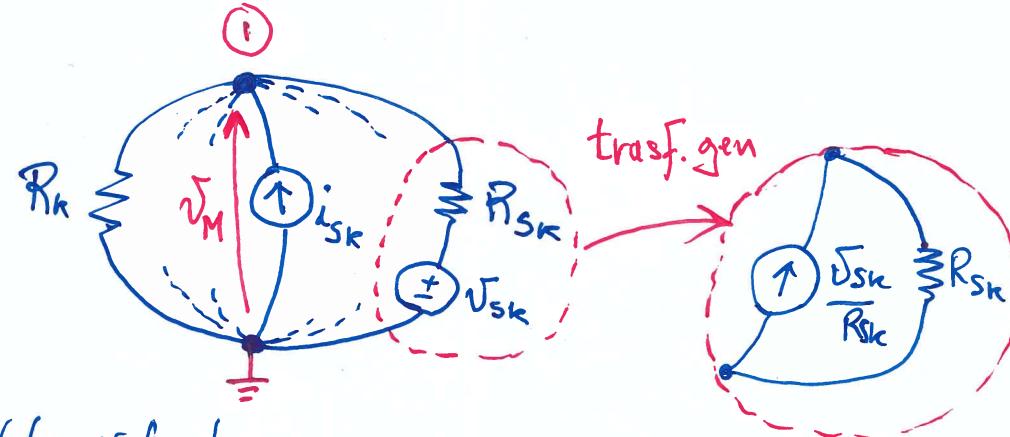


LA "FORMULA DI MILLMAN"

(A)

- Risolve un circuito bivalente con resistori, gen. corrente, gen. non-id. di tensione
- Trova la tensione fra i due nodi (tensione di Millman)  $\bar{V}_M$

tanti  $R_k$   
tanti  $i_{Sk}$   
tanti  $(\bar{V}_{Sk}, R_{Sk})$   
connessi fra due nodi:



Se applico l'analisi nodale vedo che  
 $\bar{V}_M$  e' la tensione nodale del nodo ① quindi

$$\left( \sum_k G_k + \sum_k G_{Sk} \right) \bar{V}_M = \sum_k \pm i_{Sk} + \sum_k \pm \frac{\bar{V}_{Sk}}{R_{Sk}}$$

Somma delle conduttanze connesse al nodo ①

+ se entranti in ①  
 - riceversa

+ se entranti in ①  
 - riceversa

dove

$$G_k = \frac{1}{R_k} ; \quad G_{Sk} = \frac{1}{R_{Sk}}$$

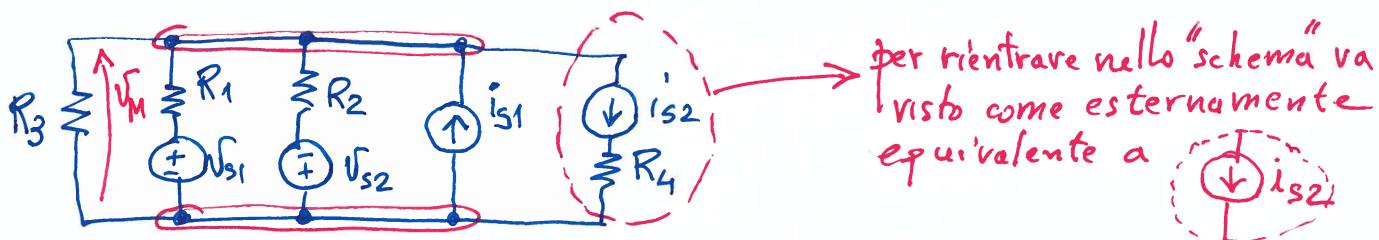
quinoli:

$$V_M = \frac{\sum_k \pm i_{sk} + \sum_k \pm \frac{V_{sk}}{R_{sk}}}{\sum_k \frac{1}{R_k} + \sum_k \frac{1}{R_{sk}}}$$

FORMULA DI MILLMAN

Esempio:

$$\begin{aligned} V_{S1} &= 30 \text{ V} & R_1 &= 6 \Omega \\ V_{S2} &= 24 \text{ V} & R_2 &= 12 \Omega \\ i_{S1} &= 2 \text{ A} & R_3 &= 3 \Omega \\ i_{S2} &= 2 \text{ A} & & \end{aligned}$$



per rientrare nello "schema" va visto come esternamente equivalente a

$$V_M = \frac{\frac{V_{S1}}{R_1} - \frac{V_{S2}}{R_2} + i_{S1} - i_{S2}}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3}} = \frac{\frac{30}{6} - \frac{24}{12} + 2 - 2}{\frac{1}{6} + \frac{1}{12} + \frac{1}{3}} = \frac{3}{\frac{2+1+4}{12}} = \frac{36}{7} = 5.14 \text{ V}$$

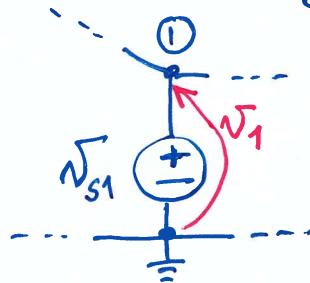
Con la conoscenza di  $V_M$  si può agevolmente trovare qualunque altra grandezza nel circuito.

SCRITTURA DEL SISTEMA : STRATEGEMMI PER INCLUDERE  $\text{---} (+)$  (NON TRASFORMABILI) (7)

■ CASO #2

Presenza di GEN. TENSIONE CONNESSI AL NODO DI RIFERIMENTO (singolarmente o tramite altri gen. tensione)

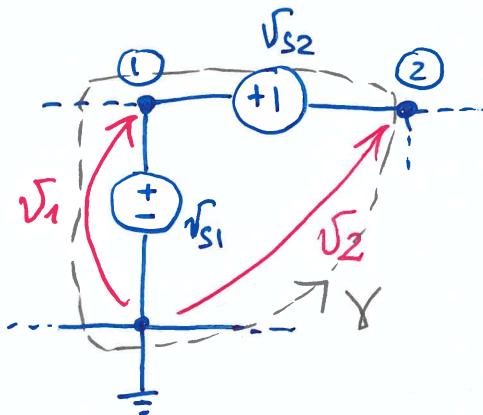
- UNO SOLO:



$$\bar{V}_1 = \bar{V}_{S1}$$
 e' una tensione nodale NOTA

→ NON SCRIVERE KCL ① !

- UN GRUPPO:



Esiste un percorso per esprimere tutte le tensioni nodali dei nodi dei generatori come somma algebrica dei generatori (KVL):

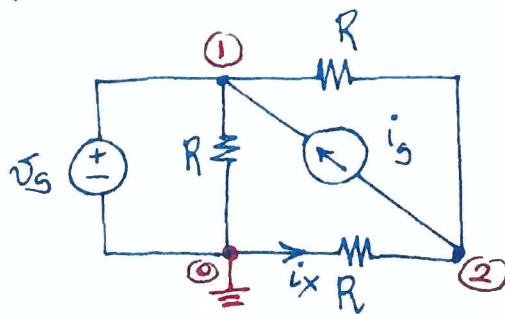
$$\bar{V}_1 = \bar{V}_{S1}$$
 NOTA

KVL:  $\bar{V}_2 = \bar{V}_{S1} - \bar{V}_{S2}$  NOTA

→ NON SCRIVERE KCL ① e KCL ② !

(NB In sostanza c'è una semplificazione più che un problema. Ogni  $\text{---} (+)$  rimuove una incognita e una equazione dal sistema.)

## Esempio del caso 2



$$V_s = 10 \text{ V}$$

$$i_s = 2 \text{ A}$$

$$R = 5 \Omega$$

Risolvere il circuito con il metodo dell'analisi nodale.  
Determinare  $i_x$ .

1) SCEGLIAMO COME RIFERIMENTO IL NODO 0 SU  $V_s$ , NUMERIAMO I NODI 1 E 2

2) LA TENSIONE NODALE  $\bar{V}_1$  E' NOTA:  $\bar{V}_1 = V_s = 10 \text{ V}$

LA TENSIONE NODALE  $\bar{V}_2$  E' INCognITA

3) SCRITTURA DELLE EQUAZIONI (SOLO AL NODO 2 !)

$$\text{KCL (2)} : i_s + \frac{\bar{V}_2 - \bar{V}_1}{R} + \frac{\bar{V}_2}{R} = 0$$

$$\text{SOSTITUISCO LE TENSIONI NODALI NOTE: } i_s + \frac{\bar{V}_2 - V_s}{R} + \frac{\bar{V}_2}{R} = 0$$

4) SOLUZIONE

$$\bar{V}_2 \cdot \frac{2}{R} = \frac{V_s}{R} - i_s \Rightarrow \bar{V}_2 = \frac{V_s}{2} - \frac{R i_s}{2} = 5 - 5 = 0$$

$$\boxed{\bar{V}_2 = 0 \text{ V}}$$

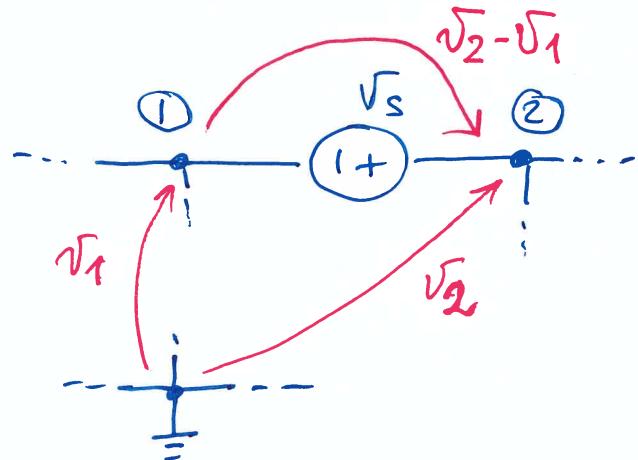
N.B. Nota  $\bar{V}_2$ , si puo' determinare qualunque  $V$ , qualunque sia il circuito!

$$\boxed{i_x = \frac{\bar{V}_2}{R} = 0 \text{ A}}$$

### CASO #3

### Gestione di 'generatori' - (i) NON CONNESSI AL NODO DI RIFERIMENTO

(9)



La differenza  $V_2 - V_1$  e' imposta dal generatore ideale  $V_s$  con la CONDIZIONE:

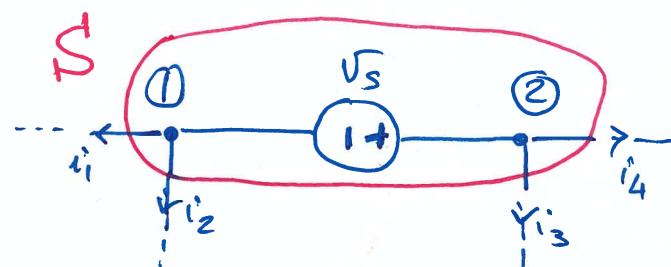
$$V_2 - V_1 = V_s$$

Si sceglie  $V_1$  (oppure  $V_2$ ) come incognita e l'altra tensione sara' vincolata.

Per esempio:

$$\begin{array}{||} V_1 \text{ INCognita} \\ V_2 = V_1 + V_s \text{ VINCOLATA} \end{array}$$

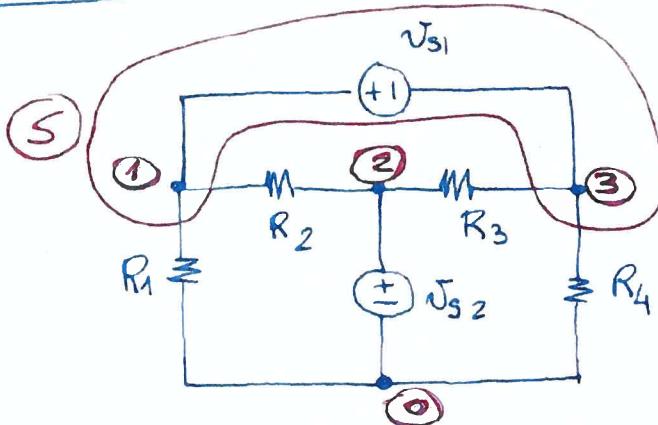
$\Rightarrow$  **SI SCRIVE LA KCL S'**



$$i_1 + i_2 + i_3 + i_4 = 0$$

Basta una sola KCL perche' una sola e' l'incognita. La KCL va scritta per il SUPERNODO S' che racchiude il generatore di tensione e i suoi due nodi, (così la corrente del generatore di tensione non compare nell'equazione).

### Esempio del caso 3



$$\begin{aligned} U_{S1} &= 6 \text{ V} \\ U_{S2} &= 10 \text{ V} \\ R_1 &= 6 \Omega \\ R_2 &= 2 \Omega \\ R_3 &= 2 \Omega \\ R_4 &= 3 \Omega \end{aligned}$$

Risolvere il circuito avvalendosi  
del metodo dell'analisi  
modale

- 1) SCEGLIAMO IL RIFERIMENTO AL NODO  $\textcircled{0}$ , NUMERIAMO I NODI  $\textcircled{1}, \textcircled{2}, \textcircled{3}$   
INGLOBIAMO  $U_{S1}$  IN UN SUPERNODO  $\textcircled{S}$  CHE CONTIENE  $\textcircled{1}$  E  $\textcircled{3}$
- 2) LA TENSIONE NODALE  $U_2$  È NOTA:  $U_2 = U_{S2}$  (NO KCL SU  $\textcircled{2}$ )  
 " " " "  $U_1$  È INCognita  
 " " " "  $U_3$  È VINCOLATA:  $U_3 = U_1 - U_{S1}$

- 3) SI SCRIVE KCL SU  $\textcircled{S}$  INVECE CHE SU  $\textcircled{1}$  E  $\textcircled{3}$

$$\text{KCL } \textcircled{S}: \frac{U_1}{R_1} + \frac{U_2 - U_1}{R_2} + \frac{U_3 - U_2}{R_3} + \frac{U_3}{R_4} = 0$$

$$\text{SOSTITUISCO TENSIONI NODALI NOTE E VINCOLI: } \frac{U_1}{R_1} + \frac{U_1 - U_{S2}}{R_2} + \frac{U_1 - U_{S1} - U_{S2}}{R_3} + \frac{U_1 - U_{S1}}{R_4} = 0$$

4) RISOLVO



$$V_1 \left( \frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_4} \right) = V_{S1} \left( \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_4} \right) + \left( \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right) V_{S2}$$

$$\begin{aligned} V_1 &= \frac{V_{S1} \left( \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_4} \right) + V_{S2} \left( \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} \right)}{\frac{1}{R_1} + \frac{1}{R_2} + \frac{1}{R_3} + \frac{1}{R_4}} = \frac{6 \left( \frac{1}{2} + \frac{1}{3} \right) + 10 \left( \frac{1}{2} + \frac{1}{2} \right)}{\frac{1}{6} + \frac{1}{2} + \frac{1}{2} + \frac{1}{3}} \\ &= \frac{5 + 10}{\frac{1+3+3+2}{6}} = \frac{6 \cdot 15}{3} = 10 \text{ V} \end{aligned}$$

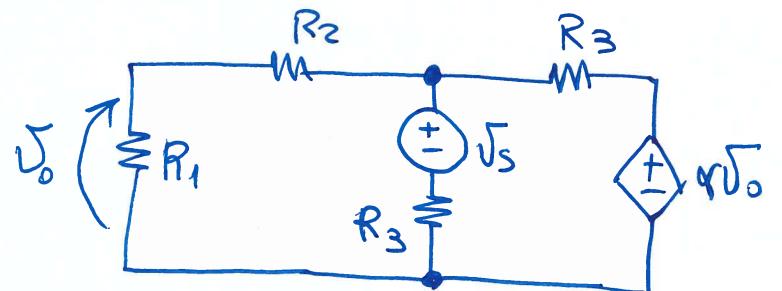
N.B. Nota  $V_1$ , sono state fatte le  $v$  e le  $i$  del circuito!

# ANALISI NODALE in circuiti con sorgenti dipendenti ( )

(12)

- Si valuta il "caso nel solito modo", non fa differenza che le sorgenti siano indipendenti o dipendenti, ma solo che siano di corrente o di tensione.
- ESPRIMERE LA/LE PILOTANTE/I in funzione delle tensioni nodali incognite

Esempio



$$V_s = 60 \text{ V}$$

$$\alpha = 5$$

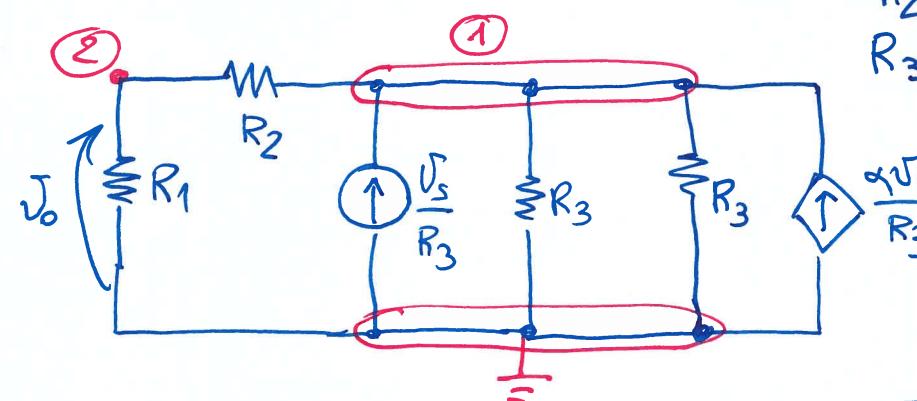
$$R_1 = 4 \Omega$$

$$R_2 = 6 \Omega$$

$$R_3 = 20 \Omega$$

Determinare  $V_o$

trasf.  
generatori



Solo gen. di corrente:  
CASO #1

$V_1, V_2$  INCognITE

$$\text{KCL (1)} \quad \left\{ -\frac{V_s}{R_3} - \frac{\alpha V_o}{R_3} + \frac{V_1}{R_3} + \frac{V_1 - V_2}{R_2} = 0 \right.$$

$$\text{KCL (2)} \quad \left. \frac{V_2 - 0}{R_1} + \frac{V_2 - V_1}{R_2} = 0 \right.$$

$$\left\{ -\frac{V_s}{R_3} - \frac{\alpha V_2}{R_3} + \frac{2V_1}{R_3} + \frac{V_1 - V_2}{R_2} = 0 \right.$$

$$\left. \frac{V_2}{R_1} + \frac{V_2 - V_1}{R_2} = 0 \right.$$

$V_o = V_2$  ESPRESSIONE DELLA PILOTANTE  
(da sostituire)

## Soluzione numerica

$$\begin{cases} -3 - \frac{V_2}{4} + \frac{V_1}{10} + \frac{V_1 - V_2}{6} = 0 \\ \frac{V_2}{4} + \frac{V_2 - V_1}{6} = 0 \end{cases} \quad \rightarrow V_2 \frac{5}{12} = \frac{V_1}{6} \rightarrow V_2 = \frac{2}{5} V_1$$

sost.  $\rightarrow$   ~~$-3 - \frac{2}{20} V_1 + \frac{V_1}{10} + \frac{V_1}{6} - \frac{2}{30} V_1 = 0$~~

$$V_1 \left( \underbrace{\frac{1}{6} - \frac{1}{15}}_{\frac{3}{30}} \right) = 3 \rightarrow \boxed{V_1 = 30 \text{ V}} \rightarrow \boxed{V_2 = 12 \text{ V}}$$

Grandezza da trovare

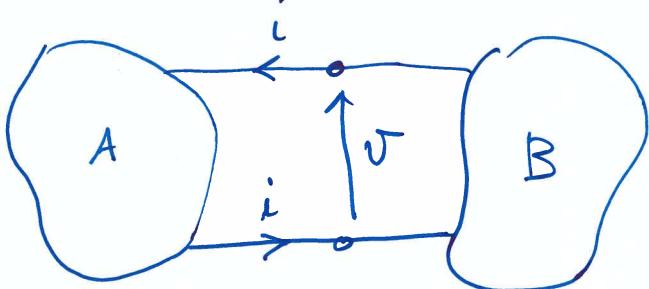
$$\boxed{V_o = V_2 = 12 \text{ V}}$$

- Note:
- potevo non trasformare i "generatori non-ideali" di tensione ricadendo nel caso #3  
(oppure nel caso #2 con un opportuno spostamento di  $V_s$  sotto  $R_3$ )
  - Non si deve mettere in serie  $R_1$  e  $R_2$  facendo sparire il nodo ② perché se no s'sparisce la pila tante dal circuito.

## TEOREMA DI SOSTITUZIONE

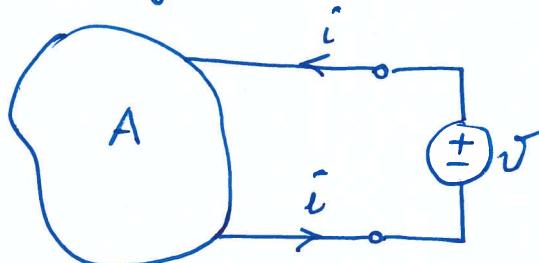
1

- HOTESI Si possa dividere un circuito in due bijoli interconnessi  $A, B$

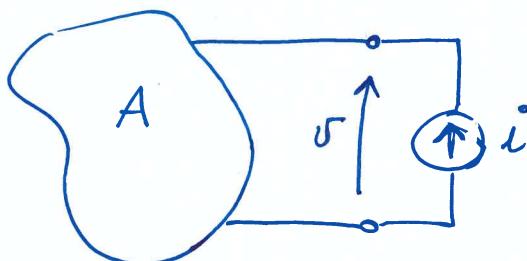


e siano  $V, i$  la tensione e corrente ai poli di interconnessione

- TESI #1 Tutte le tensioni e le correnti di  $A$  (compresa  $i$ ) restano INVARIATE se  $B$  e' sostituito con un generatore indipendente di tensione ~~di~~ valore  $V$

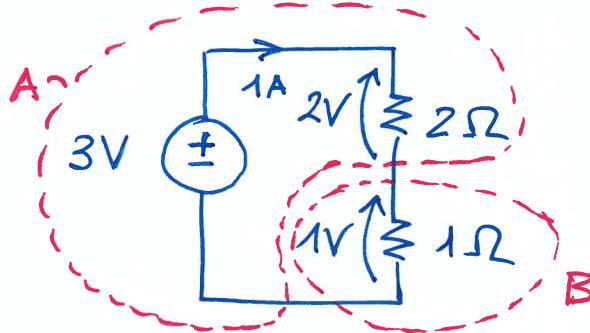


- TESI #2 Tutte le tensioni e le correnti di  $A$  (compresa  $v$ ) restano INVARIATE se  $B$  e' sostituito con un generatore indipendente di corrente di valore  $i$

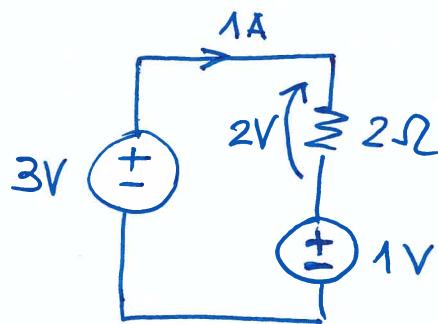


## Esempio 10

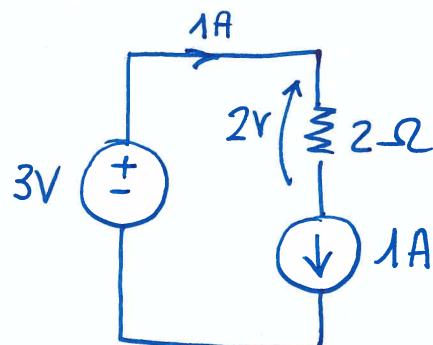
(2)



Definisco A e B come in figura



Sostituisco B con gen. di tensione 1V  
Stessa soluzione in A !



Sostituisco B con gen. di corrente 1A  
Stessa soluzione in A !

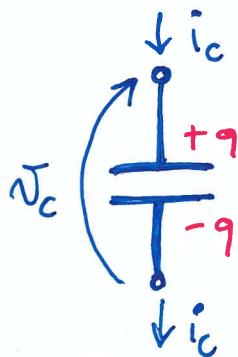
Fino ad ora abbiamo trattato CIRCUITI ADINAMICI (o circuiti resistivi) retti da equazioni algebriche. Iniziamo ora un nuovo grande capitolo che riguarda i'

○

## CIRCUITI DINAMICI

- contengono almeno un bipolo dinamico, cioè un bipolo la cui relazione costitutiva coinvolge la derivate  $d/dt$  (il tempo)
- ci sono due bipoli dinamici: CONDENSATORE e INDUTTORE
- La soluzione circolare richiede EQUAZIONI DIFFERENZIALI

## CONDENSATORE



Describe fenomeni capacitivi che implicano (\*) l'immagazzinamento di carica  $+q, -q$  uguale e opposta su due ~~due~~ superfici metalliche fra cui è stabilita la tensione  $V_c$

$$q = C V_c$$

$C > 0$  "CAPACITÀ"

$$C = \frac{q}{V_c} \quad \frac{[C]}{[V]} = [F] \text{ "FARAD"}$$

Relazione costitutiva: si assuma convenzione degli utilizzatori'

Se la corrente  $i_c$  fluisce allora nel tempo  $\Delta t$  la carica immagazzinata varia di  $+\Delta q, -\Delta q$

$$i_c(t) = \lim_{\Delta t \rightarrow 0} \frac{\Delta q}{\Delta t} = \frac{dq}{dt} = \frac{d}{dt} (C V_c) = C \frac{dV_c(t)}{dt}$$



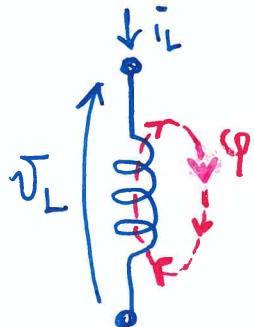
$$\boxed{i_c(t) = C \frac{dV_c(t)}{dt}}$$

- corrente proporzionale alla velocità di variazione della tensione
- RELAZIONE COSTITUTIVA LINEARE DIFFERENZIALE

[(\*) Per maggiori dettagli sulla fisica del dispositivo reale, si rimanda alla parte di elettromagnetismo che faremo alla fine del corso]

## INDUTTORE

(2)



Describe fenomeni "autoinduttivi": (\*)

Un avvolgimento percorso da corrente genera un flusso  $\varphi$  di campo magnetico concatenato

$$\varphi = L i_L$$

$L > 0$  "INDUTTANZA"

$$L = \frac{\varphi}{i_L} \quad [\text{H}] \quad \text{"HENRY"}$$

Relazione costitutiva: si assuma convenzione degli utilizzatori'

Per la Legge di Faraday (\*)

$$\mathcal{N}_L = \frac{d\varphi}{dt} = L \frac{di_L}{dt}$$



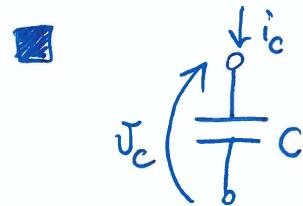
$$\mathcal{N}_L(t) = L \frac{di_L(t)}{dt}$$

- tensione proporzionale alla velocità di variazione della corrente
- RELAZIONE COSTITUTIVA LINEARE DIFFERENZIALE

[(\*) Per maggiori dettagli sulla fisica lo studente attendera' la parte di elettromagnetismo alla fine del corso]

RELAZIONI COSTITUTIVE

(3)



$$i_c = C \frac{dV_c}{dt}$$

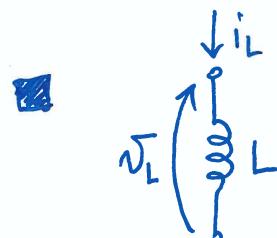
Forma differenziale

$$dV_c = \frac{1}{C} i_c dt \rightarrow \int_{t_0}^t dV_c = V_c(t) - V_c(t_0) = \frac{1}{C} \int_{t_0}^t i_c(t') dt' \quad (t_0 \leq t)$$

da cui:

$$V_c(t) = V_c(t_0) + \frac{1}{C} \int_{t_0}^t i_c(t') dt'$$

Forma integrale



(dimostrazione analogica)

$$V_L = L \frac{di_L}{dt}$$

Forma differenziale

$$i_L(t) = i_L(t_0) + \frac{1}{L} \int_{t_0}^t V_L(t') dt'$$

Forma integrale  $(t_0 \leq t)$

- Notare la chiara DUALITA' formale fra condensatore e induttore
- La forma integrale mette in evidenza la proprietà di MEMORIA: lo stato  $x(t)$  dipende dalla "storia passata" di  $x$  ( $x(t_0)$ )

## □ CONDENSATORE: PROPRIETÀ

(4)

(a) regime costante

$$V_C \left( \frac{1}{C} \right) \quad i_C = C \frac{dV_C}{dt}$$

Se  $V_C = \text{costante} \rightarrow i_C = 0$

si comporta come un  
circuito aperto

$$i_C = 0 \quad V_C = \text{costante}$$

(b) La tensione  $V_C(t)$  e' una FUNZIONE CONTINUA del tempo

$$\forall t_0: \lim_{t \rightarrow t_0^+} V_C(t) = \lim_{t \rightarrow t_0^-} V_C(t) = V_C(t_0)$$

Scriveremo più brevemente

$$V_C(t_0^+) = V_C(t_0^-) = V_C(t_0)$$

infatti la tensione e' derivata, quindi deve essere una funzione continua necessariamente  
(per assurdo, se fosse discontinua in  $t_0$ , allora la derivata, ovvero la corrente  $i_C$   
tenderebbe a  $\pm\infty$ )