac viene rappresentato nel modo seguente:



- La trasformata di Laplace dell'impulso di Dirac è:

$$X(s) = \mathcal{L}[\delta(t)] = 1$$

Valgono infatti le seguenti relazioni:

$$X(s) = \mathcal{L}[\lim_{\tau \rightarrow 0} X(t, \tau)] = \lim_{\tau \rightarrow 0} \mathcal{L}[X(t, \tau)] = \lim_{\tau \rightarrow 0} X(s, \tau)$$

Essendo

$$X(s, \tau) = \frac{1}{\tau s} - \frac{1}{\tau s} e^{-\tau s} = \frac{1}{\tau s} (1 - e^{-\tau s})$$

si ha che

$$X(s) = \lim_{\tau \rightarrow 0} X(s, \tau) = \lim_{\tau \rightarrow 0} \frac{\frac{d}{d\tau}(1 - e^{-\tau s})}{\frac{d}{d\tau}(\tau s)} = \lim_{\tau \rightarrow 0} \frac{se^{-\tau s}}{s} = 1$$

- La risposta di un sistema all'impulso di Dirac coincide con l'antitrasformata della funzione di trasferimento $G(s)$:

$$Y(s) = G(s) \underbrace{X(s)}_1 = G(s) \quad \rightarrow \quad y(t) = \mathcal{L}^{-1}[G(s)] = g(t)$$

- **Teorema della traslazione in s .** Sia $X(s)$ la trasformata di Laplace della funzione $x(t)$. Vale la relazione:

$$\mathcal{L} [e^{-at} x(t)] = X(s + a)$$

- **Derivate di ordine superiore al primo.** Sia $X(s)$ la trasformata di Laplace della funzione $x(t)$ e siano $x(0^-)$, $\left. \frac{dx}{dt} \right|_{t=0^-}$, $\left. \frac{d^2x}{dt^2} \right|_{t=0^-}$, \dots le condizioni iniziali della funzione $x(t)$ e delle sue derivate all'istante $t=0^-$. Valgono le relazioni:

$$\begin{aligned} \mathcal{L} \left[\frac{dx}{dt} \right] &= s X(s) - x(0^-) \\ \mathcal{L} \left[\frac{d^2x}{dt^2} \right] &= s^2 X(s) - s x(0^-) - \left. \frac{dx}{dt} \right|_{t=0^-} \\ \mathcal{L} \left[\frac{d^3x}{dt^3} \right] &= s^3 X(s) - s^2 x(0^-) - s \left. \frac{dx}{dt} \right|_{t=0^-} - \left. \frac{d^2x}{dt^2} \right|_{t=0^-} \\ \dots &= \dots \\ \mathcal{L} \left[\frac{d^i x}{dt^i} \right] &= s^i X(s) - \sum_{j=0}^{i-1} s^{i-j-1} \left. \frac{d^j x}{dt^j} \right|_{t=0^-} \end{aligned}$$

- **Teorema della trasformata del prodotto integrale.** Siano $X_1(s)$ e $X_2(s)$ le trasformate di Laplace delle funzioni $x_1(t)$ e $x_2(t)$. Vale la relazione

$$\mathcal{L} \left[\int_0^\infty x_1(\tau) x_2(t-\tau) d\tau \right] = X_1(s) X_2(s)$$

L'integrale di convoluzione delle funzioni $x_1(t)$ e $x_2(t)$ gode della proprietà commutativa:

$$\int_0^\infty x_1(\tau) x_2(t-\tau) d\tau = \int_0^\infty x_2(\tau) x_1(t-\tau) d\tau$$

Funzione di trasferimento

- Si consideri l'equazione differenziale:

$$\sum_{i=0}^n a_i \frac{d^i y(t)}{dt^i} = \sum_{i=0}^m b_i \frac{d^i x(t)}{dt^i}$$

Sostituendo alle funzioni e alle loro derivate le rispettive trasformate di Laplace, si ottiene la relazione

$$\sum_{i=0}^n a_i s^i Y(s) - \sum_{i=1}^n a_i \sum_{j=0}^{i-1} s^{i-j-1} \left. \frac{d^j y}{dt^j} \right|_{t=0^-} = \sum_{i=0}^m b_i s^i X(s)$$

in cui con $X(s)$ e $Y(s)$ si indicano le trasformate di Laplace dei segnali di ingresso e uscita $x(t)$ e $y(t)$.

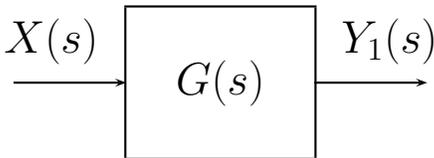
- La trasformata di Laplace $Y(s)$ è data quindi dalla somma di due funzioni:

$$Y(s) = \underbrace{\frac{\sum_{i=0}^m b_i s^i}{\sum_{i=0}^n a_i s^i}}_{Y_1(s)} X(s) + \frac{\sum_{i=1}^n a_i \sum_{j=0}^{i-1} s^{i-j-1} \left. \frac{d^j y}{dt^j} \right|_{t=0^-}}{\underbrace{\sum_{i=0}^n a_i s^i}_{Y_0(s)}}$$

Le funzioni $Y_0(s)$ e $Y_1(s)$ sono, rispettivamente, le trasformate dell'*evoluzione libera* $y_0(t)$ e dell'*evoluzione forzata* $y_1(t)$.

- La seguente funzione di trasferimento $G(s)$ del sistema

$$G(s) = \frac{Y_1(s)}{X(s)} = \frac{\sum_{i=0}^m b_i s^i}{\sum_{i=0}^n a_i s^i}$$

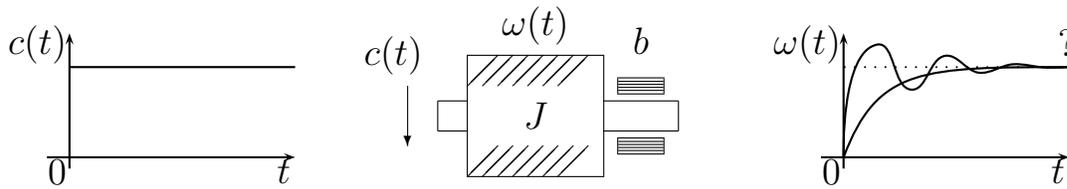


```

graph LR
    Xs["X(s)"] --> Gs["G(s)"]
    Gs --> Y1s["Y1(s)"]
        
```

è definita a partire da condizioni iniziali identicamente nulle.

Esempio. Si consideri un elemento meccanico con inerzia J , coefficiente di attrito lineare b che ruota alla velocità angolare ω al quale venga applicata una coppia esterna $c(t)$.



Si richiede di determinare la risposta del sistema al gradino unitario.

Per rispondere esattamente a questa domanda occorre determinare il modello dinamico del sistema. L'equazione differenziale che caratterizza il sistema è la seguente:

$$\frac{d[J\omega(t)]}{dt} = c(t) - b\omega(t) \quad \leftrightarrow \quad J\dot{\omega}(t) + b\omega(t) = c(t)$$

Partendo da condizioni iniziali nulle e trasformando secondo Laplace si ottiene:

$$J s \omega(s) + b\omega(s) = C(s) \quad \leftrightarrow \quad \omega(s) = \frac{1}{b + J s} C(s)$$

La funzione di trasferimento $G(s)$ che caratterizza il sistema è quindi la seguente:

$$G(s) = \frac{1}{b + J s} \quad \begin{array}{c} G(s) \\ \frac{C(s)}{c(t)} \rightarrow \boxed{\frac{1}{b + J s}} \rightarrow \frac{\omega(s)}{\omega(t)} \end{array}$$

I coefficienti di questa funzione sono in corrispondenza biunivoca con i coefficienti dell'equazione differenziale. Posto $C(s) = \frac{1}{s}$, la risposta al gradino del sistema in ambito trasformato è la seguente:

$$\omega(s) = G(s) C(s) \quad \rightarrow \quad \omega(s) = \frac{1}{(b + J s)s}$$

Alcune informazioni sull'andamento di $\omega(t)$ si possono ricavare direttamente da $\omega(s)$ anche senza antitrasformare. Applicando il teorema del valore iniziale, per esempio, si ricava il valore di $\omega(t)$ per $t = 0^+$:

$$\omega(0^+) = \omega(t)|_{t \rightarrow 0} = \lim_{s \rightarrow \infty} s \omega(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} s \frac{1}{(b + J s)s} = 0$$

Applicando invece il teorema del valore finale si ricava il valore di $\omega(t)$ per $t \rightarrow \infty$:

$$\omega(\infty) = \omega(t)|_{t \rightarrow \infty} = \lim_{s \rightarrow 0} s \omega(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s \frac{1}{(b + J s)s} = \frac{1}{b}$$

Applicando il teorema del valore iniziale è anche possibile calcolare il valore dell'accelerazione $\dot{\omega}(t)$ per $t = 0^+$:

$$\dot{\omega}(0^+) = \dot{\omega}(t)|_{t \rightarrow 0} = \lim_{s \rightarrow \infty} s \underbrace{[s \omega(s)]}_{\dot{\omega}(s)} = \lim_{s \rightarrow \infty} \frac{s^2}{(b + J s)s} = \frac{1}{J}$$

Infatti, in ambito trasformato, l'accelerazione $\dot{\omega}(s)$ si ottiene semplicemente moltiplicando la velocità $\omega(s)$ per la variabile s (che rappresenta l'operatore "derivata" di Laplace). Per ottenere esattamente l'andamento temporale $\omega(t)$ occorre antitrasformare la funzione $\omega(s)$. Il modo più semplice per farlo è utilizzare la scomposizione in fratti semplici. Nel caso in esame, esistono sempre due coefficienti α e β che permettono di scomporre la funzione $\omega(s)$ nel modo seguente:

$$\omega(s) = \frac{1}{(b + J s)s} \quad \leftrightarrow \quad \omega(s) = \frac{\alpha}{b + J s} + \frac{\beta}{s}$$

I coefficienti α e β si determinano (per esempio) imponendo l'uguaglianza fra le due espressioni:

$$\omega(s) = \frac{\alpha}{b + J s} + \frac{\beta}{s} = \frac{\alpha s + \beta(b + J s)}{(b + J s)s} = \frac{(\alpha + \beta J)s + \beta b}{(b + J s)s} = \frac{1}{(b + J s)s}$$

Risolvendo si ricava:

$$\begin{cases} \alpha + \beta J = 0 \\ \beta b = 1 \end{cases} \quad \rightarrow \quad \begin{cases} \alpha = -\frac{J}{b} \\ \beta = \frac{1}{b} \end{cases}$$

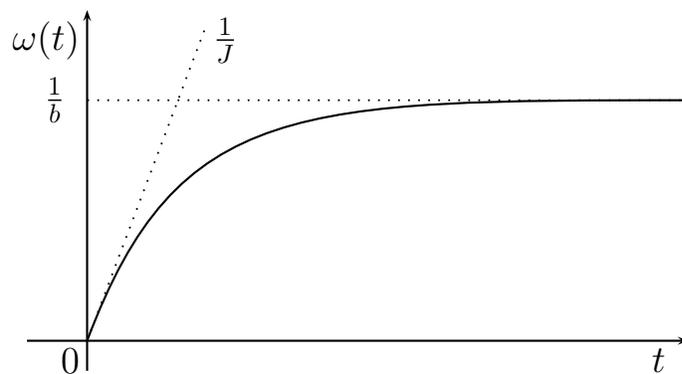
per cui si ha

$$\omega(s) = \frac{1}{(b + J s)s} = \frac{1}{b} \left[\frac{1}{s} - \frac{J}{b + J s} \right] = \frac{1}{b} \left[\frac{1}{s} - \frac{1}{s + \frac{b}{J}} \right]$$

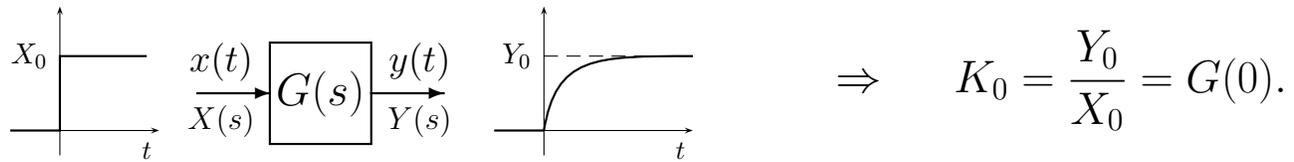
Antitrasformando i singoli elementi si ricava la funzione $\omega(t)$:

$$\omega(t) = \frac{1}{b} \left(1 - e^{-\frac{b}{J}t} \right)$$

L'andamento temporale è di tipo esponenziale:



• Il **guadagno statico** K_0 di un sistema $G(s)$ è definito come il rapporto Y_0/X_0 tra l'ampiezza Y_0 del segnale in uscita $y(t)$ che si ottiene a regime quanto il sistema $G(s)$ è sollecitato in ingresso con un gradino costante di ampiezza X_0 .



Utilizzando il criterio del valore finale è facile dimostrare che il guadagno statico K_0 di un sistema $G(s)$ coincide con $G(0) = G(s)|_{s=0}$, cioè con il valore della funzione $G(s)$ per $s = 0$:

$$Y_0 = \lim_{s \rightarrow 0} s Y(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s G(s) \frac{X_0}{s} = G(0) X_0 \quad \Rightarrow \quad K_0 = \frac{Y_0}{X_0} = G(0).$$

Da un punto di vista teorico il guadagno statico è definibile solo per sistemi $G(s)$ asintoticamente stabili (gli unici per i quali l'uscita a regime tende ad un valore costante), ma per estensione è prassi parlare di guadagno statico $G(0)$ anche per i sistemi $G(s)$ instabili o semplicemente stabili.

• La risposta $y(t)$ al gradino unitario $x(t) = X_0 = 1$, $X(s) = \frac{1}{s}$, di un sistema dinamico $G(s)$ gode delle seguenti proprietà:

$$1) \quad y(\infty) = \lim_{t \rightarrow \infty} y(t) = \lim_{s \rightarrow 0} s Y(s) = \lim_{s \rightarrow 0} s G(s) \frac{1}{s} = \lim_{s \rightarrow 0} G(s) = G(0)$$

$$2) \quad y(0^+) = \lim_{t \rightarrow 0^+} y(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} s Y(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} s G(s) \frac{1}{s} = \lim_{s \rightarrow \infty} G(s) = G(\infty)$$

$$3) \quad \dot{y}(0^+) = \lim_{t \rightarrow 0^+} \dot{y}(t) = \lim_{s \rightarrow \infty} s^2 Y(s) = \lim_{s \rightarrow \infty} s^2 G(s) \frac{1}{s} = \lim_{s \rightarrow \infty} s G(s)$$

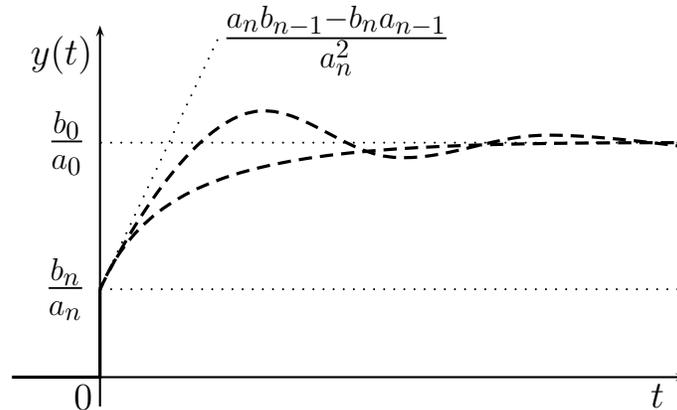
$$\vdots = \quad \vdots$$

Queste proprietà si ottengono direttamente applicando il teorema del valore finale e il teorema del valore iniziale. La proprietà 1) vale solo per sistemi $G(s)$ asintoticamente stabili, mentre tutte le altre proprietà valgono per un qualunque sistema $G(s)$.

- Si consideri un sistema dinamico caratterizzato dalle seguente funzione $G(s)$:

$$G(s) = \frac{b_n s^n + b_{n-1} s^{n-1} + \dots + b_1 s + b_0}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0}$$

dove $m = n$. Se il sistema è asintoticamente stabile (tutti i poli della $G(s)$ sono a parte reale negativa), l'andamento qualitativo della risposta $y(t)$ del sistema $G(s)$ ad un gradino unitario $x(t) = 1$ è il seguente:



Infatti la funzione $G(s)$ può sempre essere riscritta nel seguente modo:

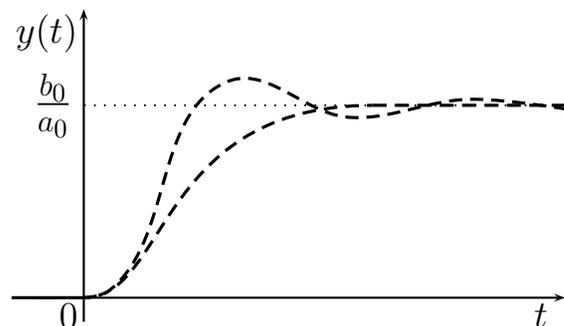
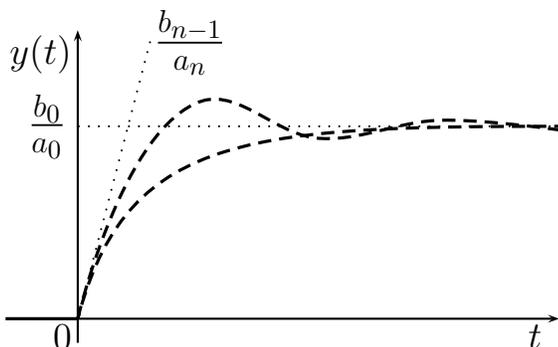
$$G(s) = \frac{b_n}{a_n} + \frac{(b_{n-1} - \frac{b_n}{a_n} a_{n-1}) s^{n-1} + (b_{n-2} - \frac{b_n}{a_n} a_{n-2}) s^{n-2} + \dots}{a_n s^n + a_{n-1} s^{n-1} + \dots + a_1 s + a_0}$$

dove $\frac{b_n}{a_n}$ è un guadagno che moltiplica il gradino unitario in ingresso.

- Casi particolari:

1) $(b_n = 0) \leftrightarrow (n = m + 1)$:

2) $(b_n = b_{n-1} = 0) \leftrightarrow (n = m + 2)$:



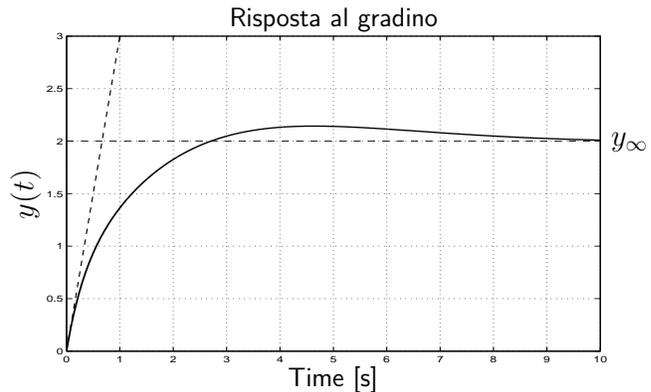
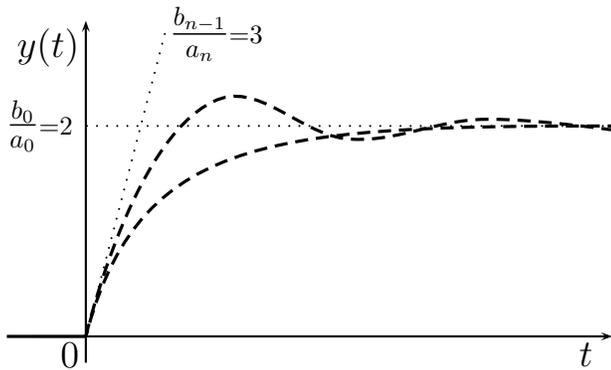
Esempio. Calcolare l'andamento qualitativo della risposta $y(t)$ al gradino unitario della seguente equazione differenziale:

$$\ddot{y}(t) + 4\dot{y}(t) + 3y(t) = 3\ddot{x}(t) + 5\dot{x}(t) + 2x(t)$$

Utilizzando la trasformata di Laplace si ricava immediatamente la funzione $G(s)$:

$$G(s) = \frac{3s^2 + 5s + 2}{s^3 + 4s^2 + 3s + 1}$$

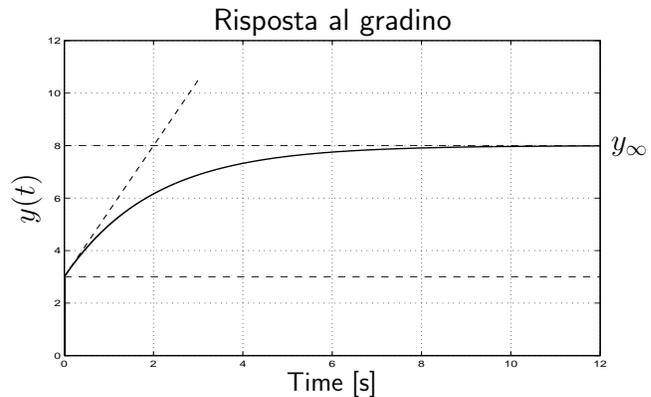
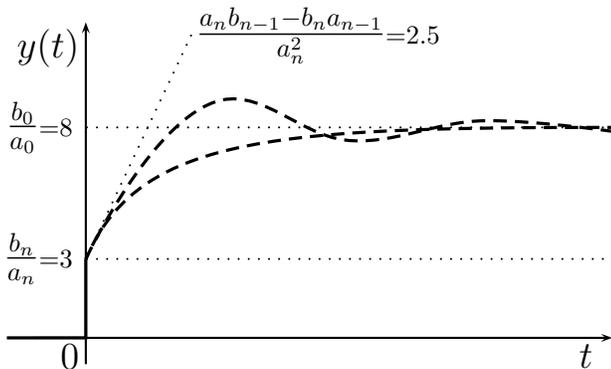
In questo caso il grado relativo della funzione $G(s)$ è $r = n - m = 1$ per cui l'andamento qualitativo della risposta $y(t)$ al gradino unitario è il seguente:



Esempio. Calcolare l'andamento qualitativo della risposta $y(t)$ al gradino unitario della seguente funzione di trasferimento $G(s)$:

$$G(s) = \frac{6s + 8}{2s + 1}$$

In questo caso il grado relativo della funzione $G(s)$ è nullo per cui l'andamento qualitativo della risposta $y(t)$ al gradino unitario è il seguente:



La funzione $G(s)$ può infatti essere riscritta nel seguente modo:

$$G(s) = 3 + \frac{5}{2s + 1}$$

Il primo termine corrisponde al gradino di ampiezza 3, mentre il secondo termine rappresenta un sistema del primo ordine con guadagno statico 5 e con pendenza iniziale $\frac{5}{2} = 2.5$.