

**Enrico Tombelli**

ITC "A. Volta" - Bagno a Ripoli - Firenze  
(e.tombelli@libero.it)

# OPERATORI MATEMATICI (significato fisico)

# OPERATORI MATEMATICI - SIGNIFICATO FISICO

## (CON PARTICOLARI APPLICAZIONI ALLA TEORIA DEI SISTEMI LINEARI)

### - SEGNALI

Segnale: grandezza fisica la cui variazione nel tempo risulta significativa ai fini della comunicazione di una informazione.

Segnale periodico: segnale che ad intervalli regolari del tempo, torna a ripetersi indefinitamente uguale nella forma. Il periodo di ripetizione è detto PERIODO (T); il suo inverso è la FREQUENZA ( $f=1/T$ ).

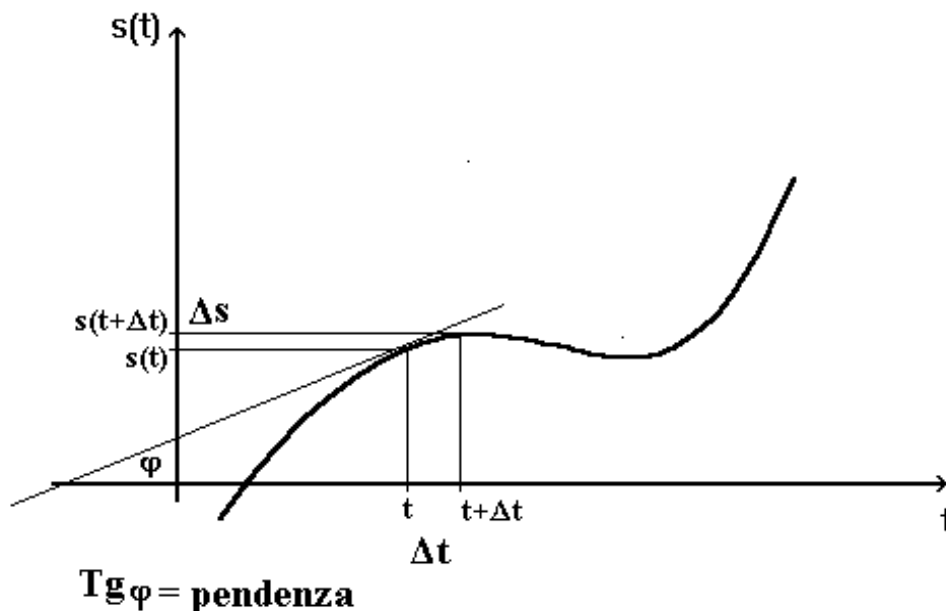
Data la specificità dell'argomento matematico, faremo riferimento sempre a segnali, ovvero a funzioni del tempo  $s(t)$ . Quest'ultimo quindi rappresenta la variabile indipendente.

Gli operatori matematici che useremo sono: la derivata e l'integrale.

### - DERIVATA

L'operatore derivata è definito come il rapporto di due differenziali  $\frac{ds(t)}{dt}$  ovvero come rapporto fra due valori infinitamente piccoli (tendenti entrambi a zero). Tale rapporto si presenta quindi con una forma indeterminata del tipo 0/0. Dato però che pur essendo i valori estremamente piccoli, questi non sono nulli, quindi il rapporto appena definito ha senso e il relativo risultato è ottenuto effettuando una operazione detta "passaggio al limite"

Esempio (concetto di velocità):



Volendo ricavare informazioni dal seguente grafico, che rappresenta lo spazio percorso da un oggetto in funzione del tempo, potrebbe essere interessante calcolare la velocità dell'oggetto, ovvero la variazione dello spazio  $s(t)$  in funzione del tempo (t).

La velocità media con la quale varia lo spazio è data dalla relazione

$$v = \frac{\Delta s}{\Delta t}$$

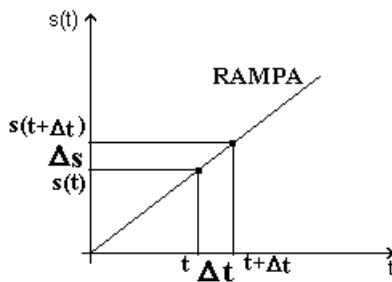
Riducendo sempre più

l'intervallo  $\Delta t$ , posso calcolare la velocità istantanea nel punto a sinistra dell'intervallo. Tale rapporto è l'inclinazione (pendenza) della curva del grafico nel punto (istante t) in esame:

Velocità istantanea =  $\lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{\Delta s}{\Delta t} = \frac{ds(t)}{dt}$ . Il calcolo del limite equivale a calcolare la derivata del segnale nell'istante "t".

Esempi di derivate di funzioni:

1) Calcolo della derivata di funzioni relative alla retta [s(t)=kt]



$$s(t) = kt$$

$$\frac{ds(t)}{dt} = k$$

per cui

$$s(t) = kt; \quad s(t+\Delta t) = k(t+\Delta t).$$

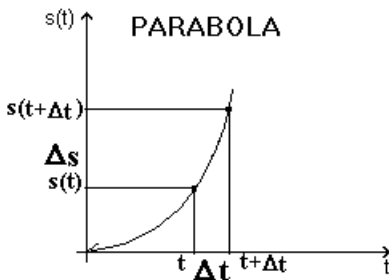
$$\Delta s = k(t+\Delta t) - kt = kt + k\Delta t - kt = k\Delta t$$

Dividendo per  $\Delta t$  si ottiene

$$\frac{ds(t)}{dt} = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{\Delta s}{\Delta t} = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{k\Delta t}{\Delta t} = k$$

La derivata di una retta inclinata (rampa) è in ogni punto il coefficiente angolare della retta stessa (k).

2) Per quanto riguarda la parabola risulta: [s(t)=kt<sup>2</sup>]. L'esempio classico di tale comportamento è la caduta di un grave.



$$s(t) = kt^2$$

$$\frac{ds(t)}{dt} = 2kt$$

E' noto che un oggetto che cade è soggetto all'accelerazione di gravità ( $g = 9.81 \text{ m/sec}^2$ ), pertanto lo spazio percorso dall'oggetto è proporzionale al quadrato del tempo.  $s(t) = \frac{1}{2}gt^2 = kt^2$

$$\begin{aligned} \frac{ds(t)}{dt} &= \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{\Delta s}{\Delta t} = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{k((t+\Delta t)^2 - (t)^2)}{\Delta t} = \\ &= \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{k(t^2 + 2t\Delta t + (\Delta t)^2 - (t)^2)}{\Delta t} = \\ &= \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{k(2t\Delta t + (\Delta t)^2)}{\Delta t} = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} k(2t + \Delta t) = k2t \end{aligned}$$

nel caso della caduta del grave  $k=1/2g$ ; pertanto si ha che la velocità è data da  $v=gt$

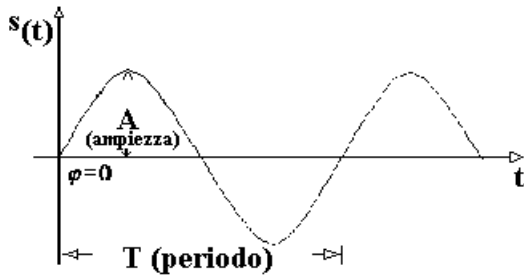
### - DERIVATA DI UN SEGNALE SINUSOIDALE

Prendiamo adesso in considerazione una segnale sinusoidale: Esso è ottenuto dal movimento della PROIEZIONE su di una retta della posizione di un altro punto che percorre a sua volta una circonferenza con velocità costante (vedi figura).

Pertanto esso può essere rappresentato dall'espressione:

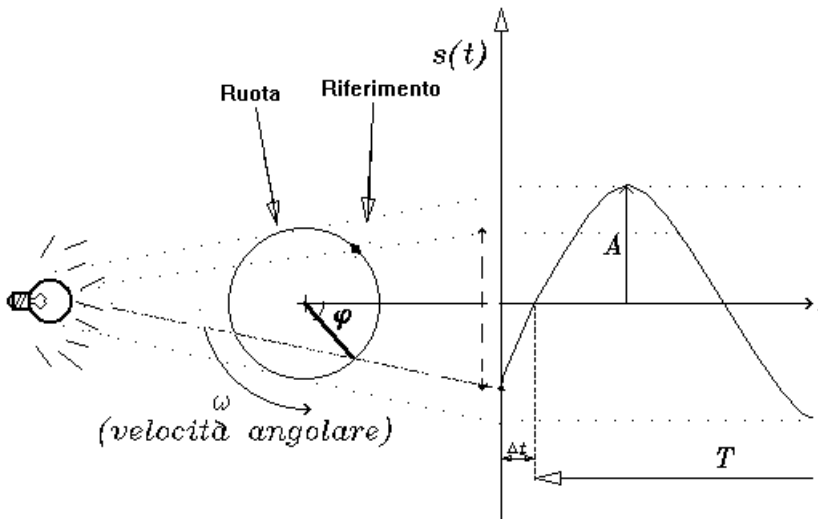
$$s(t) = A \cdot \text{sen}(\omega \cdot t + \varphi)$$

dove "ω" è la pulsazione (o velocità angolare che si misura in rad/sec), "φ" la fase iniziale del segnale e "A" è l'ampiezza. Infatti quando la variabile temporale cresce, il segnale si evolve secondo la funzione seno che varia fra 1 e -1. Per poter avere una ampiezza diversa si moltiplica per "A" (ampiezza)



Segnale SINUSOIDALE  $s(t) = A \cdot \text{sen}(\omega t + \varphi)$

Per spiegare la precedente espressione prendiamo in considerazione il seguente esempio: Si supponga di avere una circonferenza di raggio "A" corrispondente alla traiettoria di un punto che si muove su di essa con velocità costante e di proiettare su di una retta verticale la sua posizione. Tale proiezione si muove di MOTO ARMONICO e il grafico temporale ottenuto è una SINUSOIDE. La derivata rispetto al tempo della funzione è la velocità con la quale si muove la proiezione.



$s(t) = A \cdot \text{sen}[\alpha(t)]$  è una funzione sinusoidale dell'angolo ("α" che a sua volta è funzione del tempo) e assume valori fra "A" e "-A". L'angolo è proporzionale al tempo ( $\alpha = \omega \cdot t$ )

Per calcolare l'espressione che lega la velocità angolare del moto circolare al periodo si deve considerare che la circonferenza completa ( $2\pi$  radianti) viene percorsa nel tempo corrispondente ad un

periodo (T) pertanto:

$$\omega = \frac{2 \cdot \pi}{T} = 2 \cdot \pi \cdot f \quad (\text{Velocità angolare})$$

Poiché  $\alpha$  (rad) è dato da  $\omega \cdot t$ , dove  $\omega$  è costante, sostituendo, quindi è possibile esprimere la sinusoidale in funzione del tempo ottenendo:

$$s(t) = A \cdot \text{sen}(\omega \cdot t)$$

Tenendo conto anche del fatto che al tempo  $t=0$  il segnale potrebbe essere non nullo, s'introduce la fase  $\varphi = 2\pi(\Delta t / T)$  rad./sec.

( $\Delta t$  è il ritardo col quale passa per lo zero il segnale), quindi l'espressione completa risulta essere:

$$s(t) = A \cdot \text{sen}(\omega \cdot t + \varphi).$$

La velocità di spostamento del riferimento in un punto è la derivata della funzione, quindi:

$$v(t) = \frac{d}{dt}[s(t)] = \frac{d}{dt}[A \text{sen}(\omega t + \varphi)] = A \cdot \omega \cdot \cos(\omega t + \varphi)$$

Dato che  $\cos(\omega t + \varphi) = \text{sen}(\omega t + \varphi + 90^\circ)$  si ottiene:

$$v(t) = A \cdot \omega \cdot \text{sen}(\omega t + \varphi + 90^\circ)$$

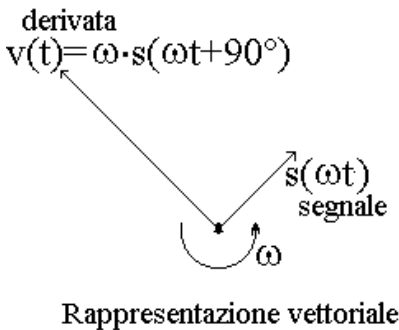
confrontando  $v(t)$  con  $s(t)$  si nota che è possibile ottenere  $v(t)$  (ovvero la derivata) applicando due operazioni al segnale  $s(t)$ :

- **si moltiplica per  $\omega$ .**
- **si anticipa di  $90^\circ$  (ovvero di  $\pi/2$ ).**

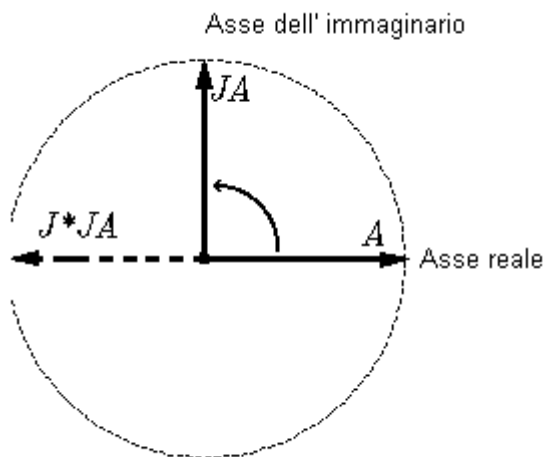
Riassumendo queste caratteristiche in un'unica scrittura si ha:

$v(t) = A\omega \cdot s(\omega t + 90^\circ)$ , infatti  $s(t) = A \cdot \text{sen}(\omega t + \varphi)$ , perciò  $v(t) = A \cdot \omega \cdot \text{sen}(\omega t + \varphi + 90^\circ)$  che equivale all'espressione precedentemente ottenuta.

**- NUMERI IMMAGINARI**



Dato che i segnali sinusoidali derivano dalla proiezione di vettori ruotanti, riportiamo le due grandezze (segnale e sua derivata) su un diagramma vettoriale polare. Ricordando che la derivata di un segnale sinusoidale è anticipata di  $90^\circ$  e moltiplicata per  $\omega$  rispetto al segnale stesso, il relativo vettore che la rappresenta è in quadratura rispetto a quello originario ed ha una ampiezza amplificata del valore  $\omega$ . Mentre la moltiplicazione per  $\omega$  non presenta particolari problemi per lo sfasamento possiamo definire un coefficiente (operatore o coefficiente dell'immaginario) "J" che moltiplicato per un vettore ne anticipa la posizione di  $90^\circ$  (ovvero di  $+\pi/2$  rad.).



indicando con "A" un vettore, se tale coefficiente esiste, dal disegno risulta:

$$J^2 A = -A \Rightarrow J^2 = -1 \Rightarrow J = \sqrt{-1}$$

**J** è detto **coefficiente dell'immaginario**

NB: se  $A \in R$ ,  $JA \notin R$ ,  $JA \in$  Numeri Immaginari. (**I**)

Il prodotto cartesiano fra numeri reali (**R**) e numeri immaginari (**I**) forma il **PIANO COMPLESSO (C)**

In conclusione, se  $s(t)$  è una funzione sinusoidale, possiamo affermare che:

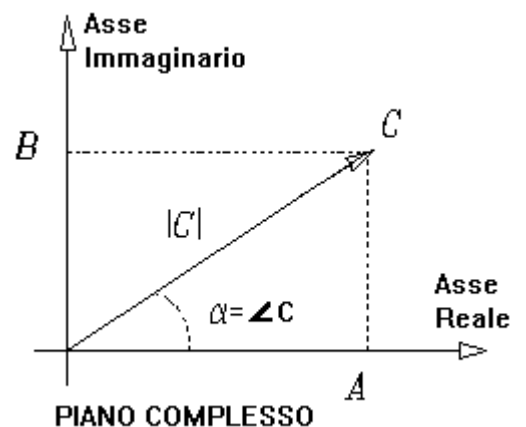
$$\frac{ds(t)}{dt} = J \cdot \omega \cdot s(t) \qquad \int s(t)dt = \frac{1}{J \cdot \omega} \cdot s(t)$$

Si può osservare che l'operazione di **INTEGRAZIONE** (operazione inversa alla derivazione) corrisponde a dividere l'operando per  $\omega$  e a ruotarlo di  $90^\circ$  in ritardo (ovvero a dividerlo per J).

E' importante che la funzione sia sinusoidale, altrimenti le relazioni non sono definite.

**- NUMERI COMPLESSI**

Per semplificare lo studio dei circuiti a regime sinusoidale è necessario introdurre l'algebra dei numeri complessi. Si consideri il piano complesso costituito da un asse reale ed uno immaginario:



Dato il numero complesso  $C = A + JB$

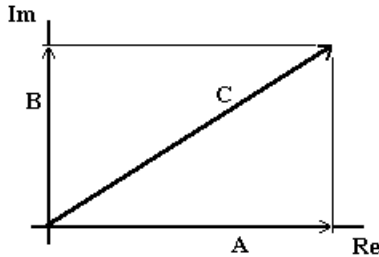
$\Rightarrow \angle C = \text{fase di } C = \text{angolo } \alpha \text{ e } |C| = \text{modulo, estensione del valore assoluto.}$

Volendo calcolare il valore di  $|C|$  si ha:  $|C| = \sqrt{A^2 + B^2}$  (per il teor. di Pitagora)

mentre la fase ( $\angle$ ) è:  $\angle C = \alpha = \text{ArcTg } \frac{B}{A}$  dato che  $\text{Tg } \alpha = \frac{B}{A}$ .

$$A = |C| \cos(\angle C) \quad \text{e} \quad B = |C| \sin(\angle C)$$

### - PROPRIETÀ DEI NUMERI COMPLESSI



$$1) \quad J^2 = -1$$

$$2) \quad \frac{1}{J} = \frac{J}{J^2} = -J$$

3) Se  $A + JB = C$ : (Modulo)  $|C| = \sqrt{A^2 + B^2}$ ; (FASE)  $\angle C = \text{ArcTg } \frac{B}{A}$

4)  $(A + JB) \cdot (C + JD) = AC + JBC + JAD + J^2BD = [AC - BD] + J[BC + AD]$

Per le divisioni si definisce:

$$\begin{aligned} \frac{1}{A + JB} &= \frac{(A - JB)}{(A + JB) \cdot (A - JB)} = \frac{A - JB}{A^2 - (JB)^2} = \frac{A - JB}{A^2 + B^2} \\ &= \frac{A - JB}{A^2 + B^2} = \frac{A}{A^2 + B^2} - \frac{JB}{A^2 + B^2} = \left[ \frac{A}{A^2 + B^2} \right] + J \cdot \left[ \frac{-B}{A^2 + B^2} \right] \end{aligned}$$

5) Il prodotto di due numeri complessi produce un num. Complesso che ha:

FASE= Somma delle fasi  
AMPIEZZA= prodotto delle ampiezze

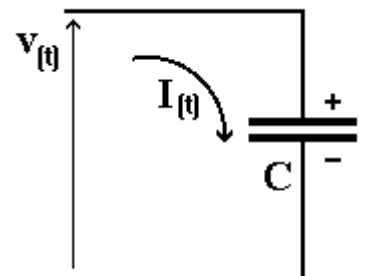
$$C = A \cdot B \Rightarrow |C| = |A| \cdot |B| \quad \text{e} \quad \angle C = \angle A + \angle B$$

### - CONDENSATORE (esempio di applicazione)

Analizziamo adesso il comportamento del condensatore a regime sinusoidale. La capacità è definita come

$$C = \frac{Q}{V}$$

dove con Q si indica la quantità di carica immagazzinata nel condensatore e con V la tensione ai suoi terminali. La definizione di capacità è più



rappresentativa se la si considera dal punto di vista delle variazioni temporali ( un incremento di carica genera un aumento proporzionale di tensione viceversa). Per cui

$$C = \frac{\Delta Q}{\Delta V} \text{ o meglio ancora } C = \frac{dQ}{dV}$$

Variando la tensione, circolerà una corrente di carica o di scarica.

$C \times \Delta V = \Delta Q$ , osserviamo tale variazione in un intervallo  $\Delta t$  ottenendo:

$$C \cdot \frac{\Delta V}{\Delta t} = \frac{\Delta Q}{\Delta t} \Rightarrow \text{Cariche passate in un } \Delta t, \text{ ovvero } I(t).$$

$$I = \frac{\Delta Q}{\Delta t} = C \cdot \frac{\Delta V}{\Delta t} \text{ (corrente entrante/uscente nel/dal condensatore)}$$

Questa relazione evidenzia che un condensatore è attraversato da corrente solo se la tensione ai suoi capi varia nel tempo  $\left(\frac{\Delta V}{\Delta t} \neq 0\right)$ .

Il rapporto  $\frac{\Delta V}{\Delta t}$  esprime il valore medio della corrente, pertanto, considerando intervalli temporali più piccoli possibile, definiamo la legge del condensatore come:

$$I(t) = C \cdot \frac{dV(t)}{dt} \quad \text{Da cui: } I(t) = J \cdot \omega \cdot C \cdot V(t) \Rightarrow C \cdot J \cdot \omega = \frac{I}{V} \Rightarrow \frac{V}{I} = \frac{1}{J \cdot \omega \cdot C}$$

$\frac{1}{J \cdot \omega \cdot C} = X_C$  dimensionalmente è una resistenza ed è detta “**REATTANZA**”, ovvero reattanza (sinonimo di resistenza) della capacità  $C^1$  (reattanza capacitiva). L’espressione sopra è l’estensione della legge di OHM per le capacità (proporzionalità corrente/tensione). Ricordiamo che essa vale per segnali sinusoidali.

**ESEMPIO:** Calcoliamo la corrente (ampiezza) entrante nel condensatore di capacità  $5 \mu F$  che è sottoposto ad una tensione sinusoidale di rete (val. Eff.=220 V, frequenza  $f=50$  Hz)

$$V(t) = 220 \cdot \text{sen} \cdot \omega \cdot t$$

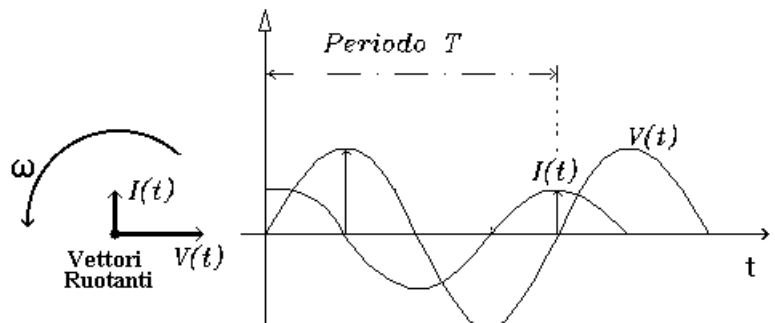
$$I = 220 \cdot (50 \cdot 2\pi) \cdot (5 \cdot 10^{-6}) = 0,345 \text{ A}$$

$I$  = Ampiezza corrente(valore efficace)

$$V_{\text{max}} = 220 \cdot \sqrt{2} = 311 \text{ V}$$

$$I_{\text{max}} = 0,345 \cdot \sqrt{2} = 0,488 \text{ A}$$

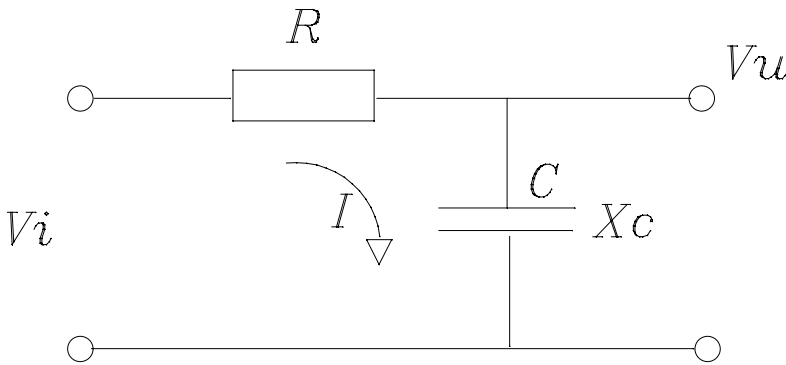
$$T = \frac{1}{f} = \frac{2\pi}{\omega} = 20 \text{ ms}$$



## - ANALISI DI UN FILTRO PASSA BASSO PASSIVO IN REGIME

<sup>1</sup> Come esiste la CONDUTTANZA, ovvero l’inverso della resistenza, esiste anche l’inverso della reattanza ovvero la SUSCETTANZA che si misura in Siemens ( $\text{Ohm}^{-1}$ )

**SINUSOIDALE**



$X_c = \text{reattanza di C} \quad X_c = \frac{1}{J \cdot \omega \cdot C}$

$I = \frac{V}{R + X_c} \Rightarrow I = \frac{V}{R + \frac{1}{J \cdot \omega \cdot C}}$

$R + \frac{1}{J \cdot \omega \cdot C} = R - \frac{J}{\omega \cdot C}$  è detta **IMPEDENZA (Z)** del circuito.

Nota: per  $\omega = 0$  (corrente continua)  $\Rightarrow I = 0$ .

Si calcola adesso il guadagno del filtro:

$$V_u = \frac{V_i}{R \cdot \frac{1}{J \cdot \omega \cdot C}} \cdot \frac{1}{J \cdot \omega \cdot C} = V_i \cdot \frac{1}{1 + J \cdot \omega \cdot R \cdot C}$$

perciò per la 5° proprietà dei numeri complessi (il modulo dell'inverso è l'inverso del modulo)

$$|V_u| = |V_i| \cdot \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega \cdot R \cdot C)^2}}$$

calcoliamo adesso la fase (anche se inutile per il calcolo del guadagno):

$\angle C = \text{ArcTg}(-\omega \cdot R \cdot C)$

Nota: I moduli si moltiplicano, le fasi si sommano.

Possiamo adesso calcolare il guadagno di tensione fra ingresso e uscita al filtro:

Guadagno =  $G = \frac{|V_u|}{|V_i|} = \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega \cdot R \cdot C)^2}}$

Esempio:

Analizziamo l'andamento del guadagno in funzione della frequenza.

Si nota che:

- ◆ per  $\omega RC \ll 1$  il guadagno vale 1. Infatti considerando  $\omega RC \cong 0$  si ha:

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

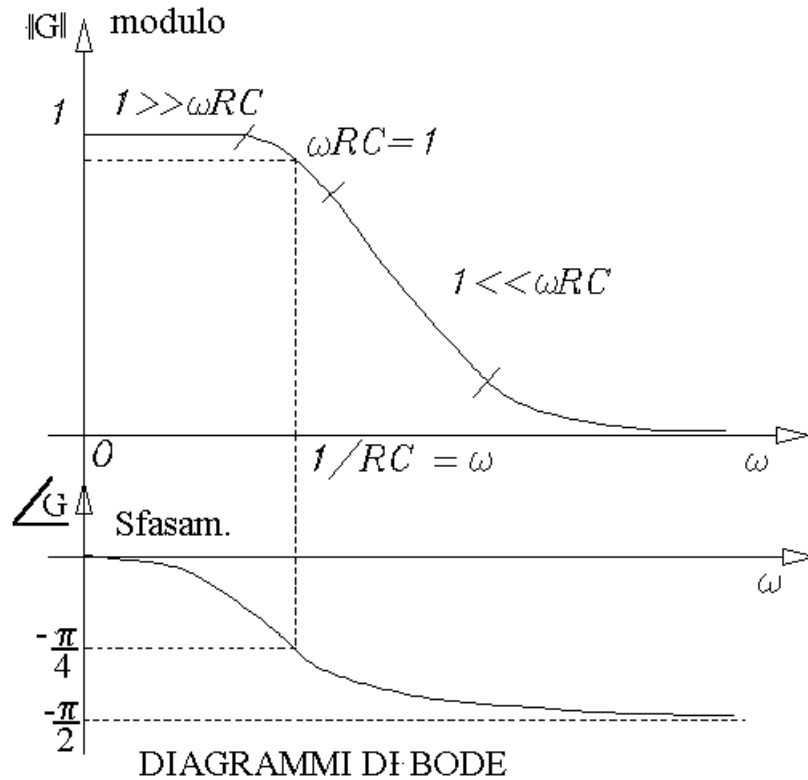
- ◆ Per  $\omega RC \gg 1$  invece il guadagno vale 0. Infatti considerando  $\omega RC \cong \infty$  si ha:

$$G = \frac{1}{\infty} = 0.$$

Con  $\omega RC = 1$  si ha:  $\omega = \frac{1}{RC}$ , per cui  $\frac{1}{\sqrt{1+1}} = \frac{1}{\sqrt{2}} \approx 0,707$ .

$\omega_t = \frac{1}{RC}$  è la frequenza di taglio superiore.



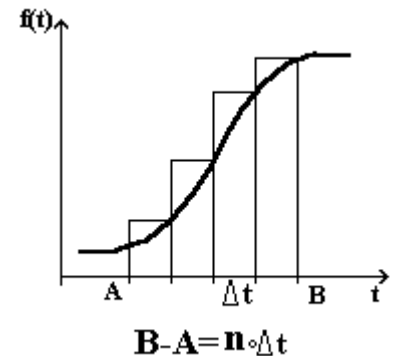


**- ANALISI DI UN FILTRO PASSA ALTO PASSIVO IN REGIME SINUSOIDALE**

(da sviluppare)

**- INTEGRALE (DEFINITO)**

Supponiamo di definire un intervallo di tempo fra gli istanti B e A (vedi fig.) e di voler calcolare l'area sottesa dalla curva l'interno di questo intervallo. Il processo di calcolo può essere effettuato in maniera approssimata, suddividendo l'intervallo in "n" tratti uguali di durata  $\Delta t$ , in modo che  $n \cdot \Delta t = B - A$ . L'area può essere calcolata sommando i contributi di superficie relativi ad ogni singolo tratto, calcolati ognuno dal prodotto  $\Delta t \cdot S(t_k)$ , dove  $t_k$  è l'istante destro che delimita ogni singolo tratto ( $k=1, n$ ). Allora l'area è data dalla somma

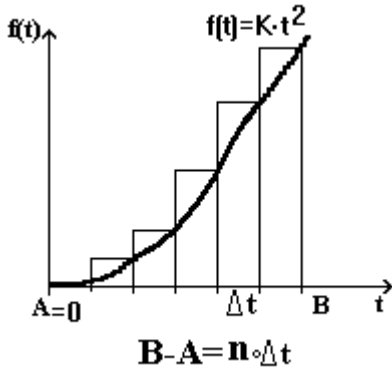


$$Area = \sum_{k=1}^n \Delta t \cdot S(t_k)$$

Ovviamente tale processo porta ad una soluzione approssimata che è tanto ‘vicina alla realtà quanto più piccoli (o equivalentemente numerosi) i tratti con i quali si è diviso l’intervallo in esame. Il valore corretto dell’area si ottiene effettuando un passaggio al limite per  $\Delta t \rightarrow 0$  (o equivalentemente per  $n = (B-A)/\Delta t \rightarrow \infty$ ). Il processo completo è detto INTEGRAZIONE (Integrale DEFINITO).

$$Area = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \sum_{k=1}^n \Delta t \cdot S(t_k)$$

**- ESEMPIO DI CALCOLO [f(t) = K·t<sup>2</sup>]**



$$t_i = \Delta t \cdot i \quad (i=1, n) \Rightarrow S(t_i) = S(\Delta t \cdot i)$$

$$Area = \sum S(\Delta t \cdot i)$$

Si può osservare che la somma dei quadrati dei primi n numeri è data dall’espressione:

$$1+2^2+3^2+4^2+5^2+\dots+n^2 = 1+4+9+16+25+\dots+n^2 = n(n+1)(2n+1)/6$$

Dato che  $\sum_{i=0}^n i^2 = n(n+1)(2n+1) / 6$

$$Area = K \Delta t^3 \sum_{i=0}^n i^2 = K \Delta t^3 \frac{n(n+1)(2n+1)}{2 \cdot 3} = K \frac{n\Delta t(n\Delta t + 1\Delta t)(2n\Delta t + 1\Delta t)}{2 \cdot 3}$$

Si può osservare che  $n \cdot \Delta t = B-A=B$  (Intervallo di tempo) per cui:

$$Area = \frac{KB(B + \Delta t)(2B + \Delta t)}{2 \cdot 3}$$

Facendo tendere  $\Delta t \rightarrow 0$

$$Area = \frac{KB(B + \Delta t)(2B + \Delta t)}{2 \cdot 3} \rightarrow \frac{KB(B)(2B)}{2 \cdot 3} = \frac{2KB^3}{2 \cdot 3} = \frac{KB^3}{3}$$

L’integrale definito (area sottesa dalla curva) è calcolato come la differenza degli integrali indefiniti calcolati negli estremi dell’intervallo:

$$\int_A^B f(t) dt = \int_{t=B} f(t) dt - \int_{t=A} f(t) dt$$

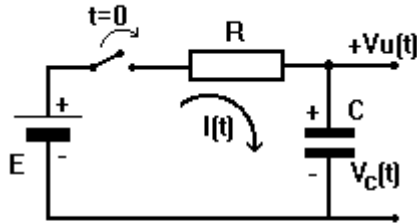
Se  $f(t) = K \cdot t^2$  si ottiene:

$$\int_A^B f(t) dt = \int_A^B Kt^2 dt = K \frac{t^3}{3} \Big|_{t=A}^{t=B} = K \frac{B^3}{3} - K \frac{A^3}{3} = K \frac{B^3 - A^3}{3}$$

## - STUDIO DI UN CIRCUITO RC E CENNI SULLE EQUAZIONI DIFFERENZIALI

Studiamo un circuito R-C nel dominio del tempo, presupponendo che all'ingresso sia applicato un segnale a gradino nel momento che si chiude l'interruttore.

Applicando il 2° principio di Kirckoff alla maglia:



NB:  $V_u(t) = V_c(t)$

$$E = R \cdot I(t) + V_c(t)$$

derivando entrambi i membri:

$$\frac{dE}{dt} = R \cdot \frac{dI(t)}{dt} + \frac{dV_c(t)}{dt} = 0$$

Si nota che  $E = \text{cost.} \Rightarrow$  la sua derivata è nulla.

$$\frac{dV_c(t)}{dt} = \frac{I(t)}{C} \implies R \cdot \frac{dI(t)}{dt} + \frac{I(t)}{C} = 0 \implies R \cdot \frac{dI(t)}{dt} = -\frac{I(t)}{C}$$

$$\frac{dI(t)}{I(t)} = -\frac{dt}{RC} \implies \int \frac{dI(t)}{I(t)} = -\int \frac{dt}{RC} = -\frac{1}{RC} \int dt = -\frac{t}{RC} + \text{cost.}$$

$$\frac{dI(t)}{I(t)} = \ln I(t) = -\frac{t}{RC} + \text{cost.} \implies I(t) = e^{-\frac{t}{RC} + \text{cost.}} = \text{Cost.} \cdot e^{-\frac{t}{RC}}$$

La costante moltiplicativa dipende dalle condizioni iniziali in cui si trova il condensatore per  $t=0$  (scarico/carico/semicarico ecc). Essa si calcola (per esempio) imponendo che il condensatore sia scarico all'inizio ( $V_c=0 \Rightarrow I(t=0)=E/R$ ). Per cui avremo:

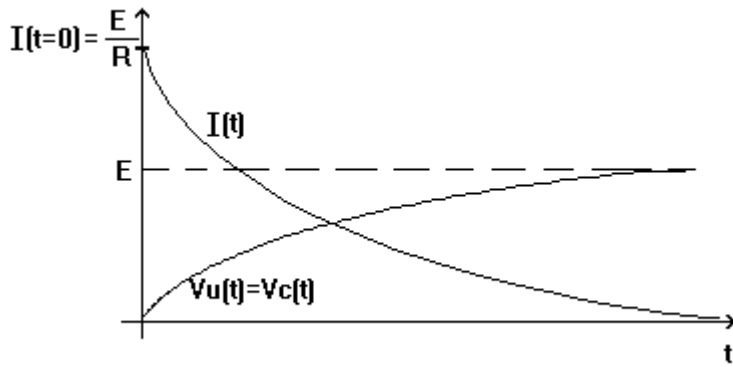
$$I(t=0) = \frac{E}{R} = \text{Cost.} \cdot e^{-\frac{0}{RC}} = \text{Cost.} \cdot 1 = \text{cost.} \quad \text{dove } \text{Cost.} = \frac{E}{R}$$

$$\text{si ottiene così:} \quad I(t) = \frac{E}{R} \cdot e^{-\frac{t}{RC}}$$

Possiamo calcolare ora la tensione  $V_u(t) = V_c(t)$  dalla equazione della maglia:

$$V_c(t) = E - R \cdot I(t) = E - R \cdot \frac{E}{R} e^{-\frac{t}{RC}} = E(1 - e^{-\frac{t}{RC}})$$

$$V_c(t) = E(1 - e^{-\frac{t}{RC}})$$



Nel grafico sono riportati gli andamenti della tensione della corrente di carica del condensatore presupponendo in condensatore inizialmente scarico.