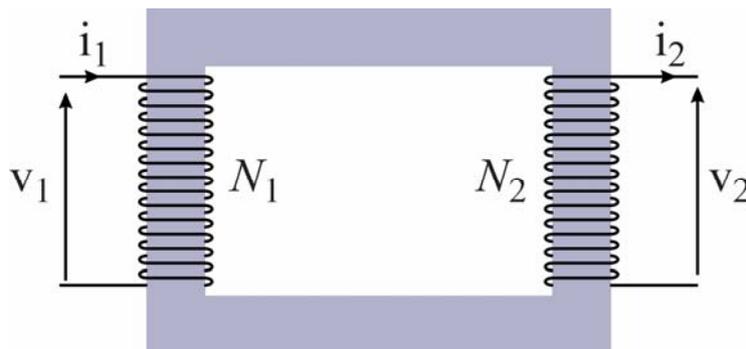


Trasformatore

www.die.ing.unibo.it/pers/mastri/didattica.htm
(versione del 2-4-2014)

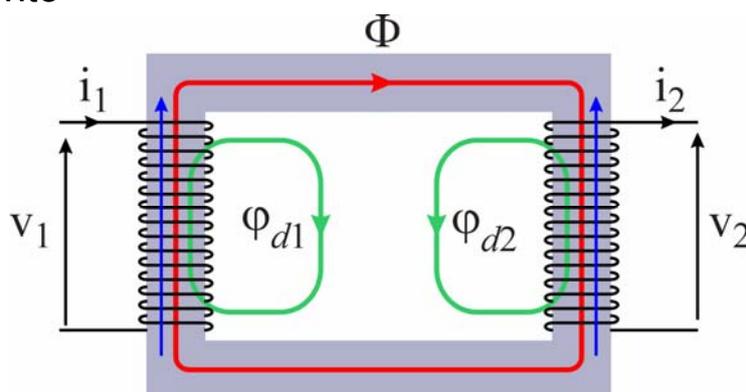
Schema di principio



- Il **trasformatore** è una macchina elettrica statica (priva di parti in movimento)
- E' costituito da due avvolgimenti (detti **primario** e **secondario**) aventi rispettivamente N_1 e N_2 spire avvolti su un nucleo di materiale ferromagnetico
- E' un componente a due porte che consente di trasferire potenza elettrica tra due circuiti elettrici non collegati tra loro, ma accoppiati per mezzo di un circuito magnetico

Ipotesi sul campo magnetico

- Se gli avvolgimenti sono percorsi da corrente viene generato un campo magnetico
- Si assume che le linee di flusso abbiano andamenti qualitativi corrispondenti ai tre tipi indicati in figura
 - ◆ linee che si sviluppano interamente nel nucleo e si concatenano con entrambi gli avvolgimenti
 - ◆ linee che si sviluppano in parte in aria e si concatenano con un solo avvolgimento



3

Flussi di induzione magnetica (1)

- Il flusso di induzione magnetica Φ dovuto a linee di campo che si concatenano con entrambi gli avvolgimenti è detto **flusso principale**
- I flussi concatenati con il solo avvolgimento primario o il solo avvolgimento secondario sono detti **flussi di dispersione**
 - ◆ La riluttanza dei tubi di flusso di dispersione è determinata prevalentemente dai tratti in aria
 - ➔ è sempre lecito trascurare gli effetti di non linearità del nucleo e assumere che i flussi di dispersione siano proporzionali alle correnti

$$\Phi_{d1} = L_{d1} i_1$$

$$\Phi_{d2} = L_{d2} i_2$$

$$L_{d1}, L_{d2} = \text{induttanze di dispersione}$$

- ◆ L_{d1} e L_{d2} sono correlate ai soli flussi dispersi, quindi non rappresentano le induttanze dei due avvolgimenti

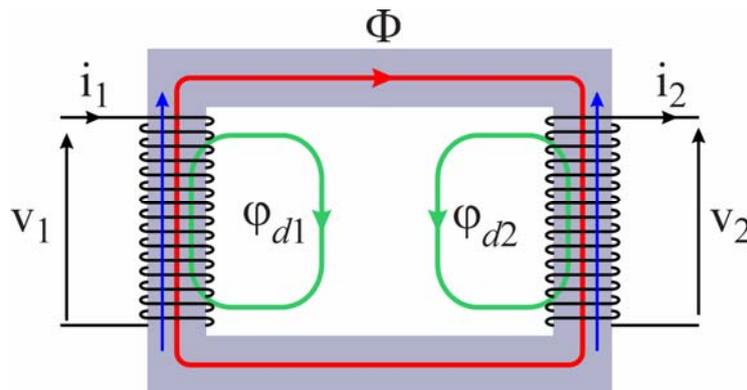
4

Flussi di induzione magnetica (2)

- Flussi totali concatenati con gli avvolgimenti

$$\Phi_{c1} = N_1 \Phi + \varphi_{d1} = N_1 \Phi + L_{d1} i_1$$

$$\Phi_{c2} = -N_2 \Phi + \varphi_{d2} = -N_2 \Phi + L_{d2} i_2$$



5

Equazioni interne

- Circuito primario**

$$v_1(t) = R_1 i_1(t) + \frac{d\Phi_{c1}}{dt} = R_1 i_1(t) + L_{d1} \frac{di_1}{dt} + N_1 \frac{d\Phi}{dt}$$

R_1 = resistenza dell'avvolgimento primario

- Circuito secondario**

$$v_2(t) = -R_2 i_2(t) - \frac{d\Phi_{c2}}{dt} = -R_2 i_2(t) - L_{d2} \frac{di_2}{dt} + N_2 \frac{d\Phi}{dt}$$

R_2 = resistenza dell'avvolgimento secondario

- Circuito magnetico**

$$N_1 i_1 - N_2 i_2 = \mathcal{R} \Phi$$

\mathcal{R} = riluttanza del nucleo

6

Equazioni in condizioni di regime sinusoidale

- **Ipotesi**

- ◆ Il primario è alimentato da una tensione $v_1(t)$ sinusoidale
- ◆ Il secondario è collegato a un carico lineare
- ◆ E' possibile trascurare gli effetti non lineari nel nucleo
- ➔ In condizioni di regime tutte le grandezze dipendenti dal tempo variano con legge sinusoidale
- ➔ E' possibile applicare la trasformata di Steinmetz alle equazioni interne

$$\mathbf{V}_1 = (R_1 + j\omega L_{d1})\mathbf{I}_1 + j\omega N_1\Phi$$

$$\mathbf{V}_2 = -(R_2 + j\omega L_{d2})\mathbf{I}_2 + j\omega N_2\Phi$$

$$N_1\mathbf{I}_1 - N_2\mathbf{I}_2 = \mathcal{R}\Phi$$

7

Effetti dissipativi in un trasformatore

- Nel modello sviluppato fino a a questo punto si è tenuto conto solo degli effetti dissipativi dovuti alle resistenze degli avvolgimenti
 - ➔ **“perdite nel rame”**
- Altri fenomeni dissipativi avvengono all'interno del nucleo magnetico
 - ➔ **“perdite nel ferro”**
 - ◆ **Perdite per correnti parassite (correnti di Foucault)**
 - Se il flusso di induzione magnetica nel nucleo varia nel tempo all'interno del nucleo si hanno delle forze elettromotrici indotte
 - A causa della conducibilità del materiale ferromagnetico all'interno del nucleo si hanno delle correnti
 - ➔ Dissipazione di energia per effetto Joule
 - ◆ **Perdite per isteresi**

8

Correnti parassite (1)

- Induzione magnetica \mathbf{B} uniforme, ortogonale alle sezioni trasversali e variabile con legge sinusoidale
- Si può pensare che in ogni sezione trasversale del nucleo esistano dei circuiti elettrici elementari
- Se S indica l'area della sezione racchiusa da un circuito elementare, il flusso concatenato è

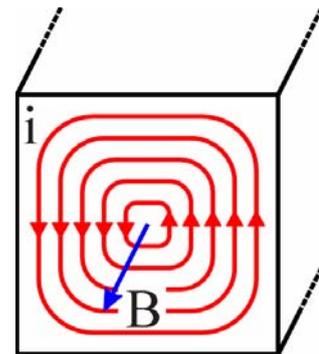
$$\Phi = SB_M \cos \omega t$$

- ➔ Forza elettromotrice indotta

$$e = -\frac{d\Phi}{dt} = \omega SB_M \sin \omega t = E_M \sin \omega t$$

- ➔ Se R è la resistenza di un circuito elementare, la potenza media dissipata in un periodo è

$$P_d = \frac{1}{2} \frac{E_M^2}{R} = \frac{\omega^2 S^2 B_M^2}{2R}$$



9

Correnti parassite (2)

- La trattazione precedente giustifica intuitivamente la formula semiempirica

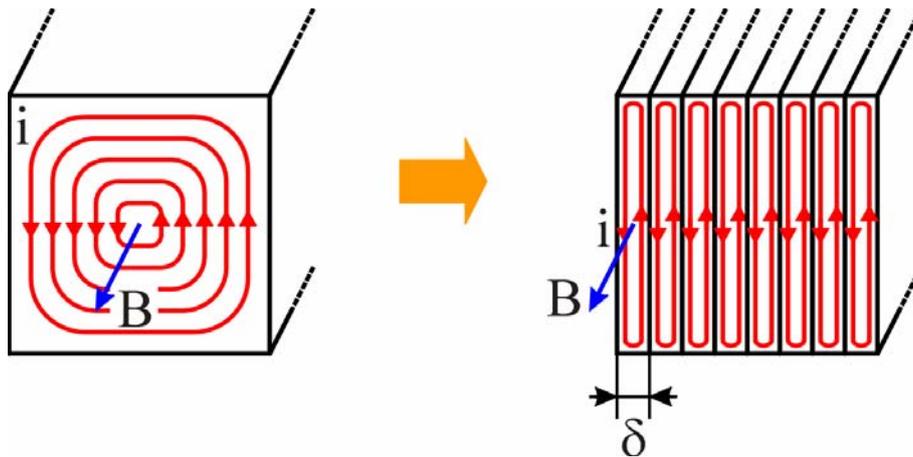
$$p_{CP} = K_{CP} f^2 B_M^2$$

- ◆ p_{CP} = potenza dissipata per unità di peso del materiale
 - ◆ f = frequenza
 - ◆ B_M = induzione massima
 - ◆ K_{CP} = costante dipendente dalla forma della sezione e dal materiale (inversamente proporzionale alla resistività)
- Per ridurre le perdite dovute alle correnti parassite
 - ◆ si utilizzano leghe ad elevata resistività (ferro-silicio)
 - ◆ si ricorre alla **laminazione del nucleo**

10

Laminazione del nucleo (1)

- Il nucleo è formato da sottili lamierini sovrapposti e isolati tra loro
- Le correnti parassite si possono richiudere solo all'interno dei lamierini
 - ◆ l'area delimitata dalle linee di corrente è minore
 - ➔ riduzione del flusso concatenato e quindi della f.e.m. indotta
 - ◆ i percorsi interessati dalle correnti parassite hanno sezione minore
 - ➔ resistenza più elevata
 - ➔ riduzione delle correnti



11

Laminazione del nucleo (2)

- Nel caso di un nucleo laminato, la potenza dissipata per unità di peso può essere espressa mediante la relazione

$$p_{CP} = k_{CP} \delta^2 f^2 B_M^2$$

- ◆ p_{CP} = potenza dissipata per unità di peso del materiale
- ◆ f = frequenza
- ◆ B_M = induzione massima
- ◆ δ = spessore di un lamierino
- ◆ k_{CP} = costante dipendente dal materiale

12

Perdite per isteresi

- Ad ogni ciclo di isteresi corrisponde un'energia dissipata per unità di volume pari all'area racchiusa dal ciclo stesso
- ➔ Le perdite per isteresi nel nucleo di un trasformatore dipendono
 - ◆ dal numero di cicli di isteresi nell'unità di tempo, determinato dalla frequenza f
 - ◆ dall'area del ciclo di isteresi, determinata dal valore massimo dell'induzione magnetica B_M

- ➔ La potenza dissipata può essere espressa mediante la formula semiempirica

$$p_I = k_I f B_M^{1.6}$$

- ◆ p_I = potenza dissipata per unità di peso
- ◆ f = frequenza
- ◆ B_M = induzione massima
- ◆ k_I = costante dipendente dal materiale

13

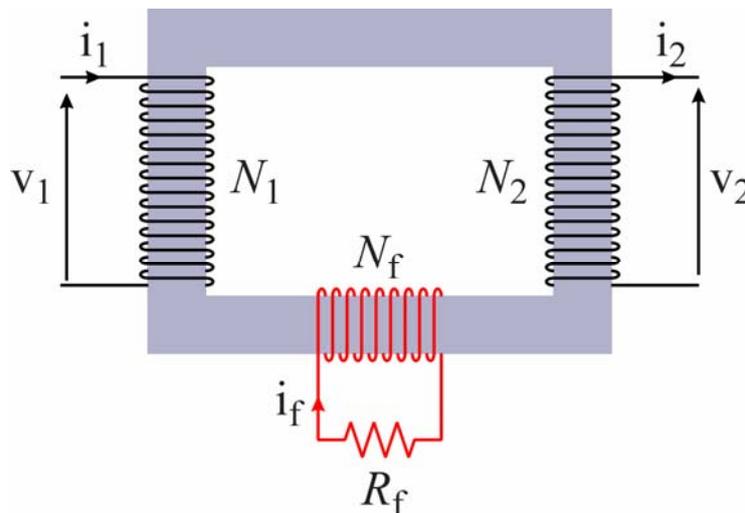
Dipendenza dalle tensioni e dalla frequenza

- Perdite per correnti parassite: $p_{CP} = k_{CP} \delta^2 f^2 B_M^2$
- Perdite per isteresi: $p_I = k_I f B_M^{1.6}$
- Se si trascura la caduta di tensione su R_1 e L_{d1} si ha
$$\mathbf{V}_1 \cong j\omega N_1 \Phi = j2\pi f N_1 S \mathbf{B}$$
 - ◆ Se \mathbf{V}_1 è fissata, il valore massimo dell'induzione magnetica B_M è circa inversamente proporzionale alla frequenza
 - ➔ le perdite per correnti parassite sono praticamente costanti al variare di f
 - ➔ le perdite per isteresi diminuiscono al crescere di f
 - ◆ Se f è fissata, B_M è direttamente proporzionale all'ampiezza di $v_1(t)$
 - ➔ le perdite aumentano all'aumentare dell'ampiezza di $v_1(t)$

14

Rappresentazione delle perdite nel ferro

- Per tenere conto delle perdite nel ferro si può modificare il modello introducendo un terzo avvolgimento fittizio caricato da una resistenza R_f
- Il valore della resistenza e il numero di spire dell'avvolgimento vanno scelti in modo che la potenza dissipata su R_f coincida con la potenza dissipata a causa delle perdite nel ferro



15

Rappresentazione delle perdite nel ferro

- Per l'avvolgimento fittizio vale la relazione

$$R_f \mathbf{I}_f + j\omega N_f \Phi = 0 \quad \Rightarrow \quad \mathbf{I}_f = -j\omega \frac{N_f}{R_f} \Phi$$

- Con il terzo avvolgimento l'equazione del circuito magnetico diviene

$$N_1 \mathbf{I}_1 - N_2 \mathbf{I}_2 + N_f \mathbf{I}_f = \mathcal{R} \Phi$$

cioè

$$N_1 \mathbf{I}_1 - N_2 \mathbf{I}_2 = (\mathcal{R} + j\omega K_f) \Phi$$

$$K_f = \frac{N_f^2}{R_f}$$

- ➔ Le equazioni interne diventano

$$\mathbf{V}_1 = (R_1 + j\omega L_{d1}) \mathbf{I}_1 + j\omega N_1 \Phi$$

$$\mathbf{V}_2 = -(R_2 + j\omega L_{d2}) \mathbf{I}_2 + j\omega N_2 \Phi$$

$$N_1 \mathbf{I}_1 - N_2 \mathbf{I}_2 = (\mathcal{R} + j\omega K_f) \Phi$$

16

Trasformatore ideale

- Il **trasformatore ideale** è caratterizzato dalle seguenti proprietà:
 - ◆ avvolgimenti con resistenza nulla → $R_1 = R_2 = 0$
 - ◆ assenza di flussi dispersi → $L_{d1} = L_{d2} = 0$
 - ◆ nucleo con permeabilità infinita → $\mu = \infty$ → $\mathcal{R} = 0$
 - ◆ assenza di effetti dissipativi nel nucleo → $K_f = 0$
- In queste condizioni le equazioni interne divengono

$$\mathbf{V}_1 = j\omega N_1 \Phi$$

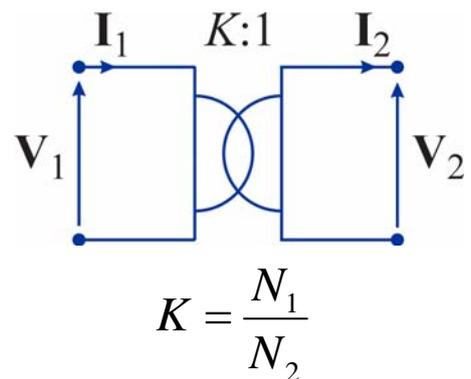
$$\mathbf{V}_2 = j\omega N_2 \Phi$$

$$N_1 \mathbf{I}_1 - N_2 \mathbf{I}_2 = 0$$



$$\mathbf{V}_1 = \frac{N_1}{N_2} \mathbf{V}_2$$

$$\mathbf{I}_1 = \frac{N_2}{N_1} \mathbf{I}_2$$



17

Corrente magnetizzante e corrente attiva (1)

- L'equazione del circuito magnetico può essere posta nella forma

$$N_1 \mathbf{I}_1 - N_2 \mathbf{I}_2 = (\mathcal{R} + j\omega K_f) \Phi \quad \Rightarrow \quad \mathbf{I}_1 - \frac{N_2}{N_1} \mathbf{I}_2 = \mathbf{I}_\mu + \mathbf{I}_a$$

- ◆ **Corrente magnetizzante**

$$\mathbf{I}_\mu = \frac{\mathcal{R} \Phi}{N_1}$$

- La corrente magnetizzante coincide con la corrente che circolando nell'avvolgimento primario con $\mathbf{I}_2 = 0$ produrrebbe il flusso Φ

$$N_1 \mathbf{I}_\mu = \mathcal{R} \Phi$$

- ◆ **Corrente attiva**

$$\mathbf{I}_a = j\omega \frac{K_f}{N_1} \Phi$$

- La corrente attiva determina le perdite nel nucleo

18

Corrente magnetizzante e corrente attiva (2)

- Si indicano con \mathbf{E}_1 e \mathbf{E}_2 le f.e.m. dovute al flusso principale

$$\mathbf{E}_1 = j\omega N_1 \Phi \quad \mathbf{E}_2 = j\omega N_2 \Phi$$

- La corrente attiva \mathbf{I}_a è in quadratura con Φ → è in fase con \mathbf{E}_1

→ Si può porre

$$R_0 = \frac{\mathbf{E}_1}{\mathbf{I}_a} = \frac{j\omega N_1 \Phi}{j\omega \frac{K_f}{N_1} \Phi} = \frac{N_1^2}{K_f} \quad R_0 = \text{resistenza di perdita del nucleo}$$

- La corrente magnetizzante \mathbf{I}_μ è in fase con Φ → è in quadratura con \mathbf{E}_1

→ Si può porre

$$jX_0 = \frac{\mathbf{E}_1}{\mathbf{I}_\mu} = \frac{j\omega N_1 \Phi}{\frac{\mathcal{R}\Phi}{N_1}} = j\omega \frac{N_1^2}{\mathcal{R}} \quad X_0 = \text{reattanza magnetizzante}$$

19

Circuito equivalente (1)

- Si riscrivono le equazioni interne facendo uso delle definizioni precedenti

$$\mathbf{V}_1 = (R_1 + j\omega L_{d1})\mathbf{I}_1 + j\omega N_1 \Phi$$

$$\mathbf{V}_2 = -(R_2 + j\omega L_{d2})\mathbf{I}_2 + j\omega N_2 \Phi$$

$$N_1 \mathbf{I}_1 - N_2 \mathbf{I}_2 = (\mathcal{R} + j\omega K_f)\Phi$$



$$\mathbf{V}_1 = (R_1 + j\omega L_{d1})\mathbf{I}_1 + \mathbf{E}_1$$

$$\mathbf{V}_2 = -(R_2 + j\omega L_{d2})\mathbf{I}_2 + \frac{N_2}{N_1} \mathbf{E}_1$$

$$\mathbf{I}_1 - \frac{N_2}{N_1} \mathbf{I}_2 = \mathbf{I}_\mu + \mathbf{I}_a = \left(\frac{1}{R_0} - j \frac{1}{X_0} \right) \mathbf{E}_1$$

$$\mathbf{E}_1 = j\omega N_1 \Phi$$

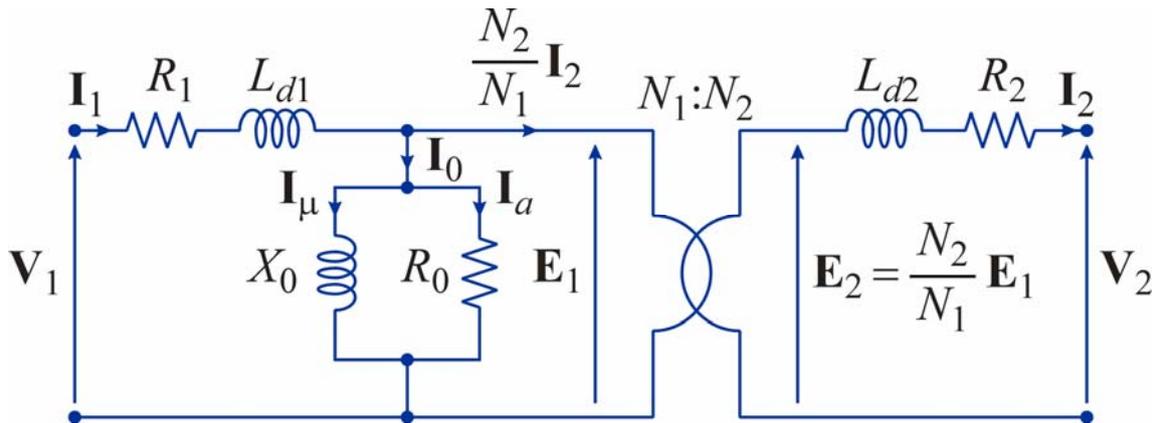
$$\mathbf{I}_\mu = \frac{\mathcal{R}\Phi}{N_1} = -j \frac{\mathbf{E}_1}{X_0}$$

$$\mathbf{I}_a = j\omega \frac{K_f}{N_1} \Phi = \frac{\mathbf{E}_1}{R_0}$$

E' possibile rappresentare queste equazioni mediante un circuito equivalente

20

Circuito equivalente (2)



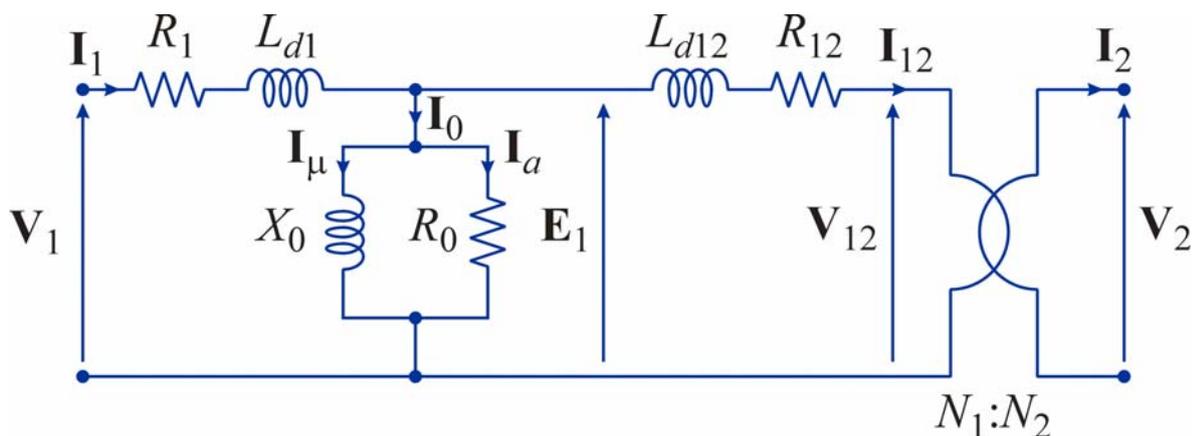
$$\mathbf{V}_1 = (R_1 + j\omega L_{d1})\mathbf{I}_1 + \mathbf{E}_1$$

$$\mathbf{V}_2 = -(R_2 + j\omega L_{d2})\mathbf{I}_2 + \frac{N_2}{N_1}\mathbf{E}_1$$

$$\mathbf{I}_1 - \frac{N_2}{N_1}\mathbf{I}_2 = \mathbf{I}_\mu + \mathbf{I}_a = \left(\frac{1}{R_0} - j \frac{1}{X_0} \right) \mathbf{E}_1$$

21

Circuito equivalente riferito a primario



$$R_{12} = R_2 \frac{N_1^2}{N_2^2}$$

$$\mathbf{V}_{12} = \mathbf{V}_2 \frac{N_1}{N_2}$$

Si utilizza la proprietà di trasferimento dell'impedenza

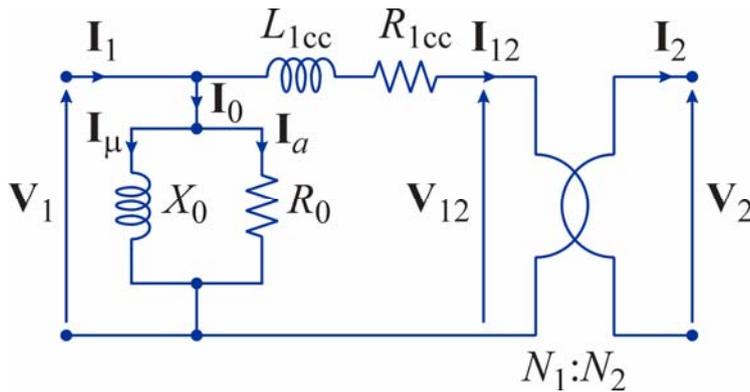
$$L_{d12} = L_{d2} \frac{N_1^2}{N_2^2}$$

$$\mathbf{I}_{12} = \mathbf{I}_2 \frac{N_2}{N_1}$$

22

Circuiti equivalenti semplificati (1)

- Di solito la caduta di tensione su R_1 e L_{d1} è molto piccola
- In queste condizioni si ha $\mathbf{E}_1 \cong \mathbf{V}_1$
- ➔ Si può semplificare il circuito equivalente, spostando il ramo $R_0 - X_0$
- ➔ In questo modo R_1 e L_{d1} risultano in serie con R_{12} e L_{12}



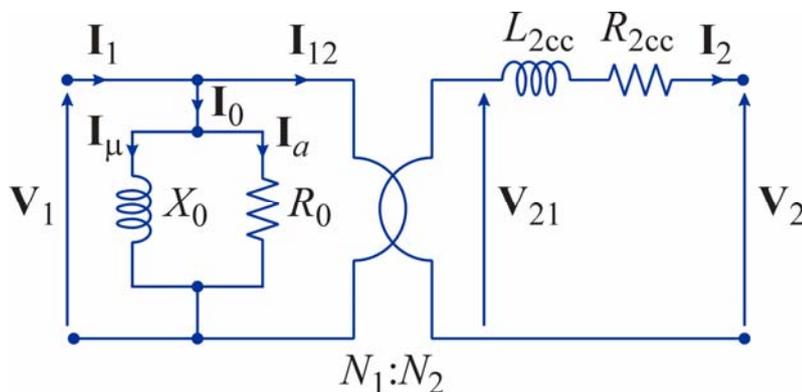
$$R_{1cc} = R_1 + R_{12} = R_1 + R_2 \frac{N_1^2}{N_2^2}$$

$$L_{1cc} = L_{d1} + L_{12} = L_{d1} + L_{d2} \frac{N_1^2}{N_2^2}$$

23

Circuiti equivalenti semplificati (2)

- Facendo uso della proprietà di trasferimento dell'impedenza, il ramo $R_{1cc} L_{1cc}$ può essere sostituito con un ramo posto in serie al secondario



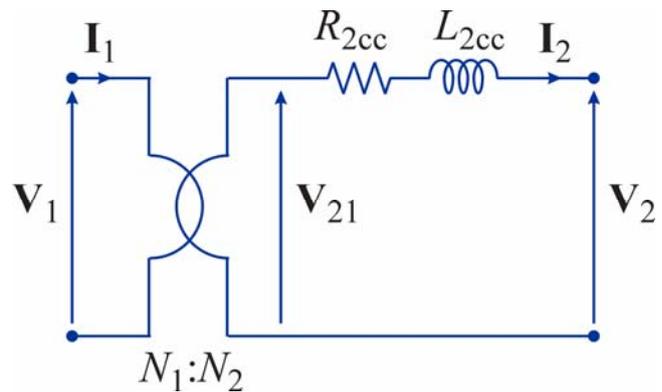
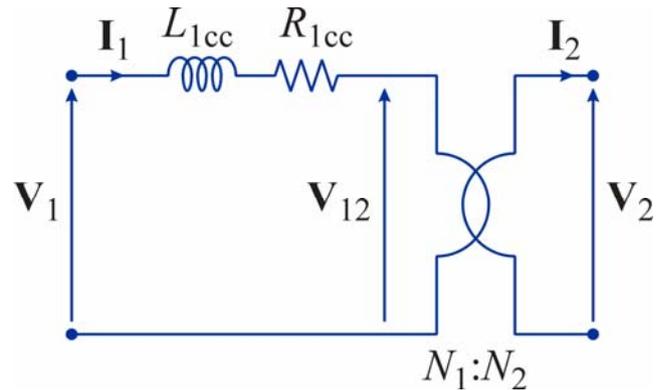
$$R_{2cc} = R_{1cc} \frac{N_2^2}{N_1^2} = R_1 \frac{N_2^2}{N_1^2} + R_2$$

$$L_{2cc} = L_{1cc} \frac{N_2^2}{N_1^2} = L_{d1} \frac{N_2^2}{N_1^2} + L_{d2}$$

24

Circuiti equivalenti semplificati (3)

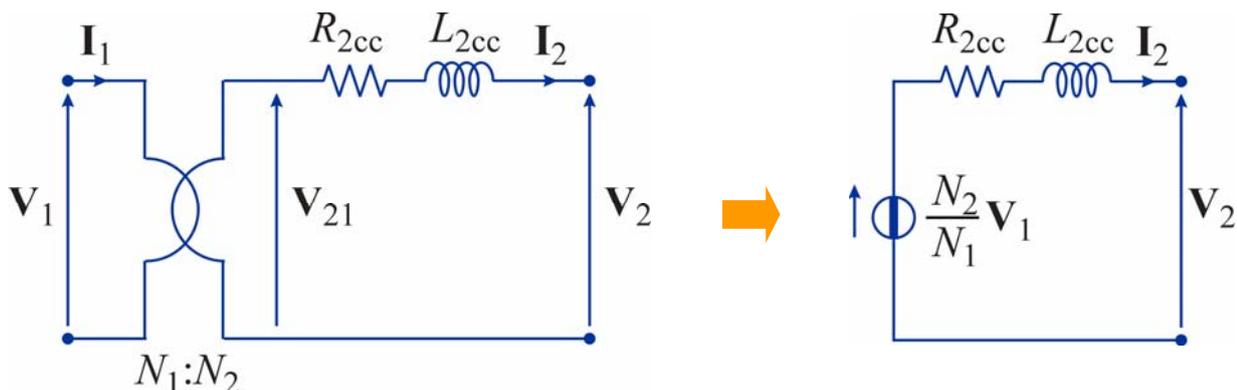
- Se I_0 è trascurabile rispetto a I_1 (come avviene in generale per un trasformatore in condizioni nominali) è possibile semplificare ulteriormente i circuiti equivalenti eliminando il ramo formato da R_0 e X_0
 - reti equivalenti di Kapp



25

Circuiti equivalenti semplificati (4)

- Se la tensione del primario è imposta, la tensione e la corrente del secondario non dipendono dal ramo formato da R_0 e X_0 e quindi possono essere determinate facendo uso del circuito equivalente semplificato



26

Indipendenza del flusso dalle condizioni di carico

- Se la caduta di tensione su R_1 e L_{d1} è trascurabile si ha

$$\mathbf{E}_1 = j\omega N_1 \Phi \cong \mathbf{V}_1$$

- Se \mathbf{V}_1 è fissato (come avviene normalmente) è fissato anche il valore del flusso Φ , che quindi risulta praticamente indipendente dalle condizioni di carico del trasformatore

$$\Phi \cong \frac{\mathbf{V}_1}{j\omega N_1}$$

- Dall'equazione del circuito magnetico si ricava che deve essere costante anche la quantità

$$N_1 \mathbf{I}_1 - N_2 \mathbf{I}_2 = (\mathcal{R} + j\omega K_f) \Phi$$

- ➔ Se una variazione del carico produce una variazione della corrente del secondario, il trasformatore reagisce con una variazione della corrente del primario tale da mantenere costante la differenza tra i prodotti $\mathbf{M}\mathbf{I}$ (**amperspire**) a primario e secondario

27

Dati di targa

- Un trasformatore è caratterizzato da un insieme di valori nominali che ne definiscono le prestazioni ai fini delle garanzie e del collaudo
- Questi valori, assieme ad altre informazioni, sono riportati su una targa apposta sul trasformatore (**dati di targa**)
- Alcuni dei principali dati di targa sono:
 - ◆ Frequenza nominale: f_n [Hz]
 - ◆ Tensione nominale primaria (valore efficace): V_{1n} [V]
 - ◆ Tensione nominale secondaria a vuoto (valore efficace): V_{20} [V]
 - ➔ Rapporto nominale di trasformazione: $K_0 = V_{1n} / V_{20}$
 - ◆ Potenza nominale (apparente): $S_n = V_{1n} \cdot I_{1n} = V_{20} \cdot I_{2n}$ [VA]
 - ➔ Corrente nominale primaria (valore efficace): I_{1n} [A]
 - ➔ Corrente nominale secondaria (valore efficace): I_{2n} [A]

28

Prova a vuoto (1)

- Al primario viene applicata una tensione di valore nominale
- Il secondario viene lasciato aperto $I_2 = 0$
- Corrente del primario
 $I_1 = I_\mu + I_a = I_0$
 - ➔ il valore è molto inferiore al valore nominale
 - ➔ le perdite nel rame sono trascurabili
- La caduta di tensione su R_2 e L_{d2} è nulla
- La caduta di tensione su R_1 e L_{d1} è molto piccola rispetto al valore in condizioni nominali
 - ➔ il rapporto V_1/V_2 si identifica con quello di un trasformatore ideale
$$\frac{V_1}{V_2} = \frac{N_1}{N_2} = K_0 \quad (\text{rapporto di trasformazione nominale})$$
- E_1 e quindi I_a hanno praticamente i valori nominali
 - ➔ le perdite nel ferro coincidono con quelle relative al funzionamento nominale

29

Prova a vuoto (2)

- Il comportamento a vuoto del trasformatore può essere descritto mediante i parametri:
 - ◆ **Corrente a vuoto percentuale**
$$i_0 \% = \frac{I_{10}}{I_{1n}} \cdot 100 \quad I_{10} = \text{corrente a vuoto del primario}$$
 - ◆ **Potenza a vuoto percentuale**
$$P_0 \% = \frac{P_0}{S_n} \cdot 100 \quad P_0 = \text{potenza attiva assorbita a vuoto}$$
 - ◆ **Fattore di potenza a vuoto**
$$\cos \varphi_0 = \frac{P_0}{V_{1n} I_{10}}$$
- I tre parametri non sono indipendenti tra loro dato che risulta
$$P_0 \% = \frac{V_{1n} I_{10} \cos \varphi_0}{V_{1n} I_{1n}} \cdot 100 = i_0 \% \cdot \cos \varphi_0$$

30

Prova a vuoto (3)

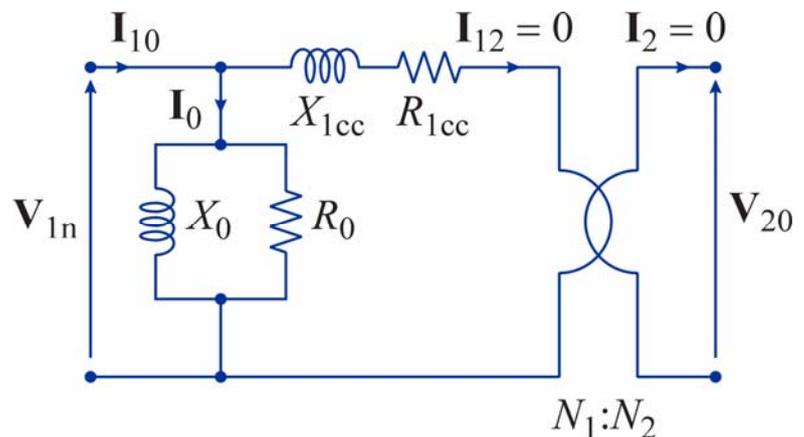
- Noti i parametri S_n , V_{1n} , $i_0\%$ e $\cos\varphi_0$, facendo riferimento ai circuiti equivalenti semplificati, è possibile calcolare i valori di R_0 e X_0

$$P_0 = \frac{i_0\% \cdot \cos\varphi_0}{100} S_n$$

$$Q_0 = P_0 \tan(\arccos\varphi_0)$$

$$R_0 = \frac{V_{1n}^2}{P_0}$$

$$X_0 = \frac{V_{1n}^2}{Q_0}$$

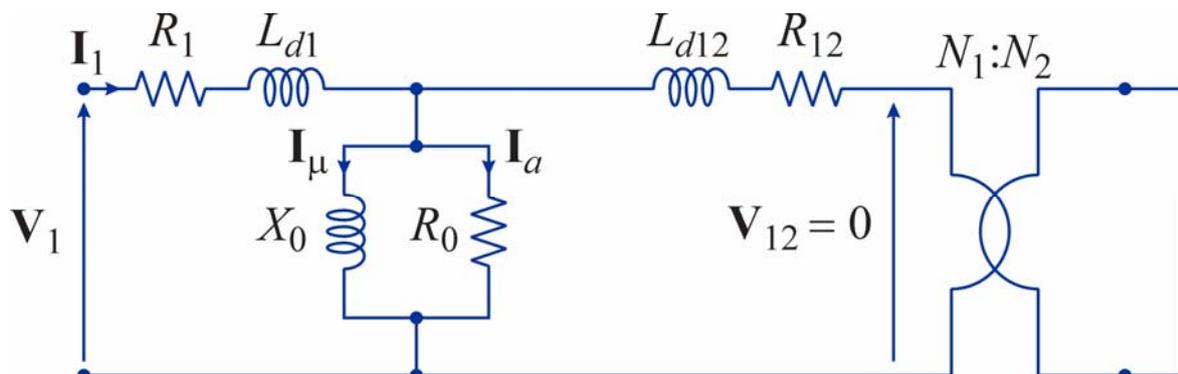


31

Prova in cortocircuito (1)

- Se il secondario è chiuso in cortocircuito $V_2 = 0 \rightarrow V_{12} = 0$
- L'impedenza R_0 X_0 è in parallelo con l'impedenza R_{12} L_{d12}
 - R_0 e X_0 possono essere trascurate perché normalmente R_{12} e L_{d12} sono molto piccole
 - Corrente del primario

$$I_1 = \frac{V_1}{R_1 + j\omega L_{d1} + R_{12} + j\omega L_{d12}} = \frac{V_1}{R_{1cc} + j\omega L_{1cc}}$$



32

Prova in cortocircuito (2)

- Le impedenze dovute alle resistenze di degli avvolgimenti e alle induttanze di dispersione sono molto piccole
- Se la tensione a primario ha valore nominale le correnti possono risultare molto grandi rispetto ai valori nominali
 - ➔ eccessivo surriscaldamento dovuto all'effetto Joule
 - ➔ possibili danni dovuti alle forze tra gli avvolgimenti prodotte dalle correnti
- Nella prova in cortocircuito il trasformatore viene alimentato con una tensione V_{1cc} , di valore efficace inferiore a V_1 , tale da fare circolare nel secondario una corrente di valore nominale

33

Prova in cortocircuito (3)

- Le correnti I_1 e I_2 hanno valore nominale (a rigore questo vale solo per il I_2 , ma con ottima approssimazione si può ritenere verificato anche per I_1)
 - ➔ le perdite nel rame sono praticamente coincidenti con quelle relative al funzionamento nominale
- V_1 ha un valore molto inferiori a quello nominale
 - ➔ la corrente I_a e I_μ hanno valori molto piccoli rispetto ai valori in condizioni nominali
 - ➔ le perdite nel ferro sono trascurabili
 - ➔ il rapporto I_1/I_2 si identifica con quello di un trasformatore ideale
$$\frac{I_1}{I_2} = \frac{N_2}{N_1}$$

34

Prova in cortocircuito (4)

- Il comportamento del trasformatore in cortocircuito può essere descritto mediante i parametri:

- Tensione di cortocircuito percentuale**

$$v_{cc} \% = \frac{V_{1cc}}{V_{1n}} \cdot 100 \quad (V_{1cc} = \text{Tensione di cortocircuito del primario})$$

- Potenza di cortocircuito percentuale**

$$P_{cc} \% = \frac{P_{cc}}{S_n} \cdot 100 \quad (P_{cc} = \text{potenza attiva assorbita in cortocircuito})$$

- Fattore di potenza in cortocircuito**

$$\cos \varphi_{cc} = \frac{P_{cc}}{V_{1cc} I_{1n}}$$

- I tre parametri non sono indipendenti tra loro dato che risulta

$$P_{cc} \% = \frac{V_{1cc} I_{1n} \cos \varphi_{cc}}{V_{1n} I_{1n}} \cdot 100 = v_{cc} \% \cdot \cos \varphi_{cc}$$

35

Prova in cortocircuito (5)

- Noti i parametri S_n , V_{1n} , V_{20} , $v_{cc} \%$ e $\cos \varphi_{cc}$, facendo riferimento ai circuiti equivalenti semplificati, è possibile calcolare i valori di R_{1cc} e X_{1cc} o di R_{2cc} e X_{2cc}

$$P_{cc} = \frac{v_{cc} \% \cdot \cos \varphi_{cc}}{100} S_n$$

$$Q_{cc} = P_{cc} \tan(\arccos \varphi_{cc})$$

$$I_{1n} = \frac{S_n}{V_{1n}}$$

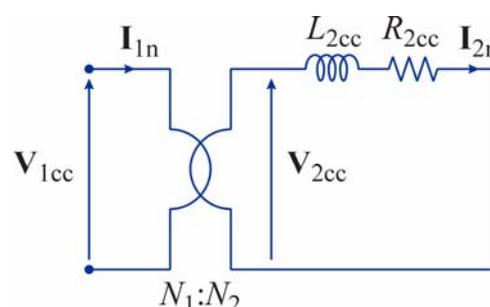
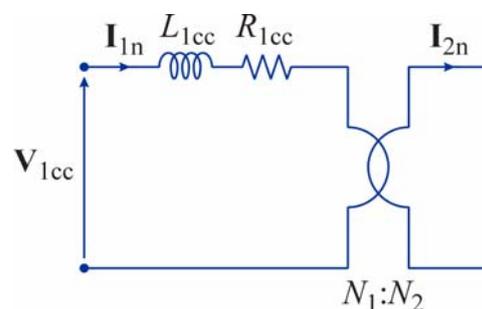
$$I_{2n} = \frac{S_n}{V_{20}}$$

$$R_{1cc} = \frac{P_{cc}}{I_{1n}^2}$$

$$R_{2cc} = \frac{P_{cc}}{I_{2n}^2}$$

$$X_{1cc} = \frac{Q_{cc}}{I_{1n}^2}$$

$$X_{2cc} = \frac{Q_{cc}}{I_{2n}^2}$$



36

Rendimento

- Trasformatore alimentato a primario da una tensione sinusoidale con il secondario collegato ad un impedenza di carico

- **Rendimento**

$$\eta = \frac{P_2}{P_1}$$

P_1 = potenza attiva assorbita dal primario
 P_2 = potenza attiva ceduta al carico

- I trasformatori, essendo macchine statiche, hanno rendimenti molto elevati (oltre il 99.5% per i trasformatori di grande potenza)
- ➔ La definizione non è adatta per la misura del rendimento
 - ◆ P_1 e P_2 sono poco diverse tra loro ➔ la valutazione del rapporto è molto sensibile agli errori di misura
 - ◆ Le potenze in gioco possono essere molto elevate

37

Rendimento convenzionale (1)

- Il **rendimento convenzionale** è definito dalla relazione

$$\eta_c = \frac{P_2}{P_2 + P_{Cu} + P_{Fe}}$$

- ◆ P_2 = potenza attiva ceduta al carico
- ◆ P_{Cu} = potenza dissipata a causa delle perdite nel rame
- ◆ P_{Fe} = potenza dissipata a causa delle perdite nel ferro
- La misura del rendimento convenzionale del trasformatore richiede la valutazione delle perdite nel rame e nel ferro
- ➔ può essere effettuata mediante una prova in cortocircuito e una prova a vuoto
- Il **rendimento nominale** corrisponde al rendimento convenzionale ottenuto con $P_2 = S_n$ (potenza nominale del trasformatore)

38

Rendimento convenzionale (2)

- Il rendimento dipende dalle condizioni di carico

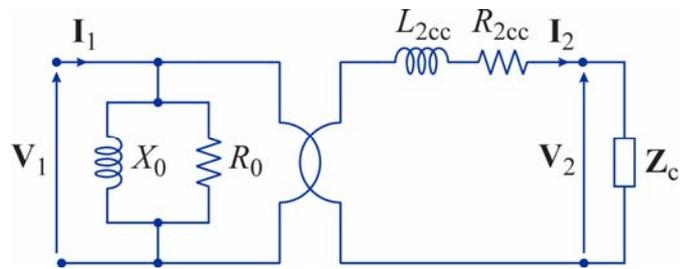
- La potenza attiva ceduta al carico è

$$P_2 = V_2 I_2 \cos \varphi_2$$

- La potenza dissipata per le perdite nel rame è

$$P_{Cu} = R_{2cc} I_2^2$$

- Se la tensione del primario è fissata, le perdite nel ferro sono praticamente indipendenti dalla corrente nel carico



- Il rendimento convenzionale si può esprimere come

$$\eta_c = \frac{V_2 I_2 \cos \varphi_2}{V_2 I_2 \cos \varphi_2 + R_{2cc} I_2^2 + P_{Fe}}$$

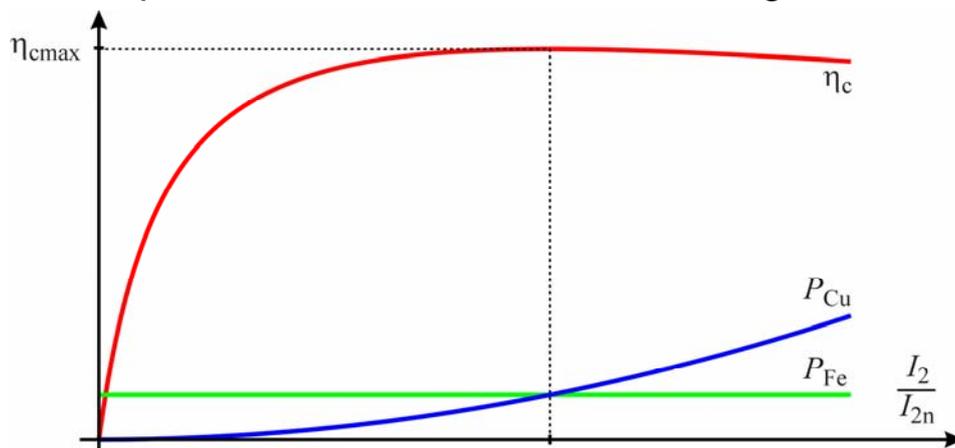
39

Rendimento convenzionale (3)

- Si assume che sia fissato il valore del fattore di potenza
- Si può verificare che al variare del valore efficace della corrente il rendimento è massimo quando

$$\frac{d\eta_c}{dI_2} = 0 \Rightarrow I_2 = \sqrt{\frac{P_{Fe}}{R_{2cc}}} \Rightarrow R_{2cc} I_2^2 = P_{Fe}$$

cioè quando le perdite nel rame e nel ferro sono uguali



40