

Figura 12.13. Sinistra: spaccato del toro. Destra sezione del toro nel piano (r,z).



Figura 12.14. Sezione del mutuo accoppiamento nel piano (r,z).

Induttanza di un solenoide toroidale di sezione rettangolare

La geometria è descritta nella figura 12.13. Indicando con I la corrente circolante in ciascuna spira del solenoide, il campo \mathbf{B} è dato dalla (12.21). Pertanto il flusso concatenato con una spira è

$$\phi = \iint_{S} \mathbf{B} \cdot \hat{\mathbf{n}} dS = \int_{R_{1}}^{R_{2}} \frac{\mu_{0} IN}{2\pi} \frac{h}{r} dr = \frac{\mu_{0} IN}{2\pi} h \log \frac{R_{2}}{R_{1}}$$
(12.56)

Il flusso totale concatenato con l'intero solenoide è pertanto:

$$\phi_{\gamma} = N\phi = \frac{\mu_0 I N^2}{2\pi} h \log \frac{R_2}{R_1}$$
(12.57)

Ne segue che l'induttanza L è

$$L = \frac{\phi_{\gamma}}{I} = \frac{\mu_0 N^2}{2\pi} h \log \frac{R_2}{R_1}$$
(12.58)

Coefficiente di mutua induzione di due solenoidi toroidali concentrici di sezione rettangolare

La geometria è descritta nella figura 12.14. Indicando con I_1 la corrente circolante in ciascuna spira del primo solenoide, il flusso generato I_1 e concatenato con una spira del secondo solenoide è:

$$\phi_{21} = \iint_{S_2} \mathbf{B}_1 \cdot \hat{\mathbf{n}}_2 dS = -\int_{R_{1i}}^{R_{2i}} \frac{\mu_0 I_1 N_1}{2\pi} \frac{h_i}{r} dr = \frac{\mu_0 I_1 N_1}{2\pi} h_i \log \frac{R_{2i}}{R_{1i}}$$
(12.59)

Il segno meno dipende dal fatto che, per $I_1>0$, con riferimento al verso assunto in fig. 12.14 per I_1 , il campo **B**₁ prodotto da I_1 risulta opposto alla normale $\hat{\mathbf{n}}_2$ alla superficie S_2 del secondo solenoide, orientata in modo congruente al verso assunto per I_2 .

Il flusso totale concatenato col secondo solenoide è pertanto:

$$\phi_{\gamma 2} = N_2 \phi_{21} = -\frac{\mu_0 I_1 N_1 N_2}{2\pi} h_i \log \frac{R_{2i}}{R_{1i}}$$
(12.60)

Ne segue che il coefficiente di mutua induzione M è

$$M = \frac{\phi_{\gamma 2}}{I_1} = -\frac{\mu_0 N_1 N_2}{2\pi} h_i \log \frac{R_{2i}}{R_{1i}}$$
(12.61)

Infine, confrontando $M^2 con L_1 L_2$, si ha:

$$M^{2} = \frac{\mu_{0}^{2} N_{1}^{2} N_{2}^{2}}{4\pi^{2}} h_{i}^{2} \left(\log \frac{R_{2i}}{R_{1i}} \right)^{2}$$

$$L_{1}L_{2} = \frac{\mu_{0} N_{1}^{2}}{2\pi} h_{e} \log \frac{R_{2e}}{R_{1e}} \frac{\mu_{0} N_{2}^{2}}{4\pi^{2}} h_{i} \log \frac{R_{2i}}{R_{1i}} =$$

$$\frac{\mu_{0}^{2} N_{1}^{2} N_{2}^{2}}{4\pi^{2}} h_{e} h_{i} \log \frac{R_{2e}}{R_{1e}} \log \frac{R_{2i}}{R_{1i}} > M^{2}$$
(12.62)

Se ne conclude che in questo caso l'accoppiamento tra i due solenoidi non perfetto. Il coefficiente di accoppiamento k è:

$$k = \frac{|M|}{\sqrt{L_1 L_2}} = \left[\frac{h_i}{h_e} \frac{\log \frac{R_{2i}}{R_{1i}}}{\log \frac{R_{2e}}{R_{1e}}} \right]$$
(12.63)

13. Misura della caratteristica *B*-*H*

La caratteristica B-H può essere misurata con l'apparato sperimentale mostrato in fig. 13.1. Il materiale magnetico è collocato all'interno di un solenoide toroidale come quello discusso nel paragrafo 12. L'avvolgimento è costituito da N_I spire percorse da una corrente *i* la cui intensità può essere variata opportunamente, ad esempio con una resistenza¹ variabile collegata ad un generatore sinusoidale. Un'altra resistenza in serie può consentite di associare il valore $v_H(t)$ della differenza di potenziale ai suoi morsetti alla corrente *i*:

$$v_H(t) = R_H i(t) \tag{13.1}$$

Le linee di campo, come già si è visto, sono circonferenze con il centro sull'asse di simmetria del toro e che si sviluppano all'interno del toro stesso concatenando le N_I spire dell'avvolgimento. Il campo magnetico è pertanto determinato dalla sola legge della circuitazione, che, applicata alla generica circonferenza γ di raggio r, fornisce

$$\oint_{\gamma} \mathbf{H} \cdot d\mathbf{l} = H \oint_{\gamma} dl = H 2\pi r = N_1 i$$
(13.1)

¹ La regolazione dell'intensità della corrente può essere ottenuta più convenientemente con un Variac, un autotrasformatore a rapporto spire variabile.

Supponendo che il raggio maggiore R dell'avvolgimento toroidale sia grande rispetto alla dimensione della sua sezione, possiamo ignorare la variazione di r all'interno della sezione ed approssimare r con un raggio medio di valore R. Risulta quindi

$$H = \frac{N_1 i}{2\pi r} \cong \frac{N_1 i}{2\pi R} \tag{13.2}$$

Per misurare *B* si può far riferimento alla legge dell'induzione (12.27). A questo scopo avvolgiamo sul toro un altro circuito costituito da N_2 spire e chiuso con una impedenza elevata, in modo da assorbire una corrente trascurabile. In tal modo il campo *H* non subisce apprezzabili variazioni. Con riferimento alla fig.13.2, la tensione indotta sulle N_2 spire, nell'ipotesi che queste siano realizzate con un conduttore di resistività trascurabile, risulta essere:

$$-\frac{d\phi_{\gamma}}{dt} = \int_{\gamma_{spira}} \mathbf{E} \cdot \hat{\mathbf{t}} dl = \int_{B\gamma_l A} \mathbf{E} \cdot \hat{\mathbf{t}} dl + \int_{A\gamma_e B} \mathbf{E} \cdot \hat{\mathbf{t}} dl = V_{AB}$$
(13.3)

Considerando il campo d'induzione **B** parallelo ad **H** e praticamente costante all'interno del toro, si ha per il flusso ϕ_{γ}

$$\phi_{\gamma} = \iint_{S_{\gamma}} \mathbf{B} \cdot \hat{\mathbf{n}} dS = N_2 \iint_{S} \mathbf{B} \cdot \hat{\mathbf{n}} dS + \iint_{S_{ext}} \mathbf{B} \cdot \hat{\mathbf{n}} dS \cong N_2 B \iint_{S} dS = N_2 BS$$
(13.4)

e quindi

$$B = \frac{\phi_{\gamma}}{N_2 S} \tag{13.5}$$

Nella (13.4) si è tenuto conto che l'induzione magnetica al di fuori del circuito magnetico è trascurabile e, pertanto, ϕ_{γ} non dipende dalla forma di γ_{ext} .

L'induzione magnetica *B* può essere quindi ottenuta integrando nel tempo la tensione *V*ab:

$$\phi_{\gamma}(t) = \phi_{\gamma}(0) + \int_{0}^{t} V_{AB}(t)dt$$
(13.6)

L'integrazione può essere facilmente ottenuta con un circuito integratore, quale è ad esempio un circuito RC (fig 13.3) con una costante di tempo RC molto elevata rispetto al periodo della forma d'onda del generatore sinusoidale che alimenta l'avvolgimento di N_1 spire. Con riferimento al circuito di fig. 13.3, si ha infatti:

$$RC\frac{dv_B}{dt} + v_B = V_{AB}(t)$$
(13.7)

$$RC\frac{dv_B}{dt} \cong V_{AB}(t) \tag{13.9}$$

E quindi

$$v_B(t) = v_B(0) + \frac{1}{RC} \int_0^t V_{AB}(t) dt$$
(13.10)

Riassumendo, si ha che le due tensioni sono proporzionali rispettivamente ad H ed a B:

$$v_H = R_H i = \left(R_H \frac{2\pi R}{N_1} \right) H$$

$$v_{B} = \frac{1}{RC} \int_{0}^{t} V_{AB}(t) dt = \frac{1}{RC} \phi_{\gamma} = \left(\frac{1}{RC} N_{2}S\right) B$$

Esse possono quindi consentire di tracciare la caratteristica *B-H*, utilizzando, ad esempio, un oscilloscopio, in cui i morsetti associati alla deflessione orizzontale sono alimentati da $v_{\rm H}$ e quelli della deflessione verticale sono alimentati da $v_{\rm B}$. Il diagramma che si ottiene, nel caso di un materiale ferromagnetico è riportato schematicamente in fig. 13.3.



Figura 13.1 Un apparato sperimentale che consente di misurare la caratteristica B-H



Figura 13.2 I riferimenti per il calcolo della tensione V_{AB} sulla curva gamma2



Figura 13.3 La curva del ciclo d'isteresi ottenuta in risposta ad una corrente sinusoidale