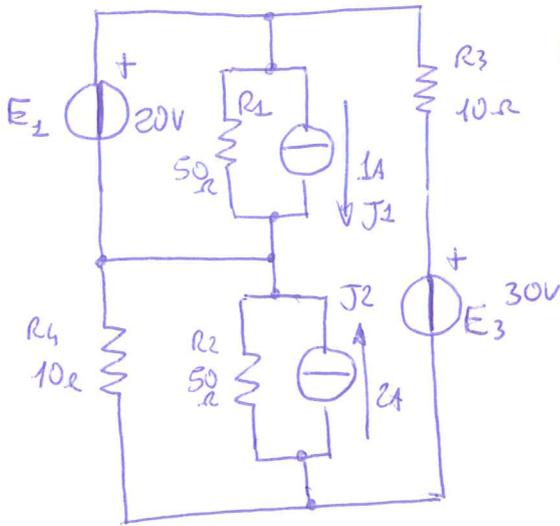
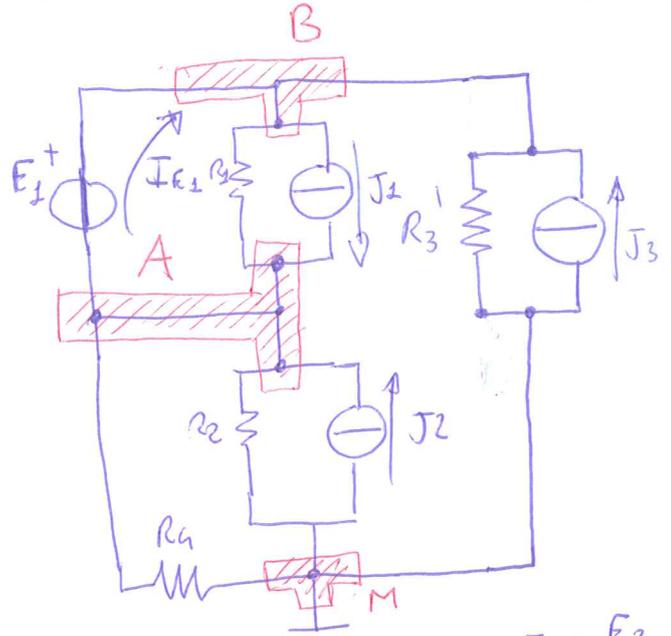
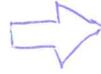


Esercizio ing. GOTTARDO MARCO

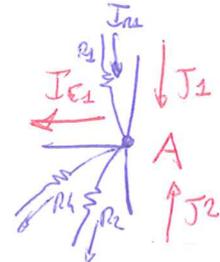
Risolvere la rete con il metodo dei potenziali ai nodi. Valutare le potenze messe in gioco dai generatori e verificare il teorema di Tellegen.



RETE ADEGUATA



$$\begin{cases} V_A \left( \frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_1} \right) - V_B \left( \frac{1}{R_1} \right) = +J_1 + J_2 - I_{E1} & R_3 = R_3 \quad G_3 = \frac{1}{R_3} \quad J_3 = \frac{E_3}{R_3} \\ V_B \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_3} \right) - V_A \frac{1}{R_1} = I_{E1} - J_1 + J_3 \\ E_1 = V_B - V_A \end{cases}$$



$$\begin{cases} V_A \left( \frac{1}{10} + \frac{1}{50} + \frac{1}{50} \right) - V_B \left( \frac{1}{50} \right) = 1 + 2 - I_{E1} \\ V_B \left( \frac{1}{50} \right) + V_B \left( \frac{1}{50} + \frac{1}{10} \right) = I_{E1} + 3 = 1 \\ E_1 = V_B - V_A \end{cases}$$

per la terza equazione scriviamo la LKC al nodo A ovvero  $\sum I = I_{nodo}$

$$I_{E1} = \frac{(V_B - V_A)}{R_1} + J_1 + J_2 - \frac{V_A}{R_4} - \frac{V_A}{R_2}$$

$$I_{E1} = \frac{E_1}{R_1} + J_1 + J_2 - V_A \left( \frac{1}{R_4} + \frac{1}{R_2} \right)$$

ORA SI PUO' RISOLVERE IL SISTEMA CHE DA COME RISULTATI

$$V_A = 13,64 \text{ V}$$

$$V_B = 33,64 \text{ V}$$

Il generatore  $E_1$  sta dissipando su  $R_1$  cadendo 20V (e' in parallelo a  $R_1$ ) quindi  $\frac{V}{R_1} = I_{R1} \quad \frac{20}{50} = 0,4 \text{ A} \quad 50 \cdot 0,4^2 = P_{R1} = 8 \text{ W}$  (172)

PER LE POTENZE SI TORNO ALLA RETE ORIGINALE

dato che  $V_B > V_A$  il generatore  $J_1$  dissipa una potenza pari alla tensione ai suoi capi ( $V_{J_1} = 20V$  perché è in parallelo a  $E_1$ ) moltiplicata per la corrente impressa

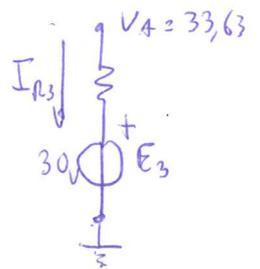
$$P_{J_1} = 1A \cdot 20V = 20W \text{ assorbiti} \rightarrow -20W$$

per quanto riguarda il generatore  $J_2$  invece si ha una ddp pari a  $V_A$  quindi  $13,64V$  per la corrente impressa pari a  $2A$

$$P_{J_2} = 2A \cdot 13,64V = 27,28W \text{ erogati (la J2 è un battery)} +$$

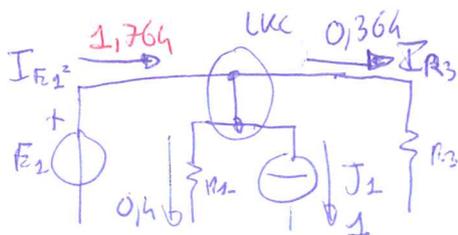
La resistenza  $R_3$  è soggetta a una ddp pari a  $V_B - E_3 = 3,64V$  ed è quindi attraversata da una corrente pari a:

$$\frac{V_{R_3}}{R_3} = I_3 \Rightarrow I_3 = 0,364A$$



Dato che questa corrente convenzionale  $E_3$  di utilizzatore si trova un potenza dissipata pari a  $I_3 \cdot E_3 = P_{E_3} = 10,92W \rightarrow -10,92W$ .

Applicando LKC al nodo A si trova che  $E_1$  è attraversata da una corrente pari a  $1,764A$



$$I_{E_2} = I_3 + J_1 + J_2$$

$$= 0,364 + 1 + 0,99 = 1,764A$$

$$P_{E_2} = I_{E_2} \cdot E_2 = 1,764 \cdot 20 = 35,28W \text{ forniti}$$

Telegen

$$P_{E_2} \pm P_{J_1} \pm P_{J_2} \pm P_{E_3} = \sum P(R)$$

fornite ed eventualmente dissipate      tutte dissipate

04/04/2012

Lez. n° 18

Prof. Dughiero Alba Be Di

comunicazioni di servizio

Il compito è spostato in anticipo alle 2,30 venerdì 13 Aprile

Se la lista non accetta l'iscrizione si deve inviare una mail di iscrizione a Dughiero. Le liste si chiudono 11 APRILE (due giorni prima del compito).

La prossima settimana Dughiero è in missione in Cina quindi ci saranno delle esercitazioni in Aula con l'ing. Elisabetta Siena.

In anteprima si possono scrivere le esercitazioni.

START CUP presentazione mercoledì 11 in Aula magna.

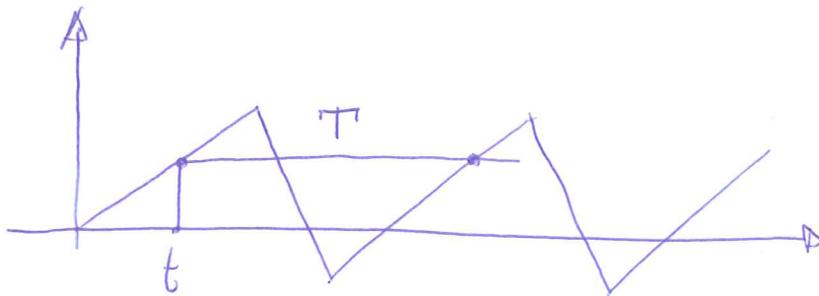
### REGIME SINUSOIDALE

Vediamo le case fondamentali:

definizione di funzione periodica: è una funzione per cui vale:

$$f(t) = f(t + nT) \quad \forall t \text{ ma anche } \forall n$$

Significa che il valore della funzione si ripete per ogni tempo  $T$  misurato in secondi chiamato periodo

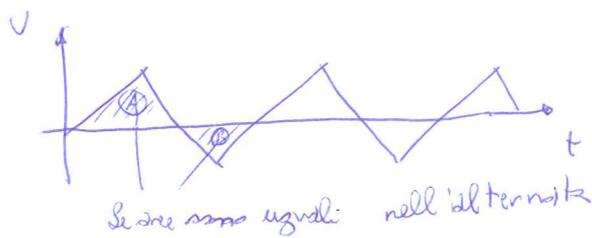


$f = \frac{1}{T}$  è l'inverso del periodo con unità di misura secondi alla meno 1 [ $S^{-1}$ ] che assume il nome di [ $Hz$ ] Hertz.

La frequenza di rete 50 Hz ha un periodo di 20ms

tra tutte le funzioni periodiche ci sono le alternate.  
(caso particolare di funzioni periodiche il cui valore medio è zero)

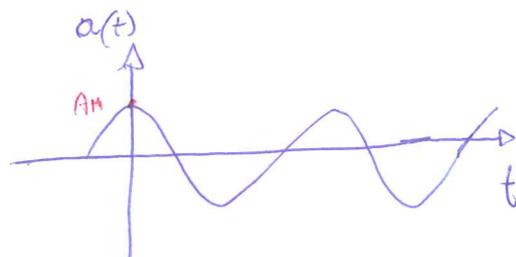
Se l'area negativa è uguale a l'area positiva allora la periodica è alternata e quindi la media è nulla



$$V_m = \frac{1}{T} \int_t^{t+T} f(t) dt = 0$$

Le sinusoidali sono definite con

$$a(t) = A_m \sin(\omega t + \alpha)$$



è definita da tre parametri fondamentali

$A_m$  = ampiezza massima

$\omega$  = pulsazione definita come  $2\pi f$

$\alpha$  = fase iniziale

validano dal punto di vista insiemistico dove sono le funzioni sinusoidali



è "e" eternamente ci sono tutte le funzioni

Se abbiamo a che fare con funzioni che nel circuito hanno la stessa frequenza allora abbiamo circuiti ISOFREQUENZIALI

Le sinusoidali possiamo essere sfasate ma con la stessa frequenza. tensioni e correnti hanno la stessa frequenza ma genericamente parlando sono sfasate

NOTA BENE

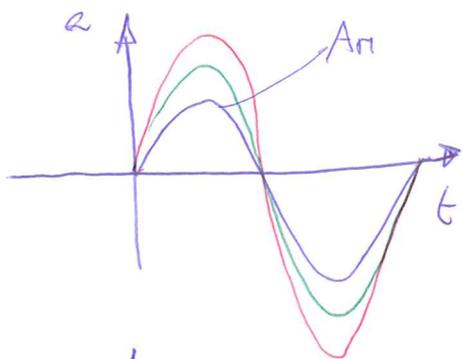
I circuiti lineari hanno regimi ISOFREQUENZIALI

quindi non generano armoniche, e in questa parte del corso non si considerano, quindi, i parametri in gioco sono principalmente due, 1) FASE INIZIALE, 2) Ampiezza Massima. In regime sinusoidale si tratta quindi il bipolo con due parametri che sono ben descritti con i numeri complessi.

Gli operatori complessi hanno due parti che potranno rappresentare facilmente Fase e Ampiezza massima.

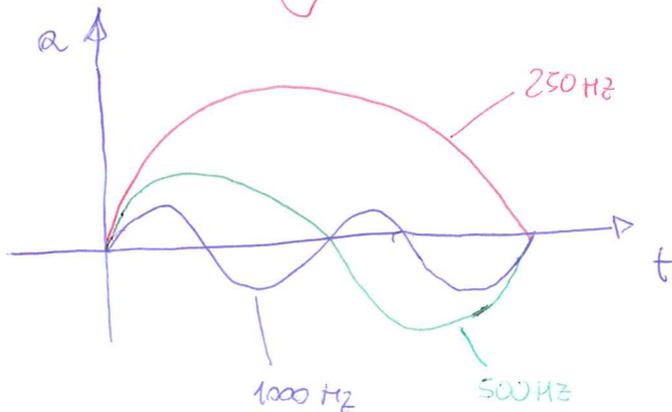
FASE = ARGOLLO

$A_p = A_m$  perché gli inglesi lo chiamano ampiezza di picco.



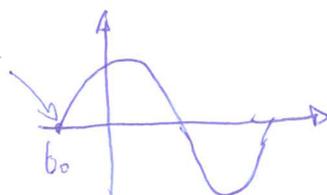
Esempio di variazione di ampiezza massima.

I nodi collimano perché non cambia  $\omega$  nelle tre sinusoidi



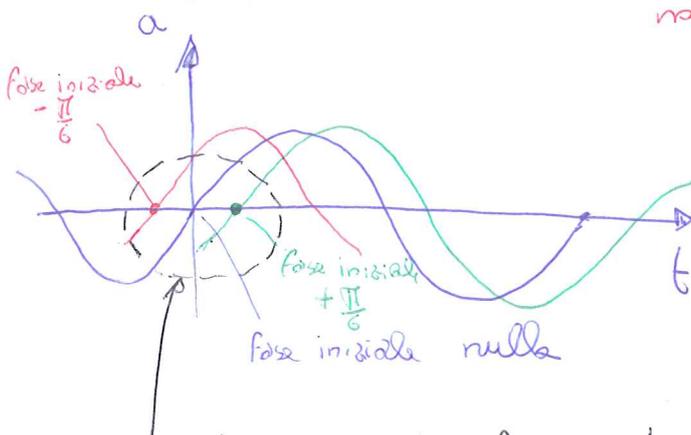
vediamo la validazione di  $\omega e f$  ma nell'esempio sta validando anche l'ampiezza  $A_m$  delle tre sinusoidi

vediamo la fase iniziale  $\alpha$  o valore di partenza rispetto all'asse  $t$



È importante confrontare grandezze con fase iniziale diversa.

vediamo graficamente



$a =$  grandezza non specificata ma nel nostro caso  $o \bar{e}$  tensione  $o \bar{e}$  corrente.  $i(t)$  oppure  $e(t)$

SFASAMENTO

questa situazione di sfasamenti rimane costante per ogni  $t$  se le grandezze sono isofrequenziali.

Cioè posso traslare avanti o indietro la finestra che ho cerchiato avanti o indietro nelle asisse e troverò sempre

$+\frac{\pi}{6}$  nella funzione verde, e  $-\frac{\pi}{6}$  nella grandezza rossa per ogni  $t$  del campo di esistenza (quando il circuito è acceso).

Definiamo analiticamente lo sfasamento con:

$$a(t) = A_m \sin(\omega t + \alpha)$$

$$b(t) = B_m \sin(\omega t + \beta)$$

Sfasamento

$$\varphi = (\alpha - \beta)$$

considerazioni

$\varphi > 0$   $a(t)$  è in anticipo su  $b(t)$

$\varphi < 0$   $a(t)$  è in ritardo su  $b(t)$

$$\alpha = +\frac{\pi}{6}$$

$$\beta = +\frac{\pi}{3}$$

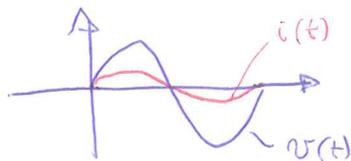
$$\varphi = \frac{\pi}{3}$$

$\varphi = 0$  grandezze in fase

$\varphi = \pm \frac{\pi}{2}$  grandezze in quadratura di fase

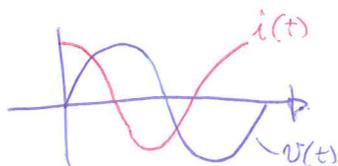
$\varphi = \pi$  grandezze in opposizione di fase

$$\varphi = 0$$



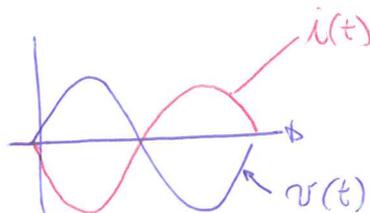
IN FASE

$$\varphi = \pm \frac{\pi}{2}$$



IN QUADRATURA

$$\varphi = \pi$$



IN OPPOSIZIONE DI FASE

NOTA BENE

nel disegno confronto (si di  $i(t)$  e  $v(t)$  ma potrebbero essere due  $i(t) \rightarrow i_a(t)$  e  $i_b(t)$  oppure due tensioni  $v_a(t)$  e  $v_b(t)$ .

L'importante è non scambiare mai i pedici quando si è definite la grandezza a e la grandezza b.

SUPER ATTRIZIONE

La grandezza a per noi sarà la tensione sul bipolo e la b è la corrente sul bipolo

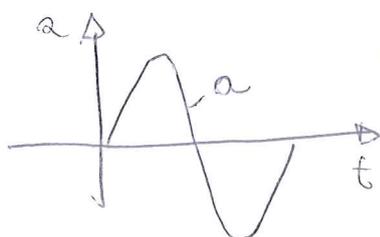
personalmente la definisco al livello di equivalenza energetica tra alternata e continua.

Il Regime sinusoidale contiene la definizione di VALORE EFFICACE

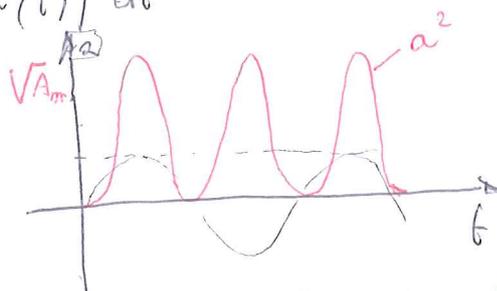
RMS per gli inglesi. la radice quadrata della media dei quadrati

(Root mean square)

$$A = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T [a(t)]^2 dt}$$



faciamo il quadrato  
 $\Rightarrow$



Definizione secondo Gottardo: il valore efficace di una sinusoidale è quell'equivalente continua che nello stesso intervallo temporale dissipa la stessa potenza (per il tempo è calore per effetto Joule) sullo stesso carico resistivo.

$$R \Rightarrow P = Ri^2 \quad W = \int_0^T Ri^2 dt \quad W = RI^2 \cdot T \quad [J] = \text{valore}$$

Definizione seno( $\alpha$ ) secondo GOTTARDO

SI DICE SENO DELL'ANGOLO  $\alpha$  LA PROIEZIONE IN ORDINATA DELL'INTERSEZIONE DEL RAGGIO ROTANTE CON LA CIRCONFERENZA GONIOMETRICA

Definizione coseno( $\alpha$ )

SI DICE COSENO DELL'ANGOLO  $\alpha$  LA PROIEZIONE IN ASCISSA DELL'INTERSEZIONE DEL RAGGIO ROTANTE CON LA CIRCONFERENZA GONIOMETRICA

Se ho due grandezze sinusoidali sfasate tra di loro, posso considerare le fasi e lo sfasamento come due "vettori" (poi unibiamo nome) che mantengono costante la differenza angolare tra di loro  $\forall t$

Posso quindi possiamo definire i fasori definiti dalla trasformazione di STEINMETZ in questo modo

$$a(t) = A_M \sin(\omega t + \alpha) = \overset{y}{\varnothing} \quad \text{Forma Polare} \quad \bar{A} = \frac{A'_M}{\sqrt{2}} e^{j\alpha}$$

Si divide per  $\sqrt{2}$  solo se sono sinusoidi (altre forme d'onda hanno altri coefficienti)

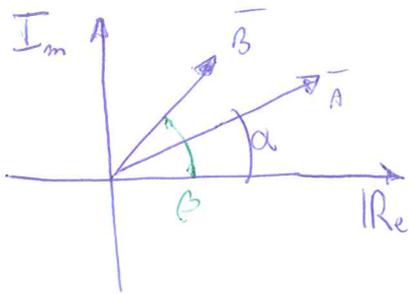
$$E = \frac{A_M}{\sqrt{2}}$$

quindi

$$E\sqrt{2} = A_M$$

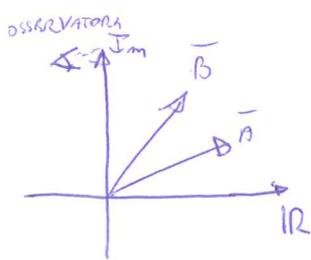
Se scrivo  $A_M$  è il valore massimo, se scrivo solo  $A$  è il valore efficace, quindi  $A = \frac{A_M}{\sqrt{2}}$

con queste tecniche si passa dal dominio del tempo al dominio dei fasori. Si chiama trasformata di STEINMETZ ciò che permette di passare dal dominio del tempo al dominio dei fasori che si trova nel piano complesso.



Si creano quindi i diagrammi fasoriali.

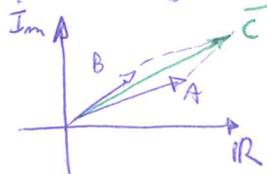
Per conoscere se siamo in anticipo o in ritardo bisogna ricordarsi che il verso positivo della rotazione dei fasori è ANTIORARIO



L'occhio di osservazione vede passare prima  $\bar{B}$  e poi  $\bar{A}$ , quindi  $\bar{B}$  è in anticipo di fase rispetto a  $\bar{A}$ .

Posso usare il parallelogramma per sommare i fasori:

$$\bar{C} = \bar{A} + \bar{B}$$



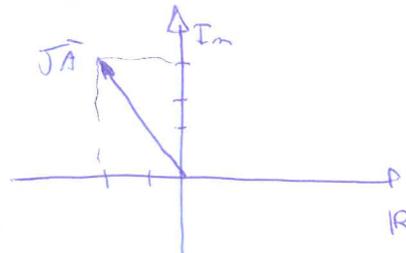
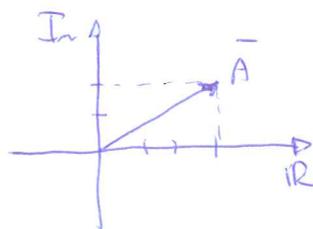
moltiplicare un fasore per  $J\omega$  equivale a derivarlo

Quando si moltiplica un fasore per  $J$  significa sfasarlo in anticipo di  $+\frac{\pi}{2}$

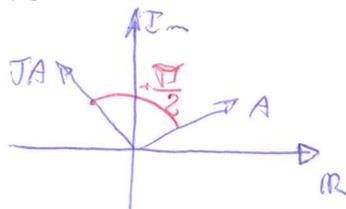
Esempio

$$\bar{A} = 3 + j2$$

$$j\bar{A} = j3 - 2 = -2 + j3$$



RISULTATO



$j\bar{A}$  è sfasato di  $90^\circ$  in anticipo rispetto a  $\bar{A}$

Somme e differenze sono più agevoli in forma cartesiana ma prodotti e divisioni si fanno più facilmente in forma polare per le semplici proprietà delle potenze.

$$\bar{A} = 10 e^{j\frac{\pi}{6}}$$

$$\bar{B} = 5 e^{j\frac{\pi}{3}}$$

$$\bar{C} = \bar{A} \cdot \bar{B} = 50 e^{-j\frac{\pi}{6}}$$

Prodotto di fasori

$$\bar{D} = \frac{\bar{A}}{\bar{B}} = 2 e^{j\frac{\pi}{2}}$$

Divisione di fasori

Passaggio dalla rappresentazione POLARE alla CARTESIANA

$$\bar{A} = A e^{j\alpha} \rightarrow A_{\text{Real}} = A \cos \alpha \quad A_{\text{Im}} = A \sin \alpha$$

quindi si ha

$$A e^{j\alpha} = A \cos \alpha + j A \sin \alpha$$

Passaggio CARTESIANO  $\rightarrow$  POLARE

$$\alpha = \arctan \frac{A_{\text{Im}}}{A_{\text{Real}}}$$

sempre mettiamo il valore reale e poi l'immaginario.

$$C = \text{Real} + j \text{Imag.}$$

facendo attenzione di quadranti I° e IV° se uso la calcolatrice

Vanno valutati gli singoli segni di parte reale e parte immaginaria

IMPOSTARE SEMPRE LA CALCOLATRICE

IN RADIANTI.

Infine, negli esercizi trasformiamo dal dominio del tempo al dominio della frequenza e con i risultati della nostra analisi trasformiamo tornando al dominio del tempo = ANTITRASFONNATA DI STEINMETZ.