

MACCHINE ELETTRICHE

Corso di Laurea in Ingegneria Industriale
Anno Accademico 2015-2016

MACCHINE ELEMENTARI

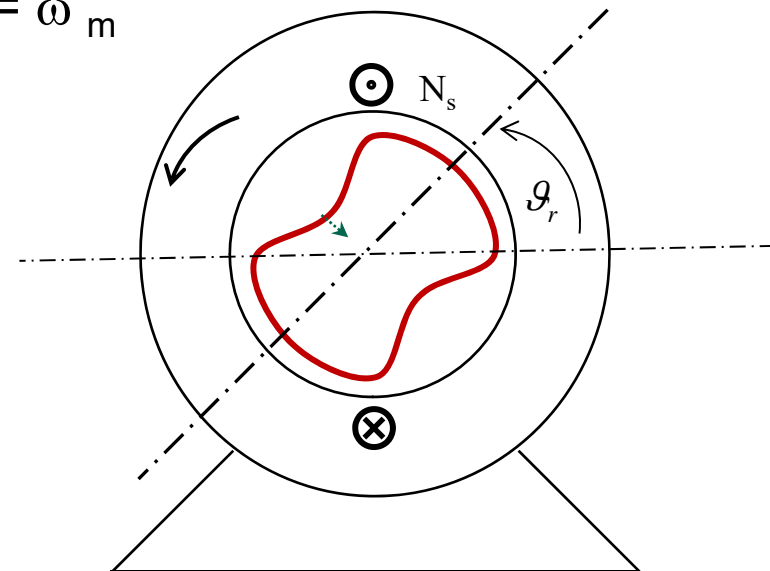
Docente Francesco Benzi
Università di Pavia
e-mail: fbenzi@unipv.it

**Dispense in collaborazione con
Giovanni Petrecca e Lucia Frosini**

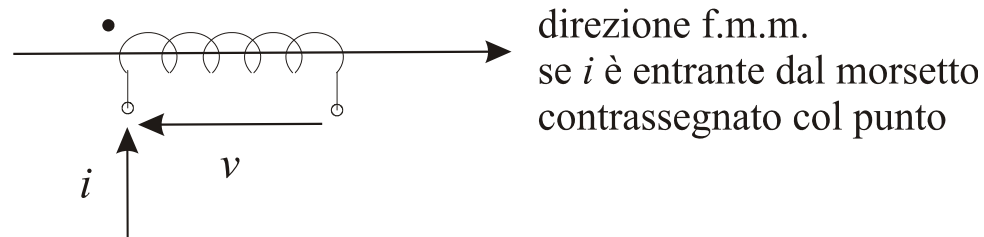
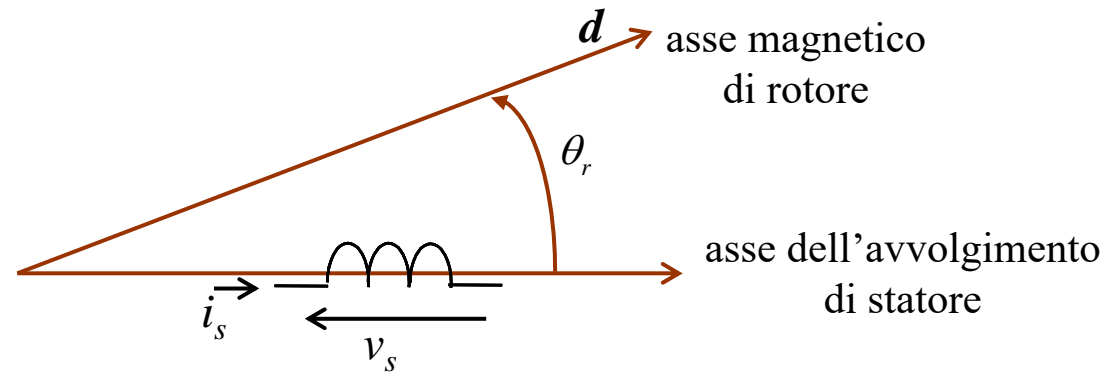
MACCHINA ELEMENTARE CON UN SOLO AVVOLGIMENTO

Si consideri una macchina elementare con un solo avvolgimento concentrato sullo statore e sul rotore:

- statore cilindrico
- rotore a poli salienti
- un avvolgimento sullo statore
- 2 poli $\Rightarrow pp = 1 \Rightarrow \theta_r = \theta_m \Rightarrow \omega_r = \omega_m$



La macchina può essere schematizzata come un avvolgimento concentrato lungo l'asse avvolgimento di statore, mentre la direzione del rotore è individuata da un asse d in moto rispetto allo di statore.



N.B.: convenzione:

Vogliamo trovare l'espressione della **coppia istantanea al traferro** $C_e(t)$ e della **coppia media al traferro** C_{media} tramite un **bilancio energetico**, utilizzando:

- **EQUAZIONE ELETTRICA**

$$v_s = R_s i_s + \frac{d\psi_s}{dt}$$

- **EQUAZIONE MECCANICA**

$$C_e - C_r = J \frac{d\omega_m}{dt}$$

EQUAZIONE ELETTRICA

$$v_s = R_s i_s + \frac{d\psi_s}{dt}$$

dove:

$\psi_s = \mathbf{L}_s \mathbf{i}_s$ = totale flusso concatenato con l'avvolgimento di statore

\mathbf{L}_s = autoinduttanza dell'avvolgimento di statore, funzione di θ_r

➔
$$v_s = R_s i_s + \frac{dL_s i_s}{dt}$$

➔
$$v_s = R_s i_s + L_s \frac{di_s}{dt} + i_s \frac{dL_s(\theta_r)}{dt}$$

➔
$$v_s = R_s i_s + \underbrace{L_s \frac{di_s}{dt}}_{\text{F.E.M. di tipo trasformatore}} + \underbrace{\omega_r i_s \frac{dL_s}{d\theta_r}}_{\text{F.E.M. di tipo rotazionale}}$$

F.E.M. di tipo
trasformatore

F.E.M. di tipo
rotazionale

EQUAZIONE ELETTRICA IN ALCUNI CASI PARTICOLARI

Statore e rotore cilindrici:

$$L_s = \text{costante} \quad \longrightarrow \quad \omega_r i_s \frac{dL_s}{d\theta_r} = 0$$

Statore cilindrico e rotore a poli salienti :

$$L_s = L_{s1} + L_{s2} \cos 2\theta_r$$

$$\longrightarrow \quad \omega_r i_s \frac{dL_s}{d\theta_r} = -2\omega_r i_s L_{s2} \sin 2\theta_r$$

è il caso che
stiamo
esaminando

EQUAZIONE MECCANICA

$$C_e - C_r = J \frac{d\omega_m}{dt}$$

dove:

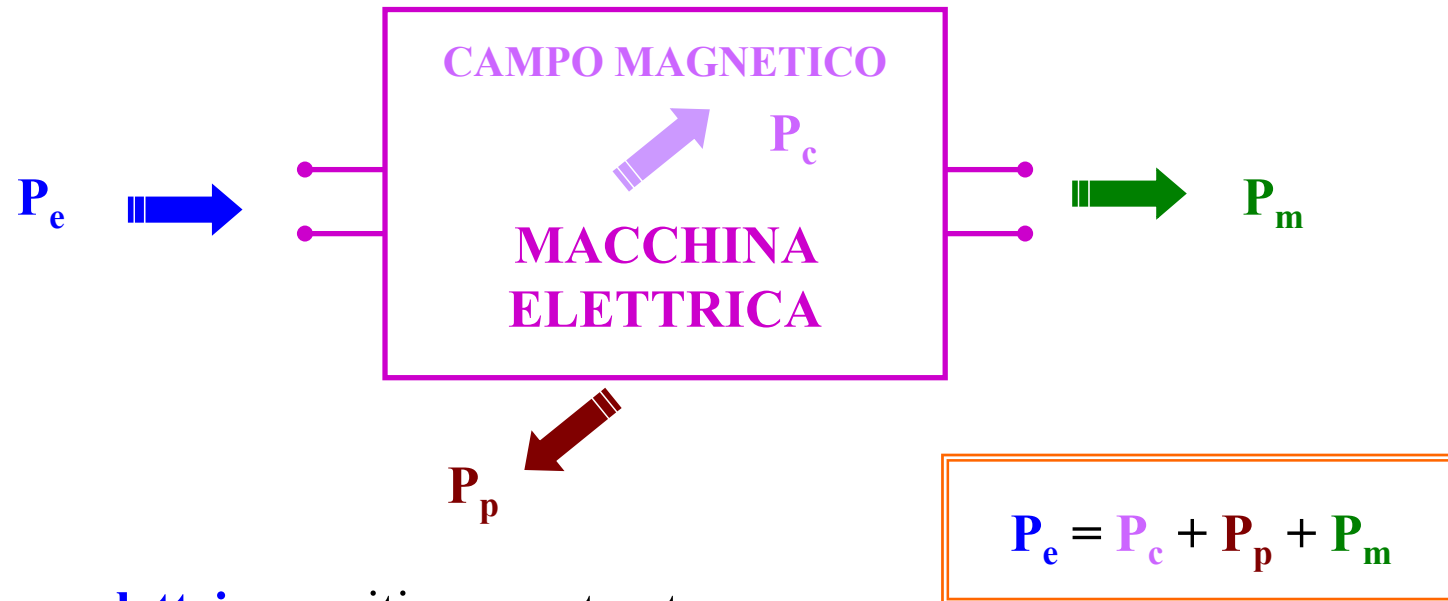
$C_e = C_e(t) =$ **coppia istantanea al traferro** (**coppia elettromagnetica**),
positiva se agisce in senso concorde con la velocità ω_m

$C_r =$ **coppia resistente**, positiva se agisce in senso opposto alla velocità ω_m

$J \frac{d\omega_m}{dt} =$ **coppia di inerzia**

$\omega_m = \omega_r$ perché $pp = 1$

BILANCIO ENERGETICO



P_e = **potenza elettrica** positiva se entrante

P_p = **potenza perduta** positiva se uscente

P_m = **potenza meccanica** positiva se uscente

P_c = **potenza magnetica** positiva se uscente verso il campo magnetico

N.B.: Sono tutte potenze istantanee

BILANCIO ENERGETICO

$$P_e = \frac{dW_e}{dt} = v_s i_s$$

Sostituendo a v_s l'espressione data dall'equazione di funzionamento elettrico:



$$v_s i_s = R_s i_s^2 + \left(i_s L_s \frac{di_s}{dt} + i_s^2 \frac{dL_s}{dt} \right)$$

$P_e =$ potenza
elettrica

$P_p =$ potenza
perduta
nell'avvolgimento

$P_c + P_m =$ potenza
accumulata nel campo
magnetico + potenza
meccanica

BILANCIO ENERGETICO

Per separare P_m e P_c :


- è nota l'espressione dell'energia magnetica accumulata nel campo magnetico sostenuto dalla corrente i_s che circola nel circuito di induttanza L_s :

$$W_c = \frac{1}{2} L_s i_s^2$$

- la corrispondente potenza istantanea vale:

$$P_c = \frac{dW_c}{dt} = \frac{d}{dt} \left(\frac{1}{2} L_s i_s^2 \right) = L_s i_s \frac{di_s}{dt} + \frac{1}{2} i_s^2 \frac{dL_s}{dt}$$

- si scrive il bilancio delle potenze nel seguente modo:

 $v_s i_s = \underbrace{R_s i_s^2}_{P_p} + \underbrace{L_s i_s \frac{di_s}{dt} + \frac{1}{2} i_s^2 \frac{dL_s}{dt}}_{P_c} + \underbrace{\frac{1}{2} i_s^2 \frac{dL_s}{dt}}_{P_m}$

$P_e =$ potenza elettrica
 $P_p =$ potenza perduta nell'avvolgimento
 $P_c =$ potenza accumulata nel campo magnetico
 $P_m =$ potenza meccanica

COPPIA ISTANTANEA AL TRAFERRO




$$P_m = \frac{1}{2} i_s^2 \frac{dL_s}{dt} = \frac{1}{2} i_s^2 \omega_r \frac{dL_s}{d\theta_r}$$

P_m = potenza meccanica

Coppia istantanea al traferro:

$$C_e(t) = \frac{P_m}{\omega_m} = \frac{pp}{\omega_r} P_m$$

Sostituendo a P_m l'espressione trovata per la potenza meccanica:


$$C_e(t) = \frac{pp}{\omega_r} \frac{1}{2} i_s^2 \omega_r \frac{dL_s}{d\theta_r} = pp \frac{1}{2} i_s^2 \frac{dL_s}{d\theta_r}$$

dove: $pp =$ paia poli

$$\omega_r = pp \omega_m$$

nel nostro caso: $pp = 1$

$$\omega_r = \omega_m$$

COPPIA ISTANTANEA AL TRAFERRO

$$C_e(t) = pp \frac{1}{2} i_s^2 \frac{dL_s}{d\theta_r}$$

Osserviamo che, nel caso di statore e rotore cilindrici:

$$L_s = \text{costante} \quad \longrightarrow \quad C_e(t) = 0$$

Invece, nel caso di statore a poli salienti e rotore cilindrico:

$$L_s = L_{s1} + L_{s2} \cos 2\theta_r$$

$$\longrightarrow C_e(t) = pp \frac{1}{2} i_s^2 (-2L_{s2} \sin 2\theta_r)$$

è il caso che
stiamo
esaminando

La coppia istantanea $C_e(t)$ è diversa da zero se almeno una delle due strutture è anisotropa e se l'avvolgimento si trova sulla struttura cilindrica.

COPPIA MEDIA AL TRAFERRO

La **coppia istantanea** $C_e(t)$ è legata alla potenza istantanea.

La **coppia media** C_{media} è definita come il valore medio della coppia istantanea:

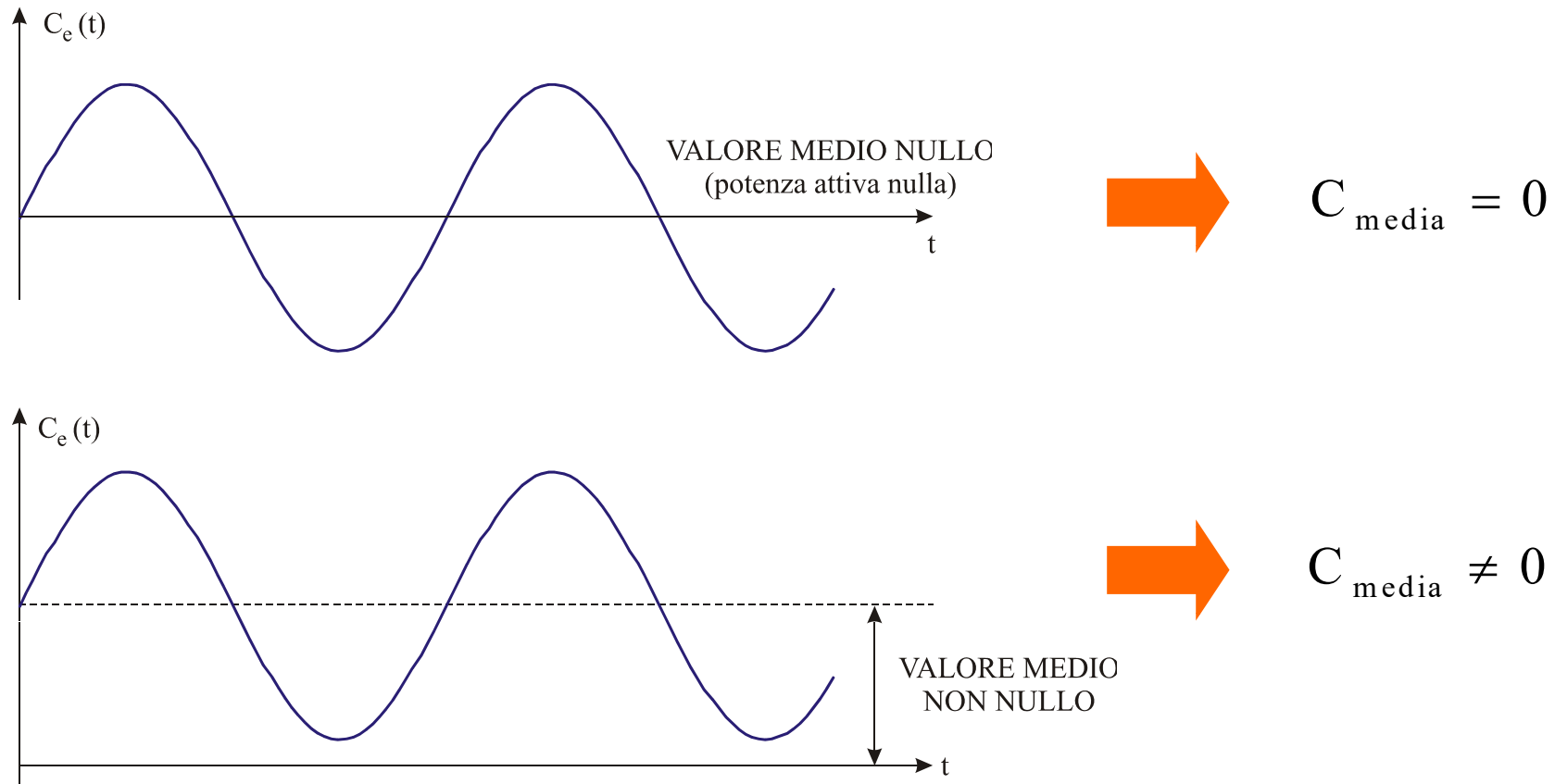
$$C_{media} = \int_0^{\infty} C_e(t) dt$$

La **coppia media** C_{media} è legata alla potenza attiva P_{attiva} , e cioè al valore medio della potenza istantanea:

$$C_{media} = \frac{(pp)}{\omega_r} P_{attiva}$$

COPPIA MEDIA AL TRAFERRO

A seconda dell'andamento della **coppia istantanea $C_e(t)$** , la **coppia media C_{media}** può essere uguale o diversa da zero:



COPPIA MEDIA AL TRAFERRO

Nel caso di statore cilindrico e rotore a poli salienti, l'espressione della **coppia istantanea $C_e(t)$** è:

$$C_e(t) = pp \frac{1}{2} i_s^2 (-2L_{s2} \sin 2\theta_r)$$

Esiste una **coppia media C_{media}** diversa da zero a seconda dei valori che assume la corrente $i_s(t)$.

Se $i_s(t) = \text{costante} = I$:

$$C_e(t) = pp \frac{1}{2} I^2 (-2L_{s2} \sin 2\theta_r)$$



$$C_{media} = \int_0^{\infty} C_e(t) dt = 0$$

COPPIA MEDIA AL TRAFERRO

Se $i_s(t) = I_M \cos \omega t$

si verifica che può esistere esiste una **coppia media** C_{media} diversa da zero se e solo se la corrente ha pulsazione $\omega = \omega_r$ e se $\delta \neq 0$.

L'angolo tra l'asse avvolgimento di statore all'istante t e l'asse magnetico di rotore d è dato da:

$$\theta_r = \omega_r t - \delta$$

δ rappresenta la posizione iniziale dell'asse avvolgimento di statore rispetto all'asse magnetico di rotore d .

COPPIA MEDIA AL TRAFERRO

$$i_s(t) = I_M \cos \omega t$$

➔
$$i_s^2(t) = I_M^2 \cos^2 \omega t = \frac{1}{2} I_M^2 (1 + \cos 2\omega t)$$

Supponiamo che $pp = 1$ e quindi $\omega = \omega_r$:

➔
$$C_e(t) = pp \frac{1}{2} i_s^2 (-2L_{s2} \sin 2\theta_r) = -i_s^2 L_{s2} \sin 2\theta_r$$

$$C_e(t) = -\frac{1}{2} I_M^2 (1 + \cos 2\omega t) L_{s2} \sin 2 \underbrace{(\omega t - \delta)}_{\theta_r}$$

$$C_e(t) = -\frac{1}{2} I_M^2 L_{s2} \left[\sin 2(\omega t - \delta) + \sin 2(\omega t - \delta) \cos 2\omega t \right]$$

COPPIA MEDIA AL TRAFERRO

Ricordando che:

$$\sin A \cos B = \frac{1}{2} \sin (A + B) + \frac{1}{2} \sin (A - B)$$

➔
$$C_e(t) = -\frac{1}{2} I_M^2 L_{s2} \left[\underbrace{\sin 2(\omega t - \delta)}_{\textcircled{1}} + \underbrace{\frac{1}{2} \sin (4\omega t - 2\delta)}_{\textcircled{2}} + \underbrace{\frac{1}{2} \sin (-2\delta)}_{\textcircled{3}} \right]$$

I termini $\textcircled{1}$ e $\textcircled{2}$ sono a valore medio nullo e pulsanti a frequenza doppia e quadrupla di quella di alimentazione.

Il termine $\textcircled{3}$ dipende solo da δ (se $\omega = \omega_r$).

➔
$$C_{\text{media}} = -\frac{1}{2} I_M^2 L_{s2} \left[\frac{1}{2} \sin (-2\delta) \right] = \frac{1}{4} I_M^2 L_{s2} \sin 2\delta$$

COPPIA MEDIA AL TRAFERRO

$$C_{\text{media}} = \frac{1}{4} I_M^2 L_{s2} \sin 2\delta$$

$$C_{\text{media}} \neq 0 \quad \text{per} \quad \delta \neq 0 \pm k \frac{\pi}{2}$$

$$C_{\text{media}} \quad \text{è massima per} \quad \delta = \frac{\pi}{4} \pm k \frac{\pi}{2}$$

OSSERVAZIONI:

- La macchina non può avviarsi da sola (non è autoavviante).
- Esiste una coppia media diversa da zero solo se la macchina funziona alla velocità $\omega_m = \omega_r = \omega$ (pp=1) e se esiste uno sfasamento δ tra l'asse magnetico di statore d e l'asse avvolgimento di rotore per $t = 0$.

COPPIA MEDIA AL TRAFERRO

Poiché $i_s(t) = I_M \cos \omega t$

la corrente di statore è massima per $t = 0$, e quindi per $\theta_r = -\delta$, e così anche la distribuzione di f.m.m. di rotore.

Quindi, per $t \neq 0$ e per corrente $i(t)$ non massima, la macchina deve essere portata in rotazione (trascinata da un motore esterno).

È anche possibile in alternativa sfasare la corrente nel tempo di un angolo δ e fare in modo che per $t = 0$ gli assi di rotore e statore coincidano:

$$\begin{cases} i_s(t) = I_M \cos(\omega t + \delta) \\ \theta_r = \omega_r t \Rightarrow \text{per } t = 0 \Rightarrow \theta_r = 0 \end{cases}$$

In questo modo, per $t = 0$ la distribuzione di f.m.m. ha il valore massimo, ma non così la corrente $i_s(t)$.

COPPIA MEDIA AL TRAFERRO

$$i_s(t) = I_M \cos(\omega t + \delta)$$

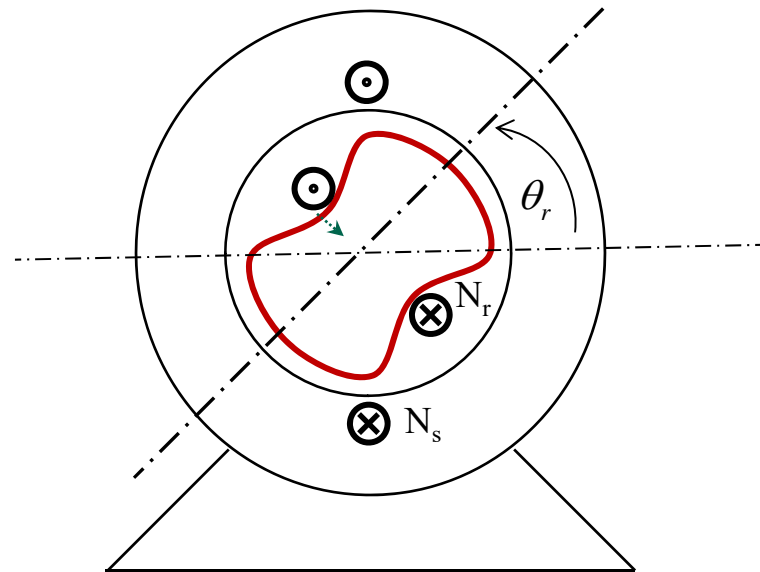
➔ $i_s^2(t) = I_M^2 \cos^2(\omega t + \delta) = \frac{1}{2} I_M^2 [1 + \cos(2\omega t + 2\delta)]$

➔ $C_e(t) = -\frac{1}{2} I_M^2 L_{s2} [\sin 2\omega t + \underbrace{\sin 2\omega t \cos(2\omega t + 2\delta)}_{\frac{1}{2} \sin(4\omega t + 2\delta) + \frac{1}{2} \sin(-2\delta)}]$

CONCLUSIONE

In linea teorica è possibile ottenere una coppia elettromagnetica a valor medio diverso da zero anche in presenza di un solo avvolgimento, purché si verificino le condizioni descritte, tuttavia tale coppia è oscillante con valori di oscillazione dello stesso ordine del valore medio della coppia, pertanto la velocità della macchina sarebbe sottoposta a oscillazioni e vibrazioni di entità tale da renderne impossibile l'impiego pratico

MACCHINA ELEMENTARE a due avvolgimenti



$$\theta_r = \omega_r t - \delta$$

Una delle strutture è in generale anisotropa (rotore)

Due equazioni elettriche e l'equazione meccanica

$$[v] = [R][i] + [L] \frac{d[i]}{dt} + \omega_r \frac{d[L]}{d\theta_r} [i]$$

$$J \frac{d\omega_m}{dt} = C_e - C_r$$

Scrittura in forma matriciale (indice s e r per statore e rotore):

$$\begin{bmatrix} v_s \\ v_r \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_s & 0 \\ 0 & R_r \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_s \\ i_r \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} L_s & L_{sr} \\ L_{rs} & L_r \end{bmatrix} \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} i_s \\ i_r \end{bmatrix} + \omega_r \frac{d}{d\theta_r} \begin{bmatrix} L_s & L_{sr} \\ L_{rs} & L_r \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_s \\ i_r \end{bmatrix}$$

$$J \frac{d\omega_m}{dt} = C_e - C_r$$

Scrittura per esteso:

$$\left\{ \begin{array}{l} v_s = R_s i_s + L_s \frac{di_s}{dt} + L_{sr} \frac{di_r}{dt} + \omega_r i_s \frac{dL_s}{d\theta_r} + \omega_r i_r \frac{dL_{sr}}{d\theta_r} \\ v_r = R_r i_r + L_r \frac{di_r}{dt} + L_{rs} \frac{di_s}{dt} + \omega_r i_r \frac{dL_r}{d\theta_r} + \omega_r i_s \frac{dL_{rs}}{d\theta_r} \end{array} \right.$$

Il bilancio energetico (si moltiplica a sinistra per le correnti):

$$[i]^T [v] = [i]^T [R][i] + [i]^T [L] \frac{d[i]}{dt} + \omega_r [i]^T \frac{d[L]}{d\theta_r} [i]$$

Espressione dell'energia magnetica per un sistema a n avvolgimenti:

$$W_c = \frac{1}{2} [i]^T [L][i]; \quad P_c = \frac{dW_c}{dt} = \frac{1}{2} \frac{d[i]^T}{dt} [L][i] + \frac{1}{2} [i]^T \omega_r \frac{d[L]}{d\theta_r} [i] + \frac{1}{2} [i]^T [L] \frac{d[i]}{dt}$$

Si ricorda che se L è simmetrica:

$$\frac{d[i]^T}{dt} [L][i] = [i]^T [L] \frac{d[i]}{dt}$$

e quindi:

$$P_c = [i]^T [L] \frac{d[i]}{dt} + \frac{1}{2} \omega_r [i]^T \frac{d[L]}{d\theta_r} [i]$$

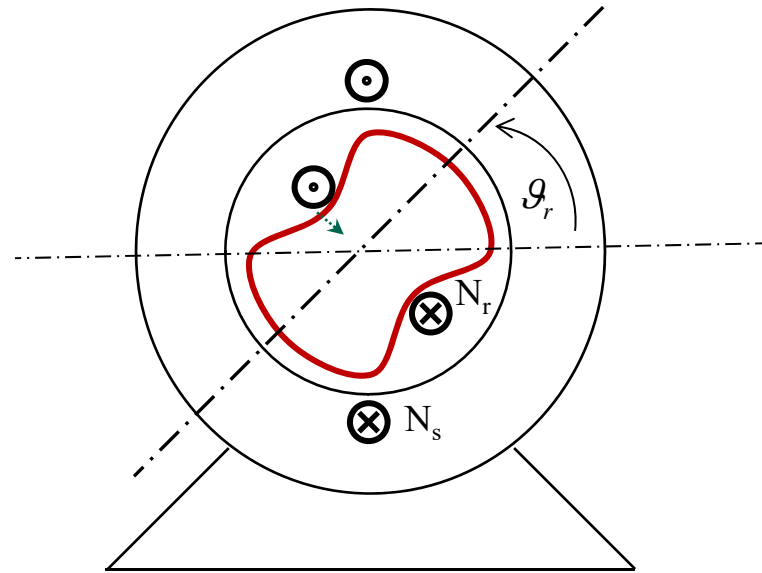
Per differenza si ottiene infine l'espressione della potenza meccanica:

$$P_m = \frac{1}{2} \omega_r [i]^T \frac{d[L]}{d\theta_r} [i]$$

L'espressione della coppia risulta allora:

$$C_e = \frac{P_m}{\omega_m} = \frac{1}{2} \frac{\omega_r}{\omega_m} [i_s \quad i_r] \begin{bmatrix} \frac{dL_s}{d\theta_r} & \frac{dL_{sr}}{d\theta_r} \\ \frac{dL_{rs}}{d\theta_r} & \frac{dL_r}{d\theta_r} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_s \\ i_r \end{bmatrix} =$$

$$= \frac{1}{2} (pp) \left(i_s^2 \frac{dL_s}{d\theta_r} + i_r^2 \frac{dL_r}{d\theta_r} + 2i_s i_r \frac{dL_{sr}}{d\theta_r} \right)$$



Nel caso in esame si ricordano gli andamenti delle induttanze:

$$L_s = L_{s1} + L_{s2} \cos 2\theta_r$$

$$L_r = \text{cost}$$

$$L_{sr} = M \cos \theta_r$$

Sostituendo i rispettivi valori la coppia risulta:

$$C_e = -(pp) \left[L_{s2} \text{sen } 2\theta_r \cdot i_s^2 + M \text{sen } \theta_r \cdot i_s i_r \right]$$

Coppia di anisotropia

Coppia cilindrica

L'andamento della coppia è legato a quello delle correnti

Caso I

$$i_s(t) = \text{cost} = I_s; \quad i_r(t) = \text{cost} = I_r$$

$$C_e = -(pp) \left[L_{s2} \text{sen } 2\theta_r \cdot I_s^2 + M \text{sen } \theta_r \cdot I_s I_r \right]$$

Entrambi i termini di coppia danno un contributo di coppia media nulla

L'andamento della coppia è legato a quello delle correnti

Caso II

$$i_s(t) = I_s \cos \omega t; \quad i_r(t) = \cos t = I_r$$

$$\theta_r = \omega_r t - \delta$$

$$C_e = -\frac{(pp)}{2} L_{s2} I_s^2 \left[\text{sen}(2\omega_r t - 2\delta) + \frac{1}{2} \text{sen}(2(\omega_r + \omega)t - 2\delta) + \frac{1}{2} \text{sen}(2(\omega_r - \omega)t - 2\delta) \right] +$$
$$-\frac{(pp)}{2} L_{sr} I_s I_r \left[\text{sen}((\omega_r + \omega)t - \delta) + \frac{1}{2} \text{sen}((\omega_r - \omega)t - \delta) \right]$$

Solo per $\omega = \omega_r$ risulta una coppia media non nulla:

$$C_{em} = \frac{(pp)}{4} I_s L_{s2} \text{sen } 2\delta + \frac{(pp)}{2} L_{sr} I_s I_r \text{sen } \delta$$

Caso III

$$i_s(t) = I_s \cos \omega_1 t; \quad i_r(t) = I_r \cos \omega_2 t$$

Per la coppia di anisotropia vale quanto visto nel caso precedente. Per la coppia cilindrica:

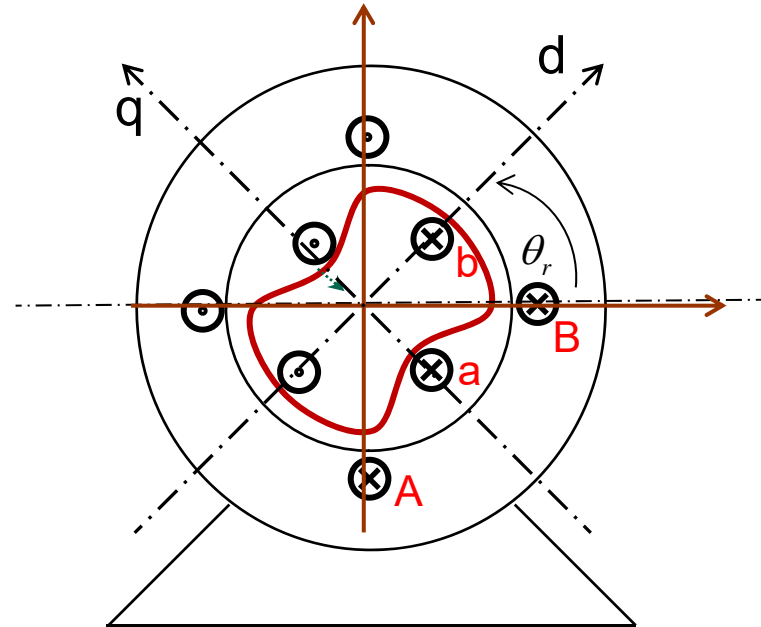
$$\begin{aligned} C_{cil}(t) &= -(pp)L_{sr}I_sI_r \sin(\omega_r - \delta) \cdot \cos \omega_1 t \cdot \cos \omega_2 t = \\ &= -\frac{(pp)}{2} L_{sr}I_sI_r \sin(\omega_r - \delta) \cdot [\cos(\omega_1 + \omega_2)t + \cos(\omega_1 - \omega_2)t] = \\ &= -\frac{(pp)}{4} L_{sr}I_sI_r \left\{ \sin\left[(\omega_r + (\omega_1 + \omega_2))t - \delta\right] \cdot \sin\left[(\omega_r - (\omega_1 + \omega_2))t - \delta\right] + \right. \\ &\quad \left. + \sin\left[(\omega_r + (\omega_1 - \omega_2))t - \delta\right] \cdot \sin\left[(\omega_r - (\omega_1 - \omega_2))t - \delta\right] \right\} \end{aligned}$$

Solo per $\omega_1 + \omega_2 = \omega_r$ risulta una coppia media non nulla:

Espressione generale della coppia

$$C_e(t) = \frac{(pp)}{2} [i]^T \frac{d[L]}{d\theta} [i]$$

Macchina elementare a 4 avvolgimenti



$$[v] = [R][i] + [L] \frac{d[i]}{dt} + \omega_r \frac{d[L]}{d\theta_r} [i]$$

$$J \frac{d\omega_m}{dt} = C_e - C_r \quad \theta_r = \omega_r t - \delta$$

Macchina elementare a 4 avvolgimenti

$$\begin{bmatrix} v_A \\ v_B \\ v_a \\ v_b \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_A & 0 & 0 & 0 \\ 0 & R_B & 0 & 0 \\ 0 & 0 & R_a & 0 \\ 0 & 0 & 0 & R_b \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_A \\ i_B \\ i_a \\ i_b \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} L_A & L_{AB} & L_{Aa} & L_{Ab} \\ L_{BA} & L_B & L_{Ba} & L_{Bb} \\ L_{aA} & L_{aB} & L_a & L_{ab} \\ L_{bA} & L_{bB} & L_{ba} & L_b \end{bmatrix} \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} i_A \\ i_B \\ i_a \\ i_b \end{bmatrix} +$$

$$+ \omega_r \frac{d}{d\theta_r} \begin{bmatrix} L_A & L_{AB} & L_{Aa} & L_{Ab} \\ L_{BA} & L_B & L_{Ba} & L_{Bb} \\ L_{aA} & L_{aB} & L_a & L_{ab} \\ L_{bA} & L_{bB} & L_{ba} & L_b \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_A \\ i_B \\ i_a \\ i_b \end{bmatrix}$$

Macchina elementare a 4 avvolgimenti

Per la macchina in esame le induttanze in funzione di θ_r risultano:

$$L_A = L_1 + L_2 \cos 2\theta_r$$

$$L_B = L_1 - L_2 \cos 2\theta_r$$

$$L_{AB} = L_{BA} = L_2 \sin 2\theta_r$$

$$L_{Aa} = L_{aA} = M_1 \cos \theta_r$$

$$L_{Ba} = L_{aB} = M_1 \sin \theta_r$$

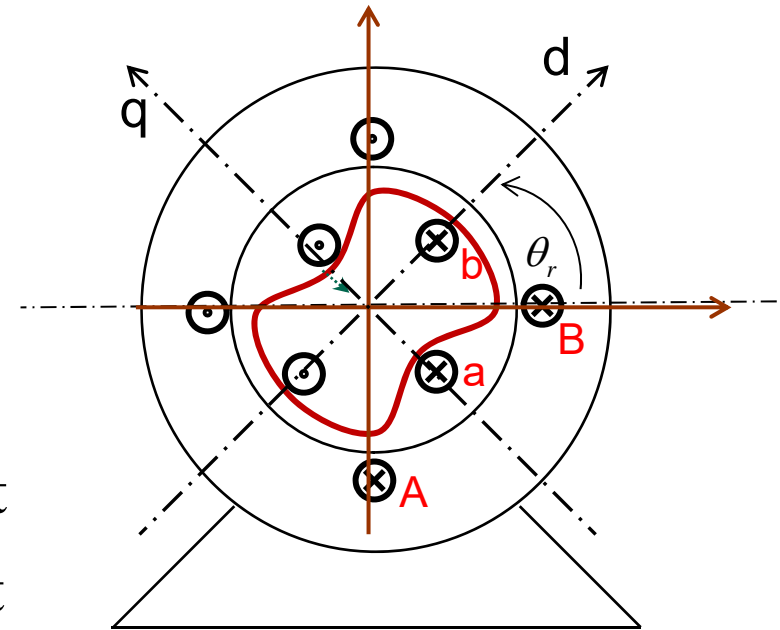
$$L_a = \text{cost}$$

$$L_b = \text{cost}$$

$$L_{ab} = L_{ba} = 0$$

$$L_{Ab} = L_{bA} = -M_1 \sin \theta_r$$

$$L_{Bb} = L_{bB} = M_1 \cos \theta_r$$



Espressione della Coppia elettromagnetica

$$C_e = \frac{1}{2}(pp) \begin{bmatrix} i_A & i_B & | & i_a & i_b \end{bmatrix} \begin{bmatrix} L_A & L_{AB} & | & L_{Aa} & L_{Ab} \\ L_{BA} & L_B & | & L_{Ba} & L_{Bb} \\ \dots & \dots & | & \dots & \dots \\ L_A & L_A & | & L_A & L_A \\ L_A & L_A & | & L_A & L_A \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_A \\ i_B \\ \dots \\ i_a \\ i_b \end{bmatrix}$$

Che può essere scritta sinteticamente:

$$C_e = \frac{1}{2}(pp) \begin{bmatrix} i_{AB} & | & i_{ab} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} G_{AB} & | & G_{ABab} \\ \dots & | & \dots \\ G_{abAB} & | & G_{ab} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{AB} \\ \dots \\ i_{ab} \end{bmatrix}$$

dove si sono usate le notazioni:

$$i_{AB} = \begin{bmatrix} i_A \\ i_B \end{bmatrix} \quad e \quad G_{AB} = \frac{d}{d\theta_r} \begin{bmatrix} L_A & L_{AB} \\ L_{BA} & L_B \end{bmatrix} \quad ecc.$$

Espressione della Coppia elettromagnetica

Sostituendo i valori delle induttanze si ottiene:

$$C_e = \frac{1}{2}(pp) \left[\begin{array}{cc|cc} i_A & i_B & i_a & i_b \end{array} \right] \left[\begin{array}{cc|cc} -2L_2 \operatorname{sen} 2\theta_r & 2L_2 \operatorname{cos} 2\theta_r & -M_1 \operatorname{sen} \theta_r & -M_2 \operatorname{cos} \theta_r \\ 2L_2 \operatorname{cos} 2\theta_r & 2L_2 \operatorname{sen} 2\theta_r & M_1 \operatorname{cos} \theta_r & -M_2 \operatorname{sen} \theta_r \\ \dots & \dots & \dots & \dots \\ -M_1 \operatorname{sen} \theta_r & M_1 \operatorname{cos} \theta_r & 0 & 0 \\ -M_2 \operatorname{cos} \theta_r & -M_2 \operatorname{sen} \theta_r & 0 & 0 \end{array} \right] \left[\begin{array}{c} i_A \\ i_B \\ \dots \\ i_a \\ i_b \end{array} \right]$$

Espressione della Coppia elettromagnetica

Scrivendo l'espressione della coppia in funzione delle sottomatrici:

$$C_e = \frac{(pp)}{2} \left\{ [i_{AB}]^T [G_{AB}] [i_{AB}] + [i_{ab}]^T [G_{abAB}] [i_{AB}] + [i_{AB}]^T [G_{ABab}] [i_{ab}] \right\}$$

Sostituendo infine i valori delle induttanze:

$$C_e = (pp) [L_2 \sin 2\theta_r (i_B^2 - i_A^2) + 2L_2 \cos 2\theta_r \cdot i_A i_B +$$

Coppia di anisotropia

$$+ M_1 i_a (i_B \cos \theta_r - i_A \sin \theta_r) - M_2 i_b (i_A \cos \theta_r + i_B \sin \theta_r)]$$

Coppia cilindrica

Equazioni della macchina in un sistema di riferimento solidale con il rotore

Si utilizza il concetto di trasformazione.

Per lo statore la trasformazione avviene utilizzando la matrice C_0

Per il rotore non è necessaria alcuna trasformazione; per generalità si trasformeranno le grandezze con una matrice identità I .

$$[C_0] = \begin{bmatrix} \cos(\theta_0) & \text{sen}(\theta_0) \\ -\text{sen}(\theta_0) & \cos(\theta_0) \end{bmatrix} \quad [I] = \begin{bmatrix} 1 & 0 \\ 0 & 1 \end{bmatrix}$$

Nel nuovo sistema di riferimento si possono utilizzare gli indici D, Q, d, q
rispettivamente:

$$\begin{bmatrix} i_D \\ i_Q \end{bmatrix} = [C_0] \times \begin{bmatrix} i_A \\ i_B \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} i_d \\ i_q \end{bmatrix} = [I] \times \begin{bmatrix} i_a \\ i_b \end{bmatrix}$$

Equazioni della macchina nel sistema originario

In forma matriciale:

$$\begin{bmatrix} v_{AB} \\ \dots \\ v_{ab} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_{AB} & \vdots & 0 \\ \dots & & \\ 0 & \vdots & R_{ab} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{AB} \\ \dots \\ i_{ab} \end{bmatrix} + \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} \psi_{AB} \\ \dots \\ \psi_{ab} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \psi_{AB} \\ \dots \\ \psi_{ab} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} L_{AB} & \vdots & L_{ABab} \\ \dots & & \\ L_{abAB} & \vdots & L_{ab} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{AB} \\ \dots \\ i_{ab} \end{bmatrix}$$

Equazioni della macchina nel sistema originario

$$\begin{bmatrix} v_{AB} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_{AB} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{AB} \end{bmatrix} + \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} \psi_{AB} \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} \psi_{AB} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} L_{AB} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{AB} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} L_{ABab} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{ab} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} v_{ab} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_{ab} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{ab} \end{bmatrix} + \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} \psi_{ab} \end{bmatrix} \quad \begin{bmatrix} \psi_{ab} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} L_{abAB} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{AB} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} L_{ab} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{ab} \end{bmatrix}$$

Moltiplicando a sinistra per C_0 e ricordando che $C_0^T C_0 = I$

$$\begin{bmatrix} C_0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{AB} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} C_0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} R_{AB} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} C_0 \end{bmatrix}^T \begin{bmatrix} C_0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{AB} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} C_0 \end{bmatrix} \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} \psi_{AB} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} v_{dq} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_{dq} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{dq} \end{bmatrix} + \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} \psi_{dq} \end{bmatrix}$$

Equazioni della macchina nel sistema originario

Per trasformare le derivate dei flussi si deve osservare che:

$$\begin{aligned} [C_0] \frac{d[\psi_{AB}]}{d\theta_r} &= [C_0] \frac{d[C_0]^T [\psi_{DQ}]}{d\theta_r} = \\ &= [C_0][C_0]^T \frac{d[\psi_{AB}]}{d\theta_r} + [C_0] \frac{d[C_0]^T}{d\theta_r} [\psi_{DQ}] = \\ &= \frac{d[\psi_{AB}]}{d\theta_r} + \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} [\psi_{DQ}] \end{aligned}$$

Equazioni della macchina nel sistema trasformato

$$\begin{bmatrix} v_{DQ} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_{DQ} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{DQ} \end{bmatrix} + \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} \psi_{DQ} \end{bmatrix} + \omega_r \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \psi_{DQ} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} v_{dq} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_{dq} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{dq} \end{bmatrix} + \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} \psi_{dq} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \psi_{DQ} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} L_{DQ} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{DQ} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} L_{DQdq} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{dq} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} \psi_{dq} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} L_{dqDQ} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{DQ} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} L_{dq} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_{dq} \end{bmatrix}$$

Equazioni della macchina nel sistema trasformato

Si ottiene infine:

$$\begin{aligned} [v_{DQ}] = & [R_{DQ}][i_{DQ}] + [L_{DQ}]\frac{d[i_{DQ}]}{dt} + [L_{DQdq}]\frac{d[i_{dq}]}{dt} + \\ & + \omega_r \left(\frac{d[L_{DQ}]}{d\theta_r}[i_{DQ}] + \frac{d[L_{DQdq}]}{d\theta_r}[i_{dq}] \right) + \omega_r \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \left([L_{DQ}][i_{DQ}] + [L_{DQdq}][i_{dq}] \right) \end{aligned}$$

$$[v_{dq}] = [R_{dq}][i_{dq}] + [L_{dqDQ}]\frac{d[i_{DQ}]}{dt} + [L_{dq}]\frac{d[i_{dq}]}{dt} + \omega_r \left(\frac{d[L_{dqDQ}]}{d\theta_r}[i_{DQ}] + \frac{d[L_{dq}]}{d\theta_r}[i_{dq}] \right)$$

Equazioni della macchina nel sistema trasformato

Sostituendo alle sottomatrici i rispettivi valori:

$$\begin{bmatrix} v_D \\ v_Q \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_1 & 0 \\ 0 & R_1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_D \\ i_Q \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} L_D & 0 \\ 0 & L_Q \end{bmatrix} \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} i_D \\ i_Q \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} M_1 & 0 \\ 0 & M_2 \end{bmatrix} \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} i_d \\ i_q \end{bmatrix} + \omega_r \begin{bmatrix} 0 & -1 \\ 1 & 0 \end{bmatrix} \left(\begin{bmatrix} L_D & 0 \\ 0 & L_Q \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_D \\ i_Q \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} M_1 & 0 \\ 0 & M_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_d \\ i_q \end{bmatrix} \right)$$

$$\begin{bmatrix} v_d \\ v_q \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_2 & 0 \\ 0 & R_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_d \\ i_q \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} L_d & 0 \\ 0 & L_q \end{bmatrix} \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} i_d \\ i_q \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} M_1 & 0 \\ 0 & M_2 \end{bmatrix} \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} i_D \\ i_Q \end{bmatrix}$$

Equazioni della macchina nel sistema trasformato

$$v_D = R_1 i_D + L_D \frac{di_D}{dt} + M_1 \frac{di_d}{dt} - \omega_r [L_Q i_Q + M_2 i_q]$$

$$v_Q = R_1 i_Q + L_Q \frac{di_Q}{dt} + M_2 \frac{di_q}{dt} + \omega_r [L_D i_D + M_1 i_d]$$

$$v_d = R_2 i_d + L_d \frac{di_d}{dt} + M_1 \frac{di_D}{dt}$$

$$v_q = R_2 i_q + L_q \frac{di_q}{dt} + M_2 \frac{di_Q}{dt}$$

Equazioni della macchina nel sistema trasformato

In forma matriciale:

$$\begin{bmatrix} v_D \\ v_Q \\ v_d \\ v_q \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R_1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & R_1 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & R_2 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & R_2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_D \\ i_Q \\ i_d \\ i_q \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} L_D & 0 & M_1 & 0 \\ 0 & L_Q & 0 & M_2 \\ M_1 & 0 & L_d & 0 \\ 0 & M_2 & 0 & L_q \end{bmatrix} \frac{d}{dt} \begin{bmatrix} i_D \\ i_Q \\ i_d \\ i_q \end{bmatrix} + \omega_r \begin{bmatrix} 0 & -L_Q & 0 & -M_2 \\ L_D & 0 & M_1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} i_D \\ i_Q \\ i_d \\ i_q \end{bmatrix}$$

Espressione della coppia nel sistema originario

Si considera una matrice di trasformazione complessiva C_2 comprendente sia la trasformazione di statore (sottomatrice in alto a sinistra), sia quella di rotore (sottomatrice in basso a destra), quest'ultima coincide con la matrice identità I perché il sistema di riferimento scelto è proprio quello di rotore:

$$C_2 = \begin{bmatrix} C_0 & \vdots & 0 \\ \dots & \dots & \\ 0 & \vdots & I \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos\theta_r & \sin\theta_r & 0 & 0 \\ -\sin\theta_r & \cos\theta_r & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 1 \end{bmatrix}$$

Espressione della coppia nel sistema originario

$$\begin{aligned} C_e &= \frac{(pp)}{2} \left\{ [i_{ABab}]^T \frac{d[L_{ABab}]}{d\theta_r} [i_{ABab}] \right\} = \\ &= \frac{(pp)}{2} \left\{ [i_{ABab}]^T [C_2]^T [C_2] \frac{d[L_{ABab}]}{d\theta_r} [C_2]^T [C_2] [i_{ABab}] \right\} = \\ &= \frac{(pp)}{2} \left\{ [i_{DQdq}]^T [C_2] \frac{d[L_{ABab}]}{d\theta_r} [C_2]^T [i_{DQdq}] \right\} \end{aligned}$$

Espressione della coppia nel sistema trasformato

$$\begin{aligned}\frac{d[L_{DQdq}]}{d\theta_r} &= \frac{d}{d\theta_r} \left([C_2][L_{ABab}][C_2]^T \right) = \\ &= [C_2] \frac{d[L_{ABab}]}{d\theta_r} [C_2]^T + \frac{d[C_2]}{d\theta_r} [L_{ABab}][C_2]^T + [C_2][L_{ABab}] \frac{d[C_2]^T}{d\theta_r}\end{aligned}$$

$$[C_2] \frac{d[L_{ABab}]}{d\theta_r} [C_2]^T = \frac{d[L_{DQdq}]}{d\theta_r} - 2 \frac{d[C_2]}{d\theta_r} [C_2]^T [L_{DQdq}]$$

Espressione della coppia nel sistema trasformato

$$C_e = -2 \frac{(pp)}{2} [i_{DQdq}]^T \frac{d[C_2]}{d\theta_r} [C_2]^T [L_{DQdq}] [i_{DQdq}] = (pp) [i_{DQdq}]^T [G_{DQdq}] [i_{DQdq}]$$

in cui:

$$[G_{DQdq}] = -\frac{d[C_2]}{d\theta_r} [C_2] [L_{DQdq}]$$

Espressione della coppia nel sistema trasformato

Nel caso in esame risulta:

$$G_{DQ,dq} = \begin{bmatrix} 0 & -1 & 0 & 0 \\ 1 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} L_D & 0 & M_1 & 0 \\ 0 & L_Q & 0 & M_2 \\ M_1 & 0 & L_d & 0 \\ 0 & M_2 & 0 & L_q \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 & -L_Q & 0 & -M_2 \\ L_D & 0 & M_1 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \\ 0 & 0 & 0 & 0 \end{bmatrix}$$

Si ricava infine la coppia:

$$C_e = (pp) [(L_D - L_Q)i_D i_Q + M_1 i_Q i_d - M_2 i_D i_q]$$