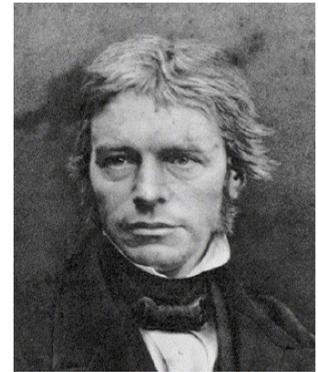


6 INDUZIONE ELETTROMAGNETICA

Tra il 1822 e il 1825, Michel Faraday, ipotizzando l'esistenza di una simmetria tra i fenomeni naturali, per cui se una corrente esercita un'influenza su di una calamita così una calamita deve poter modificare lo stato di una corrente, svolse una serie di infruttuosi esperimenti volti a mettere in luce questo effetto. L'origine degli insuccessi era legata al fatto che egli si aspettava un fenomeno stazionario, così come nell'esperimento di Ørsted una corrente costante determina una deviazione dell'ago magnetico. Utilizzando una coppia di bobine toroidali avvolte su un anello di ferro, una collegata con una pila attraverso un interruttore e l'altra chiusa su un rudimentale galvanometro, nel 1831 Faraday notò un'istantanea deviazione dell'indice del galvanometro in corrispondenza della chiusura dell'interruttore. Tale esperimento venne successivamente ripetuto in più modi, così nello stesso anno Faraday osservò che introducendo un magnete in una bobina cilindrica collegata ad un galvanometro, l'indice dello strumento subiva una deflessione e, quando il magnete veniva estratto, la deflessione si manifestava nel senso contrario.



Michel Faraday

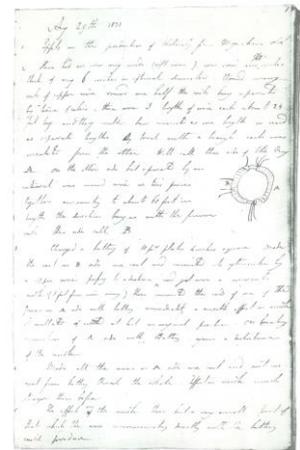


Bobina adoperata da Faraday per lo studio dell'induzione (Royal Institution, London)

Da questi effetti Faraday dedusse che in un circuito chiuso si induce una corrente quando questo, posto in movimento, taglia le linee di forza di un campo magnetico. Se il circuito si allontana dal campo taglia le linee di forza in senso contrario rispetto a quando si avvicina, determinando l'inversione della corrente. Qualora il campo magnetico e il circuito siano fermi, come nel caso dell'esperimento delle bobine toroidali, nell'istante in cui una delle bobine è attraversata da corrente avviene come se le linee di forza del campo magnetico si muovessero, per cui la seconda bobina risulta percorsa da corrente. Ciò siccome lo sviluppo delle linee di forza durante il transitorio seguente alla chiusura dell'interruttore nel circuito primario è analogo all'avvicinamento della bobina ad un campo magnetico stazionario.

Il fenomeno dell'*induzione elettromagnetica* venne scoperto quasi contemporaneamente dal fisico americano Joseph Henry che tuttavia non ebbe modo di rendere pubbliche le sue ricerche. Sempre nel 1831 Henry, mettendo in pratica il fenomeno dell'induzione realizzò il primo motore elettrico, in cui un magnete era fatto ruotare all'interno di una bobina. Un analogo dispositivo venne costruito nel 1833 dall'italiano Salvatore Del Negro.

Gli esperimenti di Faraday e Henry misero in luce la possibilità di avere all'interno di un circuito una corrente, detta *corrente indotta*, senza che vi sia alcuna batteria. Poiché sono le forze elettromotrici a determinare il moto delle cariche in un circuito, vuol dire che il fenomeno scoperto da Faraday ed Henry determina l'origine di una *forza elettromotrice indotta* all'interno del circuito.



Pagina del diario di Faraday datata 29 agosto 1831 in cui è riportata la scoperta dell'induzione elettromagnetica (Royal Institution, London)

6.1 Legge di Faraday-Henry

Il flusso di una corrente tra due punti in un circuito è determinato dalla presenza di una differenza di potenziale tra questi punti. Indicando con A e B tali punti, la differenza di potenziale si esprime come:

$$V_A - V_B = \int_A^B \vec{E} \cdot d\vec{l};$$

se si fa riferimento ad un circuito chiuso \mathcal{C} , come negli esempi precedenti, si ha:

$$V = \oint_{\mathcal{C}} \vec{E} \cdot d\vec{l}.$$



Induzione dovuta al moto di un magnete all'interno di una bobina cilindrica

Quindi, tramite il fenomeno dell'induzione elettromagnetica, in seno al circuito si origina un campo elettromotore, cioè un campo di natura non conservativa. Sperimentalmente si osserva che la forza elettromotrice V è proporzionale alla rapidità di variazione nel tempo del flusso del campo magnetico attraverso la superficie sottesa dal circuito in esame. La variazione del flusso si può avere sia a causa della variazione del campo magnetico in prossimità del circuito, sia per una modifica della superficie attraverso la quale si calcola il flusso sia, ancora, in corrispondenza di una variazione dell'angolo compreso tra la direzione del campo magnetico e la direzione normale alla superficie considerata. L'intensità della forza elettromotrice indotta V in un circuito di superficie S , per effetto del campo magnetico \vec{B} , è data dalla *legge di Faraday-Henry*, che venne espressa matematicamente da Franz Neumann nel 1847:

$$V = -\frac{d\phi(\vec{B})}{dt} = -\frac{d}{dt} \int_S \vec{B} \cdot d\vec{s}. \quad (6.1)$$

Esempio: (*Spira in rotazione in un campo magnetico*) Consideriamo una spira rettangolare di superficie S e resistenza R che ruota attorno ad un'asse passante per il piano della spira con velocità angolare ω costante, in un campo magnetico \vec{B} uniforme. L'angolo ϑ tra la direzione della normale \hat{n} alla superficie della spira e la direzione di \vec{B} , varia nel tempo secondo la legge:

$$\vartheta = \omega t$$

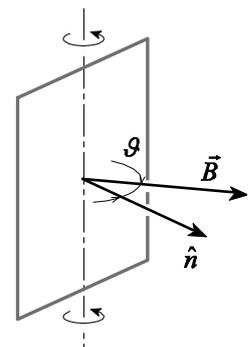
così, il flusso di \vec{B} attraverso la superficie della spira è dato da:

$$\phi(\vec{B}) = \int_S \vec{B} \cdot d\vec{s} = \int_S \vec{B} \cdot \hat{n} \, ds = \int_S B \cos \vartheta \, ds = BS \cos(\omega t),$$

quindi la forza elettromotrice indotta vale:

$$V(t) = -\frac{d\phi(\vec{B})}{dt} = BS\omega \sin(\omega t).$$

Pertanto, la corrente che attraversa la spira ha intensità:



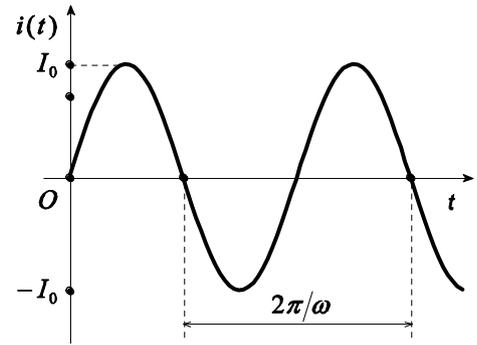
$$i(t) = \frac{V(t)}{R} = \frac{BS\omega}{R} \sin(\omega t);$$

posto infine:

$$I_0 \equiv \frac{BS\omega}{R},$$

la corrente $i(t)$ si esprime come:

$$i(t) = I_0 \sin(\omega t),$$



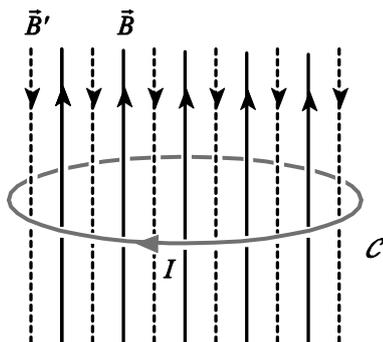
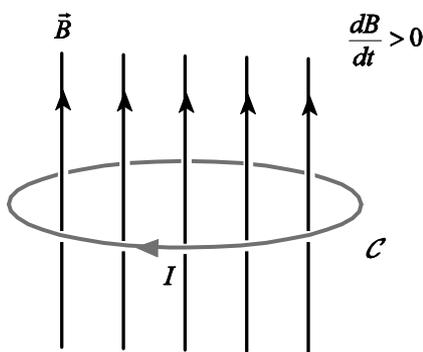
ovvero la spira risulta sede di una corrente alternata di intensità I_0 e frequenza pari a $\omega/(2\pi)$.

6.2 Legge di Lenz

Come vedremo nel seguito, la polarità della forza elettromotrice indotta può essere stabilita a partire dall'applicazione della convenzione relativa all'orientamento della superficie attraverso la quale si determina il flusso, rispetto al verso di percorrenza del contorno di tale superficie. Nondimeno questa polarità si può ricavare anche su basi fenomenologiche attraverso l'applicazione della legge proposta da Emilij Cristianovič Lenz nel 1834, la quale afferma che la polarità della forza elettromotrice indotta in un circuito è tale da produrre una corrente che genera un campo magnetico \vec{B}' che si oppone alla variazione del flusso attraverso il circuito stesso. In altri termini, la corrente indotta tende a mantenere costante l'originario valore del campo magnetico. Nel caso descritto in figura, il circuito è immerso in un campo



Emilij Cristianovič Lenz



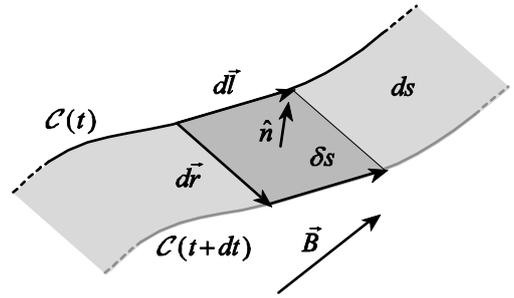
magnetico \vec{B} che aumenta nel tempo ($dB/dt > 0$); per effetto della variazione del flusso di \vec{B} attraverso il circuito, questo sarà sede di una forza elettromotrice. La *legge di Lenz* afferma che tale forza elettromotrice determinerà una corrente che percorrerà il circuito in senso orario, in maniera da generare un campo magnetico \vec{B}' tale da opporsi all'aumento dell'intensità del campo \vec{B} . E' possibile trovare una giustificazione di carattere energetico a tale fenomeno; supponiamo, per assurdo, che la forza elettromotrice indotta sia tale da produrre una corrente il cui verso determina un campo magnetico che si somma col campo originale anziché sottrarsi. In questo caso, ad un aumento di \vec{B} corrisponderebbe un ulteriore aumento del campo magnetico totale, col conseguente aumento dell'intensità della corrente indotta. Ciò innescherebbe un processo che determinerebbe la crescita indefinita della corrente in seno al circuito; d'altra parte, poiché al passaggio di corrente è associata una dissipazione di energia, vuol dire che in tale circostanza si avrebbe la generazione progressiva di energia a spese di un campo magnetico iniziale di intensità finita. Ciò è un palese assurdo derivante dalla scorretta assunzione del verso della corrente indotta.

6.3 Induzione di movimento



Franz Neumann

Nel suo trattato sull'elettromagnetismo del 1847, Neumann introdusse il principio secondo cui l'induzione che si produce in un certo tempo è proporzionale alla velocità con cui si muove un conduttore in un campo magnetico. Consideriamo un circuito \mathcal{C} immerso in un campo magnetico \vec{B} ; come già visto, la variazione del flusso del campo magnetico concatenato col circuito può ottenersi in varie maniere che di solito possono ricondursi a due casi: il flusso di \vec{B} varia perché \vec{B} varia nel tempo mentre il circuito \mathcal{C} resta fermo; oppure il flusso di \vec{B} varia siccome cambia col tempo la configurazione del circuito \mathcal{C} in un campo magnetico stazionario. Questo secondo caso è detto *induzione di movimento*. Il circuito, nello spostarsi, genera nel tempo dt una superficie ds che può ritenersi costituita dalle superfici elementari δs descritte dai singoli elementi del circuito. Sia \vec{v} la velocità con cui si sposta il circuito, inteso, per semplicità, come un corpo rigido; lo spostamento elementare $d\vec{r}$ dell'elemento infinitesimo di circuito $d\vec{l}$ sarà dato dal prodotto $\vec{v} dt$, così la superficie δs varrà¹:



$$\hat{n} \delta s = -d\vec{l} \times d\vec{r} = -d\vec{l} \times \vec{v} dt,$$

pertanto, la variazione nel tempo dt del flusso di \vec{B} concatenato col circuito è:

$$d\phi(\vec{B}) = \int_{ds} \vec{B} \cdot \hat{n} \delta s = - \int_{\mathcal{C}} \vec{B} \cdot (d\vec{l} \times \vec{v}) dt,$$

da cui, poiché \vec{B} è costante, segue²:

$$\frac{d\phi(\vec{B})}{dt} = -V = - \int_{\mathcal{C}} \vec{B} \cdot (d\vec{l} \times \vec{v}) = - \int_{\mathcal{C}} (\vec{v} \times \vec{B}) \cdot d\vec{l}$$

dove V indica la forza elettromotrice indotta nel circuito. La relazione precedente:

¹ Con riferimento alla figura, la superficie del parallelogramma determinato dai vettori \vec{v} e \vec{u} può essere riguardata come il modulo del prodotto vettoriale:

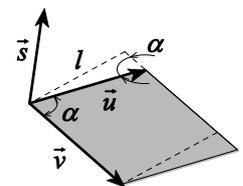
$$\vec{s} = \vec{v} \times \vec{u};$$

infatti il modulo di \vec{s} è:

$$s = vu \sin \alpha = v(u \sin \alpha) = vl,$$

dove l è la proiezione $u \sin \alpha$ del vettore \vec{u} lungo la perpendicolare al vettore \vec{v} .

² In questa relazione si fa uso dell'identità vettoriale relativa al prodotto misto tra vettori $\vec{A} \cdot (\vec{B} \times \vec{C}) = \vec{B} \cdot (\vec{C} \times \vec{A})$.



$$V = \int_c (\vec{v} \times \vec{B}) \cdot d\vec{l} , \tag{6.2}$$

consente di interpretare la forza elettromotrice indotta come dovuta all'azione della forza di Lorentz $q\vec{v} \times \vec{B}$ sulle cariche libere presenti nel circuito in moto.

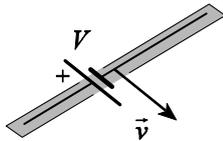
Esempio: Consideriamo una sbarretta conduttrice di lunghezza l in moto a velocità costante \vec{v} attraverso un campo magnetico \vec{B} uniforme e costante nel tempo; per semplicità assumiamo che i vettori \vec{v} e \vec{B} siano perpendicolari. Per effetto del moto, sugli elettroni della sbarretta agisce una forza \vec{f} pari a $-e\vec{v} \times \vec{B}$ che li spinge verso un'estremità della sbarretta; questo spostamento causa la generazione di un campo elettrostatico \vec{E} tra gli estremi della sbarretta che, progressivamente determina una forza sugli elettroni tale da impedirne l'ulteriore movimento. La condizione di equilibrio corrispondente alla situazione in cui il moto di cariche si arresta è:

$$-e\vec{E} = -e\vec{v} \times \vec{B} ,$$

ossia, siccome per ipotesi \vec{v} e \vec{B} sono perpendicolari:

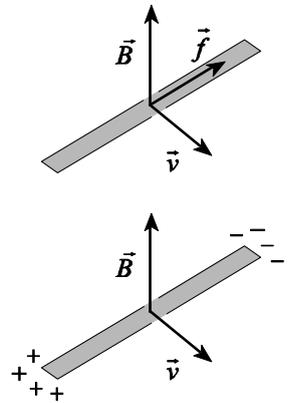
$$E = vB .$$

Poiché tale campo è uniforme, esso sarà legato alla differenza di potenziale V che si origina ai capi della sbarretta attraverso la relazione El , così:

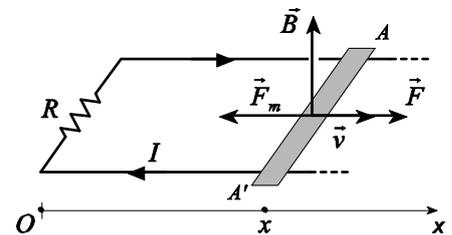


$$V = Blv ,$$

con la polarità indicata in figura. Quindi fra gli estremi della sbarretta è presente una differenza di potenziale fintanto essa si muove nel campo magnetico; se si inverte il verso del moto, anche la polarità della differenza di potenziale si inverte.



Quando la sbarretta dell'esempio precedente è parte di un circuito chiuso, la variazione del flusso magnetico attraverso tale circuito determina una corrente. Per esaminare tale effetto supponiamo che la sbarretta, di resistenza trascurabile, sia in moto lungo due guide conduttrici fisse e parallele e che questo circuito sia immerso in un campo magnetico \vec{B} uniforme e costante, perpendicolare al piano del circuito. Per effetto di una forza esterna \vec{F} applicata alla sbarretta, questa si muove, in un certo istante, con velocità \vec{v} ; di conseguenza le cariche libere della sbarretta saranno soggette ad una forza magnetica diretta lungo la sbarretta. Poiché le cariche possono muoversi lungo l'intero circuito chiuso, questo sarà sede di una corrente indotta I . La forza elettromotrice V indotta ai capi della sbarretta può essere stabilita attraverso la (6.1) determinando la variazione dell'area del circuito prodotta dal moto della sbarretta nel campo magnetico. Il flusso di \vec{B} attraverso il circuito vale:



$$\phi(\vec{B}) = \int_{\text{circuito}} \vec{B} \cdot d\vec{s} = Blx , \tag{6.3}$$

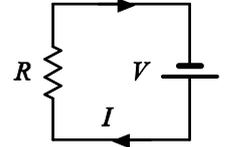
dove x è l'altro lato del circuito, così dalla (6.1) la forza elettromotrice indotta è:

$$V = -\frac{d\phi(\vec{B})}{dt} = -\frac{d}{dt}(Blx) = -Bl\frac{dx}{dt} = -Blv ;$$

se R indica la resistenza del circuito, la corrente I ha intensità pari a:

$$I = \frac{|V|}{R} = \frac{Blv}{R},$$

pertanto, il dispositivo testé descritto può essere schematizzato come mostrato in figura. Si osservi che il verso di questa corrente è tale da generare un campo magnetico diretto nel verso opposto a quello di \vec{B} ; questo risultato è in accordo con la legge di Lenz in quanto, col muoversi della sbarretta nel verso positivo delle x , il flusso di \vec{B} attraverso il circuito aumenta nel tempo e pertanto la corrente indotta deve generare un campo tale da opporsi a questo aumento. Il lavoro svolto dalla forza esterna applicata \vec{F} , in un certo intervallo di tempo, è pari all'energia elettrica che la forza elettromotrice indotta fornisce al circuito nello stesso intervallo di tempo. Inoltre, qualora il moto si espliciti a velocità costante, il lavoro fatto dalla forza applicata deve risultare uguale all'energia dissipata sotto forma di calore nella resistenza del circuito nello stesso intervallo di tempo.



Dalla (4.5), la forza di natura magnetica \vec{F}_m esercitata sulla sbarretta per effetto del moto è:

$$\vec{F}_m = I \int_A^{A'} d\vec{l} \times \vec{B} = -\hat{x} IBl,$$

tale forza è diretta nel verso contrario a quello del moto. Volendo che il moto sia uniforme, deve risultare:

$$\vec{F} = -\vec{F}_m,$$

e tale forza deve fornire una potenza P pari a:

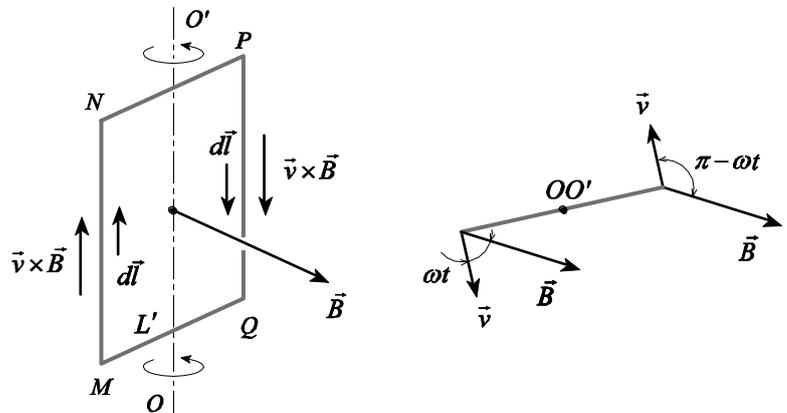
$$P = Fv = IBlv = VI,$$

cioè uguale alla potenza erogata dal generatore di forza elettromotrice indotta. Inoltre, dalla legge di Ohm (3.8), risulta anche:

$$P = I^2 R$$

ovvero, P è pari alla potenza dissipata nella resistenza R .

Esempio: Riesaminiamo il precedente esempio della spira in rotazione in un campo magnetico allo scopo di verificare la possibilità di stabilire l'espressione della forza elettromotrice indotta senza fare uso della (6.1). Con riferimento ai simboli riportati nella figura, la forza elettromotrice indotta nella spira vale:



$$V(t) = \oint_{\text{spira}} (\vec{v} \times \vec{B}) \cdot d\vec{l} = \int_P^Q (\vec{v} \times \vec{B}) \cdot d\vec{l} + \int_Q^M (\vec{v} \times \vec{B}) \cdot d\vec{l} + \int_M^N (\vec{v} \times \vec{B}) \cdot d\vec{l} + \int_N^P (\vec{v} \times \vec{B}) \cdot d\vec{l}; \quad (6.4)$$

gli integrali calcolati lungo i tratti \overline{QM} e \overline{NP} sono nulli essendo, ivi, i vettori $\vec{v} \times \vec{B}$ e $d\vec{l}$ perpendicolari. Inoltre, dall'ipotesi secondo cui \vec{B} è ortogonale all'asse OO' , segue che il prodotto $\vec{v} \times \vec{B}$ ed il vettore $d\vec{l}$ hanno lo stesso verso, per cui, con riferimento alla figura, si ha:

$$V(t) = \int_P^Q vB \sin(\pi - \omega t) dl + \int_M^N vB \sin(\omega t) dl = vBl \sin(\pi - \omega t) + vBl \sin(\omega t) = 2vBl \sin(\omega t), \quad (6.5)$$

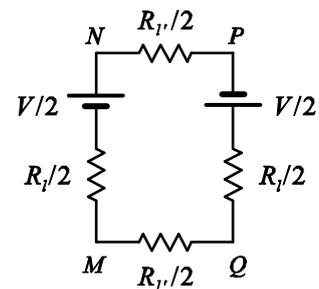
dove l indica la lunghezza dei lati \overline{PQ} e \overline{MN} della spira. Indicando con l' la lunghezza dei lati \overline{NP} e \overline{QM} , risulta:

$$v = \frac{l'}{2} \omega,$$

così, sostituendo tale valore nella (6.5) e indicando con S l'area della spira ll' , si ha:

$$V(t) = 2 \frac{l'}{2} \omega Bl \sin(\omega t) = Bl l' \omega \sin(\omega t) = BS \omega \sin(\omega t).$$

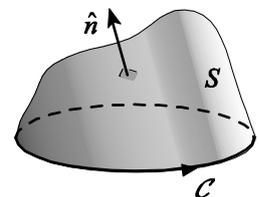
Questo approccio consente, per altro, di stabilire la localizzazione dei generatori di forza elettromotrice indotta V in seno alla spira. Infatti l'espressione (6.4) indica che tali generatori sono situati nei lati \overline{MN} e \overline{PQ} secondo la schematizzazione di figura, dove R_l è la resistenza dei lati \overline{MN} e \overline{PQ} e R_r la resistenza dei lati \overline{QM} e \overline{NP} .



6.4 Convenzioni relative all'applicazione della legge di Faraday-Henry

Come già anticipato, è possibile dedurre il verso della corrente indotta in un circuito attraverso l'osservazione delle regole contenute nella relazione (6.1). Allo scopo esplicitiamo il primo membro della (6.1), scrivendo tale espressione nella forma:

$$\oint_C \vec{E} \cdot d\vec{l} = - \frac{d}{dt} \int_S \vec{B} \cdot \hat{n} ds;$$



in tale relazione S è una generica superficie aperta che ha per contorno il circuito \mathcal{C} ; inoltre la normale \hat{n} deve essere scelta nella direzione corrispondente col verso con cui si percorre il circuito. Cioè, come mostrato in figura, S deve essere orientata in modo da vedere il verso convenzionalmente scelto come positivo per \mathcal{C} girare in senso antiorario. Quindi, fissato ad esempio il verso della normale ad S , viene ad essere determinato di conseguenza il verso di \mathcal{C} ; tale verso specifica la direzione (convenzionale) con cui la corrente percorre il circuito \mathcal{C} , così, qualora il valore della corrente trovato attraverso l'applicazione della (6.1) risulti negativo, vorrà dire che il verso reale è contrario a quello imposto dalla convenzione³. Naturalmente l'applicazione di tale convenzione è inutile al fine del solo calcolo dell'intensità della corrente indotta, mentre diventa

³ In generale, il verso convenzionale della corrente I identifica la normale \hat{n} alla sezione ds del conduttore nell'espressione $I = \int_S \vec{J} \cdot d\vec{s} = \int_S \vec{J} \cdot \hat{n} ds$; in tale relazione il verso di \hat{n} (e quindi di $d\vec{s}$) è arbitrario, per cui la corrente I può risultare negativa o positiva a seconda della scelta di questo verso.

indispensabile qualora occorra necessariamente stabilirne il verso o le grandezze, come le forze agenti, che dipendono da questo verso.

Esempio: Analizziamo alla luce di questa convenzione il problema della sbarretta in moto lungo i binari. Fissiamo arbitrariamente il verso della normale \hat{n} alla superficie S del circuito, concorde col verso del campo magnetico \vec{B} , allora, dalla (6.3), in corrispondenza dell'ascissa x della sbarretta, il flusso di \vec{B} attraverso il circuito vale:

$$\phi(\vec{B}) = \int_S \vec{B} \cdot \hat{n} \, ds = \vec{B} \cdot \hat{n} \int_S ds = Blx.$$

Il prodotto scalare $\vec{B} \cdot \hat{n}$ è positivo avendo fissato il verso di \hat{n} concorde con quello di \vec{B} ; questa scelta impone che il verso di percorrenza del circuito sia antiorario e tale sarà, di conseguenza, il verso convenzionale per la corrente. Applicando la (6.1) per stabilire la corrente indotta si ha:

$$I = -\frac{1}{R} \frac{d\phi(\vec{B})}{dt} = -\frac{Bl}{R} \frac{dx}{dt} = -\frac{Blv}{R}. \quad (6.6)$$

il fatto che questa corrente risulti negativa indica che il suo verso è opposto a quello convenzionale. La forza agente sulla sbarretta è data dall'integrale:

$$\vec{F}_m = I \int_{A'}^A d\vec{l} \times \vec{B},$$

si osservi che il verso di $d\vec{l}$ è concorde col verso convenzionale di percorrenza del circuito; sviluppando questo integrale, si trova:

$$\vec{F}_m = IlB \hat{x},$$

sostituendo infine a I la sua espressione data dalla (6.6), si ha:

$$\vec{F}_m = -\frac{Bl}{R} v l B \hat{x} = -\frac{B^2 l^2}{R} \vec{v}.$$

6.5 Autoinduzione

L'induzione di una forza elettromotrice in un circuito si ha anche per effetto del passaggio di una corrente variabile attraverso lo stesso circuito; infatti, in questo caso la corrente produrrà un campo magnetico variabile che si concatenerà col circuito determinando un flusso variabile; questa variazione provocherà di conseguenza la generazione di una forza elettromotrice che, in tale circostanza, è detta *autoindotta*. Per questo motivo il fenomeno testé descritto prende il nome di *autoinduzione*. Dalla legge di Biot-Savart, il campo magnetico \vec{B} prodotto dal passaggio di una corrente i attraverso un circuito \mathcal{C} è dato dall'espressione:

$$\vec{B} = \frac{\mu_0 i}{4\pi} \oint_{\mathcal{C}} \frac{d\vec{l} \times \vec{r}}{r^3},$$

così il flusso di tale campo attraverso il circuito considerato vale:

$$\phi(\vec{B}) = \int_S \vec{B} \cdot d\vec{s} = \int_S \left(\frac{\mu_0 i}{4\pi} \oint_{\mathcal{C}} \frac{d\vec{l} \times \vec{r}}{r^3} \right) \cdot d\vec{s} = i \left(\frac{\mu_0}{4\pi} \int_S \oint_{\mathcal{C}} \frac{d\vec{l} \times \vec{r}}{r^3} \cdot d\vec{s} \right).$$

La quantità contenuta nella parentesi dipende dalle caratteristiche geometriche e fisiche del circuito e prende il nome di *induttanza* L del circuito; è possibile pertanto definire tale grandezza attraverso la relazione:

$$L \equiv \frac{\phi(\vec{B})}{i}. \quad (6.7)$$

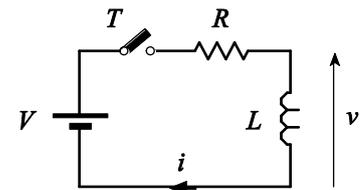
L'unità di misura dell'induttanza è l'*henry* (H) e risulta⁴ $1H = 1T \cdot 1m^2 / 1A$. Nota l'induttanza di un circuito, dalla (6.1) si deduce la forza elettromotrice autoindotta nel circuito stesso; indicando con i la corrente che attraversa tale circuito, questa forza elettromotrice sarà data da:

$$v = -\frac{d\phi(\vec{B})}{dt} = -\frac{d}{dt}(Li)$$

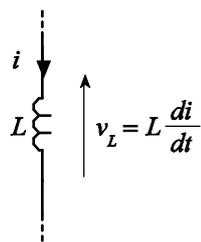
e, nell'ipotesi in cui la geometria del circuito e il mezzo in cui è inserito non varino nel tempo, si ha:

$$v = -L \frac{di}{dt}.$$

L'effetto di un'induttanza in seno ad un circuito è quello di impedire alla corrente di aumentare o decrescere istantaneamente. Tipicamente è possibile assumere che in un circuito l'induttanza sia concentrata in particolari dispositivi, come le bobine, detti *induttori*. Con riferimento alla figura, la bobina L impedisce che, alla chiusura del tasto la corrente diventi istantaneamente uguale a V/R . Infatti, al crescere



della corrente nel tempo, aumenta anche il flusso magnetico concatenato col circuito e, in particolare, con la bobina. Tale aumento induce ai capi della bobina una forza elettromotrice che, dalla legge di Lenz, si oppone alla variazione di flusso. La forza elettromotrice indotta deve determinare, quindi, una corrente opposta a quella originaria che rallenterà l'aumento complessivo della corrente. In pratica la bobina agisce in seno al circuito come un generatore di forza elettromotrice con polarità opposta rispetto alla batteria che alimenta il circuito, così, relativamente ai versi della corrente i e della forza elettromotrice indotta v_L indicati nello schema di figura, risulta:



$$v_L = L \frac{di}{dt}. \quad (6.8)$$

⁴ Si noti che introducendo questa unità di misura si può esprimere l'unità della permeabilità magnetica del vuoto μ_0 come:

$$[\mu_0] = \frac{Tm}{A} = \frac{Tm^2}{Am} = \frac{H}{m},$$

e, in particolare:

$$\mu_0 \approx 1.26 \frac{\mu H}{m}.$$

Esempio: (*Induttanza di un solenoide*) Determiniamo l'induttanza di un solenoide di lunghezza l , costituito da N spire avvolte in aria; assumiamo che l sia grande rispetto al raggio delle spire. Da tali ipotesi segue che il campo magnetico \vec{B} interno al solenoide è uniforme, così, quando il solenoide è attraversato da una corrente i si ha:

$$B = \mu_0 \frac{N}{l} i.$$

Il flusso di \vec{B} attraverso ciascuna spira è:

$$\phi(\vec{B}) = BS = \mu_0 \frac{NS}{l} i,$$

in cui S è la sezione del solenoide; siccome $N\phi(\vec{B})$ è il flusso attraverso l'intero solenoide, dalla (6.7) si ha:

$$L = \frac{N\phi(\vec{B})}{i} = \mu_0 \frac{N^2 S}{l}. \quad (6.9)$$

Qualora il solenoide fosse avvolto su di un supporto di materiale caratterizzato da una permeabilità magnetica relativa μ_r , l'intensità del campo magnetico all'interno del solenoide varrebbe:

$$B = \mu_0 \mu_r \frac{N}{l} i,$$

così, con la sostituzione del prodotto $\mu_0 \mu_r$ in luogo di μ_0 nell'espressione di L si ha:

$$L = \mu_0 \mu_r \frac{N^2 S}{l}. \quad (6.10)$$

Esempio: (*Induttanza di un solenoide toroidale*) Consideriamo un solenoide realizzato avvolgendo N spire su di un supporto toroidale a sezione rettangolare, di raggi a e b ($a < b$) e altezza h . Quando il solenoide è percorso da una corrente i il volume (vuoto) interno al solenoide sarà sede di un campo magnetico \vec{B} le cui linee di forza sono cerchi concentrici con l'asse del toroide. L'intensità di \vec{B} vale:

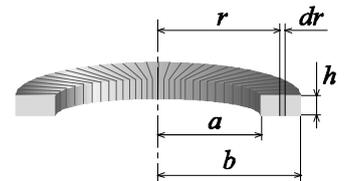
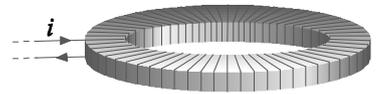
$$B = \frac{\mu_0 Ni}{2\pi r}.$$

Il flusso $\phi_{spira}(\vec{B})$ del campo \vec{B} attraverso una singola spira vale:

$$\phi_{spira}(\vec{B}) = \int_{spira} \vec{B} \cdot d\vec{s} = \int_a^b B h dr = \int_a^b \frac{\mu_0 Ni}{2\pi r} h dr = \frac{\mu_0 N h i}{2\pi} \int_a^b \frac{1}{r} dr = \frac{\mu_0 N h i}{2\pi} \ln\left(\frac{b}{a}\right),$$

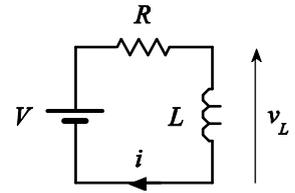
in cui $h dr$ è l'area della superficie elementare ds . Così il flusso $\phi(\vec{B})$ attraverso le N spire sarà dato dal prodotto $N\phi_{spira}(\vec{B})$, pertanto, l'induttanza della bobina toroidale vale:

$$L = \frac{\phi(\vec{B})}{i} = \frac{N\phi_{spira}(\vec{B})}{i} = \frac{\mu_0 N^2 h}{2\pi} \ln\left(\frac{b}{a}\right).$$



6.6 Energia immagazzinata in una bobina

Consideriamo un circuito percorso da una corrente variabile in cui è presente una bobina di induttanza L . Siccome la legge di Kirchhoff per le tensioni afferma che la somma delle forze elettromotrici è pari alla somma delle cadute di tensione, nella somma delle forze elettromotrici occorre comprendere, oltre ai generatori, anche le forze elettromotrici prodotte ai capi delle bobine, così, indicando con Ri la caduta di potenziale totale, si ha:



$$V - v_L = Ri.$$

Sostituendo a v_L la sua espressione, dalla (6.8), risulta:

$$V = Ri + L \frac{di}{dt};$$

infine, moltiplicando ambo i membri per la corrente i , si ottiene:

$$Vi = Ri^2 + Li \frac{di}{dt}.$$

Questa relazione rappresenta il bilancio energetico del circuito; il primo membro è la potenza spesa dal generatore per far scorrere attraverso il circuito la corrente i ; il secondo membro è somma di due termini, il primo dei quali è la potenza dissipata nella resistenza R per effetto Joule, mentre il secondo indica la rapidità con cui viene immagazzinata l'energia nella bobina. In particolare, indicando con U_m l'energia immagazzinata in un certo istante nella bobina, allora:

$$\frac{dU_m}{dt} = Li \frac{di}{dt},$$

da cui segue:

$$dU_m = Li di;$$

infine, integrando ambo i membri di tale relazione è possibile ricavare l'energia totale immagazzinata nella bobina quando è attraversata da una corrente I :

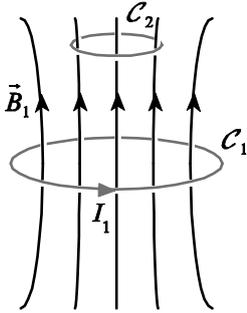
$$U_m = \int_0^I Li di = \frac{1}{2} LI^2,$$

cioè l'energia immagazzinata nel campo magnetico di una bobina percorsa da una corrente I vale:

$$U_m = \frac{1}{2} LI^2. \quad (6.11)$$

In questa relazione la corrente I può essere, in generale, stazionaria oppure dipendente dal tempo.

6.7 Mutua induzione



L'induzione di una forza elettromotrice in seno ad un circuito può avvenire a causa del passaggio di una corrente variabile nel circuito stesso, ma come messo in luce dall'originario esperimento di Faraday, può anche prodursi in corrispondenza delle variazioni di corrente in circuiti posti nelle vicinanze. Tale fenomeno prende il nome di *mutua induzione*. Consideriamo due spire prossime una all'altra; supponiamo che una delle due sia percorsa da una corrente I_1 . Tale corrente produrrà nell'intorno della spira un campo magnetico \vec{B}_1 che, concatenandosi con la seconda spira, determinerà un flusso $\phi_2(\vec{B}_1)$ non nullo. Il campo magnetico \vec{B}_1 generato dal passaggio della

corrente I_1 attraverso il circuito \mathcal{C}_1 è dato dall'espressione:

$$\vec{B}_1 = \frac{\mu_0 I_1}{4\pi} \oint_{\mathcal{C}_1} \frac{d\vec{l}_1 \times \vec{r}}{r^3},$$

per cui il flusso di \vec{B}_1 attraverso il circuito \mathcal{C}_2 vale:

$$\phi_2(\vec{B}_1) = \int_{S_2} \vec{B}_1 \cdot d\vec{s}_2 = \int_{S_2} \left(\frac{\mu_0 I_1}{4\pi} \oint_{\mathcal{C}_1} \frac{d\vec{l}_1 \times \vec{r}}{r^3} \right) \cdot d\vec{s}_2 = I_1 \left(\frac{\mu_0}{4\pi} \int_{S_2} \oint_{\mathcal{C}_1} \frac{d\vec{l}_1 \times \vec{r}}{r^3} \cdot d\vec{s}_2 \right) = I_1 M_{12}.$$

Analogamente, se è la seconda spira ad essere percorsa da una corrente I_2 , il flusso del campo \vec{B}_2 prodotto, attraverso la prima spira è:

$$\phi_1(\vec{B}_2) = \int_{S_1} \vec{B}_2 \cdot d\vec{s}_1 = \int_{S_1} \left(\frac{\mu_0 I_2}{4\pi} \oint_{\mathcal{C}_2} \frac{d\vec{l}_2 \times \vec{r}}{r^3} \right) \cdot d\vec{s}_1 = I_2 \left(\frac{\mu_0}{4\pi} \int_{S_1} \oint_{\mathcal{C}_2} \frac{d\vec{l}_2 \times \vec{r}}{r^3} \cdot d\vec{s}_1 \right) = I_2 M_{21}.$$

E' possibile provare che i due coefficienti di proporzionalità, M_{12} e M_{21} sono uguali; poniamo quindi:

$$M \equiv M_{12} = M_{21};$$

il termine M prende il nome di *coefficiente di mutua induzione* e, in analogia al caso dell'induttanza, può essere definito dal punto di vista operativo come:

$$M \equiv \frac{\phi_2(\vec{B}_1)}{I_1} = \frac{\phi_1(\vec{B}_2)}{I_2}. \quad (6.12)$$

Anche in questo caso M dipende unicamente dalle caratteristiche geometriche e fisiche dei circuiti accoppiati e si misura in henry.

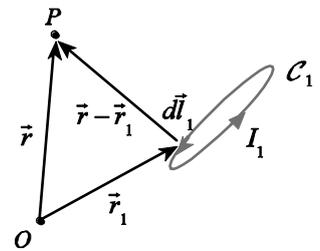
Noto M è possibile, quindi, stabilire l'entità della forza elettromotrice indotta in un circuito per effetto della variazione della corrente in un altro, ovvero, ad esempio:

$$v_2 = -M \frac{di_1}{dt}$$

rappresenta la forza elettromotrice indotta nel secondo circuito a causa del campo magnetico variabile generato dalla circolazione della corrente i_1 attraverso il primo circuito. Naturalmente esisterà un'analogia espressione per la forza elettromotrice indotta nel primo circuito quando il secondo è percorso da una corrente variabile.

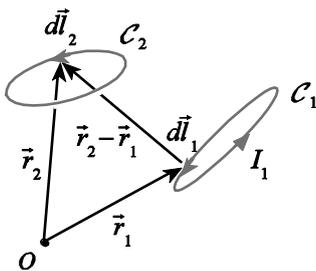
Esempio: (verifica dell'identità $M_{12} = M_{21}$) Il campo magnetico $\vec{B}_1(\vec{r})$ prodotto da un circuito \mathcal{C}_1 percorso dalla corrente I_1 in un punto identificato dal vettore posizione \vec{r} si esprime attraverso il potenziale vettore come $\vec{\nabla} \times \vec{A}_1(\vec{r})$, dove

$$\vec{A}_1(\vec{r}) = \frac{\mu_0 I_1}{4\pi} \oint_{\mathcal{C}_1} \frac{d\vec{l}_1}{|\vec{r} - \vec{r}_1|},$$



pertanto, il flusso di $\vec{B}_1(\vec{r})$ attraverso un circuito \mathcal{C}_2 posto in prossimità del primo circuito vale:

$$\begin{aligned} \phi(\vec{B}_1) &= \int_{S_2} \vec{B}_1 \cdot d\vec{s}_2 = \int_{S_2} (\vec{\nabla} \times \vec{A}_1) \cdot d\vec{s}_2 = \oint_{\mathcal{C}_2} \vec{A}_1 \cdot d\vec{l}_2 = \oint_{\mathcal{C}_2} \frac{\mu_0 I_1}{4\pi} \oint_{\mathcal{C}_1} \frac{d\vec{l}_1}{|\vec{r} - \vec{r}_1|} \cdot d\vec{l}_2 = \\ &= I_1 \left(\frac{\mu_0}{4\pi} \oint_{\mathcal{C}_2} \oint_{\mathcal{C}_1} \frac{d\vec{l}_1 \cdot d\vec{l}_2}{|\vec{r}_2 - \vec{r}_1|} \right) = I_1 M_{12}, \end{aligned}$$



dove si è fatto uso del teorema del rotore. Dalla proprietà commutativa del prodotto scalare segue quindi:

$$M_{12} = \frac{\mu_0}{4\pi} \oint_{\mathcal{C}_2} \oint_{\mathcal{C}_1} \frac{d\vec{l}_1 \cdot d\vec{l}_2}{|\vec{r}_2 - \vec{r}_1|} = \frac{\mu_0}{4\pi} \oint_{\mathcal{C}_1} \oint_{\mathcal{C}_2} \frac{d\vec{l}_2 \cdot d\vec{l}_1}{|\vec{r}_1 - \vec{r}_2|} = M_{21}.$$

Esempio: Stabiliamo il coefficiente di mutua induzione tra un filo conduttore, rettilineo e indefinito ed una spira quadrata, di lato a complanare al filo il cui lato più prossimo al filo dista b da questo. Il campo magnetico \vec{B} prodotto a distanza r dal filo conduttore, quando questo è attraversato da una corrente I , in corrispondenza della superficie della spira vale:

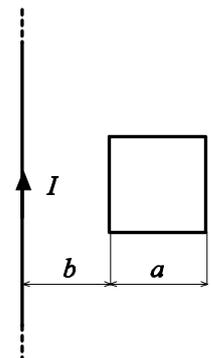
$$\vec{B} = \frac{\mu_0 I}{2\pi r} \hat{n},$$

dove \hat{n} è il versore normale alla spira. Pertanto il flusso di \vec{B} attraverso la superficie S della spira, è dato da:

$$\phi(\vec{B}) = \int_S \vec{B} \cdot \hat{n} ds = \frac{\mu_0 I}{2\pi} \int_s \frac{ds}{r} = \frac{\mu_0 I}{2\pi} \int_b^{b+a} \frac{a dr}{r} = \frac{\mu_0 I a}{2\pi} \ln\left(1 + \frac{a}{b}\right),$$

così, dalla (6.12) segue:

$$M = \frac{\phi(\vec{B})}{I} = \frac{\mu_0 a}{2\pi} \ln\left(1 + \frac{a}{b}\right).$$



Esempio: Consideriamo due bobine ideali, rispettivamente di N_1 e N_2 spire, entrambe avvolte su uno stesso supporto cilindrico di sezione S e lunghezza l con $l \gg \sqrt{S}$. Stabiliamo il coefficiente di mutua induzione tra le due bobine. L'intensità del campo magnetico prodotto dalla bobina di N_1 spire vale:

$$B_1 = \mu_0 \frac{N_1}{l} I_1,$$

e il flusso di tale campo attraverso la bobina di N_2 spire è:

$$\phi_2(\vec{B}_1) = \int_{N_2 S} \vec{B}_1 \cdot d\vec{s} = \int_{N_2 S} \mu_0 \frac{N_1}{l} I_1 ds = \mu_0 \frac{N_1}{l} I_1 \int_{N_2 S} ds = \mu_0 \frac{N_1 N_2}{l} S I_1.$$

Pertanto, dalla (6.12) segue che il coefficiente di mutua induzione tra le bobine vale:

$$M = \frac{\phi_2(\vec{B}_1)}{I_1} = \mu_0 \frac{N_1 N_2}{l} S;$$

utilizzando l'espressione (6.10), tale relazione diventa:

$$M = \mu_0 \frac{N_1 N_2}{l} S = \sqrt{\left(\mu_0 \frac{N_1^2}{l} S \right) \cdot \left(\mu_0 \frac{N_2^2}{l} S \right)} = \sqrt{L_1 L_2}.$$

Questo risultato corrisponde alla circostanza ideale in cui tutte le linee di forza del campo magnetico \vec{B}_1 prodotto dalla prima bobina si concatenano con la seconda bobina. Nella pratica ciò non accade mai, così, per tenere conto di tale *flusso disperso* la relazione precedente si modifica come:

$$M = \kappa \sqrt{L_1 L_2}.$$

Il termine κ prende il nome di *coefficiente di accoppiamento* e risulta:

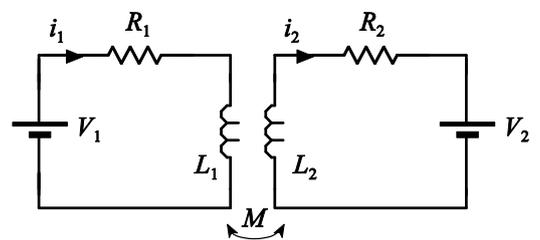
$$-1 \leq \kappa \leq +1,$$

in cui il segno positivo o negativo è a seconda che i sensi di avvolgimento dei due circuiti siano concordi o discordi; $|\kappa|=1$ corrisponde alla condizione ideale di massimo accoppiamento tra i due avvolgimenti, cioè quando tutte le linee di forza del campo magnetico prodotto da una bobina si concatenano con l'altra bobina e viceversa.

6.8 Energia di circuiti mutuamente accoppiati, energia del campo magnetico

Consideriamo due circuiti mutuamente accoppiati, sia M il coefficiente di mutua induzione tra le bobine di induttanza L_1 e L_2 ; con riferimento alla figura, risulta:

$$\begin{cases} V_1 - L_1 \frac{di_1}{dt} - M \frac{di_2}{dt} = R_1 i_1 \\ V_2 - L_2 \frac{di_2}{dt} - M \frac{di_1}{dt} = R_2 i_2 \end{cases}$$



moltiplicando la prima equazione di questo sistema per $i_1 dt$ e la seconda per $i_2 dt$ si ha:

$$\begin{cases} V_1 i_1 dt - L_1 i_1 di_1 - M i_1 di_2 = R_1 i_1^2 dt \\ V_2 i_2 dt - L_2 i_2 di_2 - M i_2 di_1 = R_2 i_2^2 dt, \end{cases}$$

infine, sommando membro a membro si ottiene:

$$(V_1 i_1 + V_2 i_2) dt = (R_1 i_1^2 + R_2 i_2^2) dt + [L_1 i_1 di_1 + L_2 i_2 di_2 + M (i_1 di_2 + i_2 di_1)].$$

Tale identità descrive il bilancio energetico nel circuito considerato: Il primo membro, $(V_1 i_1 + V_2 i_2) dt$, rappresenta l'energia complessivamente erogata dai generatori di forze elettromotrici V_1 e V_2 nell'intervallo di tempo dt ; $(R_1 i_1^2 + R_2 i_2^2) dt$ è l'energia complessivamente dissipata per effetto Joule attraverso le resistenze R_1 e R_2 nel tempo dt ; il termine $L_1 i_1 di_1 + L_2 i_2 di_2 + M (i_1 di_2 + i_2 di_1)$ è l'energia dU_m che i generatori forniscono alle due sezioni del circuito per portarne le correnti dai valori i_1 e i_2 , rispettivamente ai valori $i_1 + di_1$ e $i_2 + di_2$. Quest'ultimo termine può interpretarsi come energia associata alla presenza del campo magnetico; in particolare risulta:

$$dU_m \equiv L_1 i_1 di_1 + L_2 i_2 di_2 + M (i_1 di_2 + i_2 di_1) = d \left(\frac{1}{2} L_1 i_1^2 + \frac{1}{2} L_2 i_2^2 + M i_1 i_2 \right),$$

ne segue che l'energia necessaria per portare la corrente attraverso entrambe le sezioni da zero, rispettivamente ai valori I_1 e I_2 vale:

$$U_m = \frac{1}{2} L_1 I_1^2 + \frac{1}{2} L_2 I_2^2 + M I_1 I_2; \quad (6.13)$$

tale espressione rappresenta l'energia magnetica associata al sistema di due circuiti mutuamente accoppiati. Siccome risulta:

$$M I_1 I_2 = \frac{1}{2} M_{12} I_1 I_2 + \frac{1}{2} M_{21} I_2 I_1,$$

posto

$$M_{11} \equiv L_1, \quad M_{22} \equiv L_2,$$

la (6.13) si può esprimere nella forma:

$$U_m = \frac{1}{2} L_1 I_1^2 + \frac{1}{2} L_2 I_2^2 + M I_1 I_2 = \frac{1}{2} M_{11} I_1^2 + \frac{1}{2} M_{22} I_2^2 + \frac{1}{2} M_{12} I_1 I_2 + \frac{1}{2} M_{21} I_2 I_1 = \frac{1}{2} \sum_{i,j=1}^2 M_{ij} I_i I_j.$$

Questa relazione consente una immediata generalizzazione al caso di più circuiti; pertanto l'energia magnetica associata al sistema di N circuiti accoppiati vale:

$$U_m = \frac{1}{2} \sum_{i,j=1}^N M_{ij} I_i I_j, \quad (6.14)$$

in cui M_{ii} è l'autoinduttanza L_i dell' i -esimo circuito e M_{ij} indica il coefficiente di mutua induzione tra l' i -esimo e lo j -esimo circuito; risulta inoltre $M_{ij} = M_{ji}$.

Adoperando le definizioni di autoinduttanza (6.7) e di induttanza mutua (6.12), la relazione (6.14) può essere espressa come:

$$U_m = \frac{1}{2} \sum_{i,j=1}^N M_{ij} I_i I_j = \frac{1}{2} \sum_{i=1}^N I_i \sum_{j=1}^N M_{ij} I_j = \frac{1}{2} \sum_{i=1}^N I_i \sum_{j=1}^N \phi'_i(\vec{B}_j) = \frac{1}{2} \sum_{i=1}^N I_i \phi_i(\vec{B}), \quad (6.15)$$

in cui I_i è la corrente che circola nell' i -esimo circuito e $\phi_i(\vec{B})$, pari a $\sum_{j=1}^N \phi'_i(\vec{B}_j)$, rappresenta il flusso attraverso la superficie \mathcal{S}_i dell' i -esimo circuito del campo magnetico totale \vec{B} , pari a $\sum_{j=1}^N \vec{B}_j$, compreso quello generato dal circuito i -esimo stesso, cioè:

$$\sum_{j=1}^N \phi'_i(\vec{B}_j) = \sum_{j=1}^N \int_{\mathcal{S}_i} \vec{B}_j \cdot d\vec{s} = \int_{\mathcal{S}_i} \left(\sum_{j=1}^N \vec{B}_j \right) \cdot d\vec{s} = \int_{\mathcal{S}_i} \vec{B} \cdot d\vec{s} = \phi_i(\vec{B}).$$

D'altra parte, esprimendo \vec{B} attraverso il corrispondente potenziale vettore \vec{A} , applicando il teorema del rotore si ottiene:

$$\phi_i(\vec{B}) = \int_{\mathcal{S}_i} \vec{B} \cdot d\vec{s} = \int_{\mathcal{S}_i} (\vec{\nabla} \times \vec{A}) \cdot d\vec{s} = \oint_{\mathcal{C}_i} \vec{A} \cdot d\vec{l},$$

dove \mathcal{C}_i è il contorno della superficie \mathcal{S}_i . Sostituendo questa espressione di $\phi_i(\vec{B})$ nella (6.15) ed esprimendo la corrente i -esima I_i come il flusso della i -esima densità di corrente \vec{J}_i attraverso la superficie \mathcal{S}_i del circuito i -esimo si ottiene:

$$U_m = \frac{1}{2} \sum_{i=1}^N I_i \oint_{\mathcal{C}_i} \vec{A} \cdot d\vec{l} = \frac{1}{2} \sum_{i=1}^N \oint_{\mathcal{C}_i} \vec{A} \cdot (I_i d\vec{l}) = \frac{1}{2} \sum_{i=1}^N \oint_{\mathcal{C}_i} \vec{A} \cdot \left[\left(\int_{\mathcal{S}_i} \vec{J}_i \cdot d\vec{s} \right) d\vec{l} \right] = \frac{1}{2} \int_{\mathcal{V}} \vec{A} \cdot \vec{J} \, dv,$$

in cui l'integrale finale è esteso a tutte le regioni dello spazio in cui il vettore densità di corrente \vec{J} differisce dal vettore nullo, ovvero a tutto lo spazio. Esprimendo il vettore \vec{J} attraverso la legge di Ampère come $\vec{\nabla} \times \vec{H}$ si ha:

$$U_m = \frac{1}{2} \int_{\mathcal{V}} \vec{A} \cdot (\vec{\nabla} \times \vec{H}) \, dv.$$

La funzione integranda in questa relazione può essere scritta attraverso l'identità vettoriale:

$$\vec{A} \cdot (\vec{\nabla} \times \vec{H}) = \vec{H} \cdot (\vec{\nabla} \times \vec{A}) - \vec{\nabla} \cdot (\vec{A} \times \vec{H}) = \vec{H} \cdot \vec{B} - \vec{\nabla} \cdot (\vec{A} \times \vec{H})$$

essendo il campo magnetico \vec{B} pari a $(\vec{\nabla} \times \vec{A})$, pertanto applicando il teorema della divergenza, si ottiene:

$$U_m = \frac{1}{2} \int_{\mathcal{V}} \vec{A} \cdot (\vec{\nabla} \times \vec{H}) dv = \frac{1}{2} \int_{\mathcal{V}} \vec{H} \cdot \vec{B} dv - \frac{1}{2} \int_{\mathcal{V}} \vec{\nabla} \cdot (\vec{A} \times \vec{H}) dv = \frac{1}{2} \int_{\mathcal{V}} \vec{H} \cdot \vec{B} dv - \frac{1}{2} \int_{\mathcal{S}} (\vec{A} \times \vec{H}) \cdot d\vec{s},$$

in cui \mathcal{S} è la superficie di contorno del volume \mathcal{V} . Estendendo l'integrazione a tutto lo spazio, l'integrale di superficie tende a zero; infatti, assumendo per semplicità che \mathcal{S} sia la superficie di una sfera di raggio R il cui centro è situato nell'origine del sistema di riferimento adottato, a grande distanza dall'origine il campo \vec{H} va come⁵ $1/R^2$ e il potenziale vettore \vec{A} va come⁶ $1/R$ per cui la funzione integranda $\vec{A} \times \vec{H}$ varia complessivamente come $1/R^3$. Poiché l'area della superficie della sfera aumenta con R^2 , il secondo integrale dell'espressione precedente diminuisce come $(1/R^3)R^2 = 1/R$, così estendendo l'integrazione a tutto lo spazio, questo secondo integrale si annulla e la relazione precedente si scrive come:

$$U_m = \frac{1}{2} \int_{\mathcal{V}} \vec{H} \cdot \vec{B} dv.$$

Questa espressione ha carattere generale e permette di associare a ciascun punto dello spazio in cui sono presenti i campi \vec{H} e \vec{B} una densità di energia pari a $(\vec{H} \cdot \vec{B})/2$. Nel vuoto, poiché \vec{H} vale \vec{B}/μ_0 , espressione precedente diventa:

$$U_m = \frac{1}{2\mu_0} \int_{\mathcal{V}} B^2 dv. \quad (6.16)$$

Esempio: Consideriamo un solenoide di lunghezza l costituito da N spire avvolte in aria ed assumiamo che l sia grande rispetto al raggio delle spire in maniera tale che questo solenoide possa ritenersi ideale; l'intensità del campo magnetico generato da tale solenoide quando le sue spire sono percorse da una corrente I , vale:

$$B = \mu_0 \frac{NI}{l},$$

pertanto, dalla (6.16) e dalla (6.9), segue:

$$U_m = \frac{1}{2\mu_0} \int_{\mathcal{V}} \left(\mu_0 \frac{NI}{l} \right)^2 dv = \frac{1}{2\mu_0} \left(\mu_0 \frac{NI}{l} \right)^2 Sl = \frac{1}{2} \frac{\mu_0 N^2 S}{l} I^2 = \frac{1}{2} LI^2,$$

che coincide con la (6.11).

⁵ Si faccia riferimento, ad esempio, alla legge di Biot-Savart per il vettore \vec{H} :

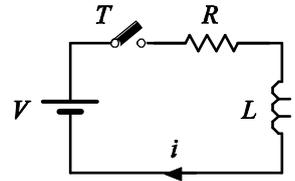
$$\vec{H} = (1/4\pi) \int_{\mathcal{V}} (\vec{J} \times \hat{r}/r^2) dv.$$

⁶ Si faccia riferimento all'espressione del potenziale vettore determinato da una corrente di densità \vec{J} :

$$\vec{A} = (\mu_0/4\pi) \int_{\mathcal{V}} (\vec{J}/r) dv.$$

6.9 Carica e scarica di una bobina

Consideriamo il circuito di figura in cui la corrente, nell'istante iniziale in cui viene chiuso l'interruttore T , è nulla ($i(0) = 0$), applicando la legge di Kirchhoff per le tensioni, si ha⁷:



$$V = Ri(t) + L \frac{di(t)}{dt};$$

separando le variabili, risulta:

$$-\frac{dt}{\left(\frac{L}{R}\right)} = \frac{di}{i - \frac{V}{R}},$$

posto quindi

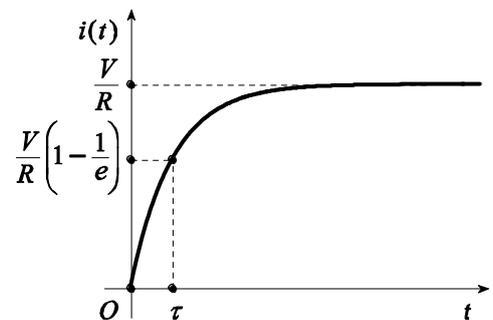
$$\tau \equiv \frac{L}{R},$$

ed integrando tra gli istanti 0 e t in cui la corrente assume rispettivamente valore nullo e un valore generico i , si ha:

$$-\int_0^t \frac{d\xi}{\tau} = \int_0^i \frac{d\xi}{\xi - \frac{V}{R}},$$

da cui segue:

$$i(t) = \frac{V}{R} (1 - e^{-t/\tau}),$$



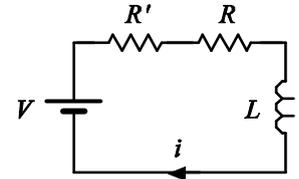
⁷ Si noti che questa equazione risulta formalmente analoga a quella che descrive il moto rettilineo di un punto materiale di massa m (corrispondente a L), velocità $v(t)$ (corrispondente a $i(t)$) in un mezzo viscoso, la cui forza resistente è $-\gamma v(t)$ (corrispondente a $-Ri(t)$), sotto l'effetto di una forza esterna costante di intensità F (corrispondente a V):

$$m \frac{dv(t)}{dt} = F - \gamma v(t);$$

il moto descritto da questa equazione ammette una velocità limite, pari a F/γ , che si raggiunge quando il secondo membro si annulla e, di conseguenza $dv(t)/dt = 0$. Pertanto, per analogia, come del resto verificheremo analiticamente, il circuito presenta un valore asintotico della corrente pari a V/R . Inoltre, siccome l'energia cinetica acquisita dal punto materiale vale $mv^2(t)/2$, per analogia, l'energia acquisita dalla bobina è $Li^2(t)/2$, in accordo con la relazione (6.11).

dove τ prende il nome di *costante di tempo* del circuito. Questa espressione della corrente può essere riguardata come la somma di due termini, la corrente V/R che attraverserebbe il circuito sin dall'istante iniziale in assenza della bobina, e il termine $-(V/R)e^{-t/\tau}$, detto *extracorrente di chiusura* determinato dal fenomeno dell'autoinduzione.

Supponiamo che a partire dalla condizione di equilibrio in cui la corrente attraverso il circuito vale V/R , l'interruttore T venga aperto. Per esaminare il comportamento del circuito in tale circostanza schematizziamo l'apertura dell'interruttore sostituendolo con una resistenza R' di valore molto più grande di R . Applicando la legge di Kirchhoff al circuito considerato si ha:



$$V = (R + R')i(t) + L \frac{di(t)}{dt},$$

che può essere approssimata come:

$$V \approx R'i(t) + L \frac{di(t)}{dt},$$

essendo per ipotesi $R' \gg R$; separando le variabili e integrando si ha quindi:

$$-\int_0^t \frac{d\xi}{\tau'} = \int_{\frac{V}{R}\xi - \frac{V}{R'}} \frac{d\xi}{\xi},$$

dove

$$\tau' \equiv \frac{L}{R'} \ll \frac{L}{R} = \tau.$$

Pertanto la corrente nel circuito vale:

$$i(t) = \frac{V}{R'} + \left(\frac{V}{R} - \frac{V}{R'} \right) e^{-t/\tau'} \approx \frac{V}{R} e^{-t/\tau'}.$$

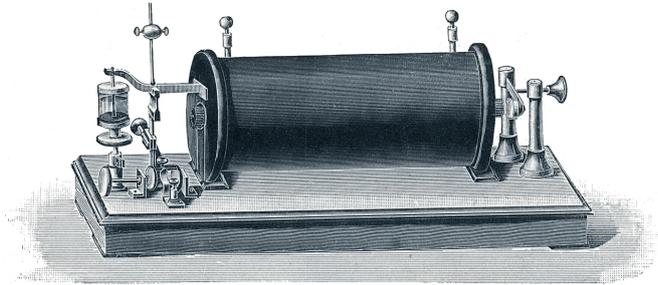
Tale corrente che si ha in corrispondenza dell'apertura dell'interruttore è detta *extracorrente di apertura*. In questa circostanza la forza elettromotrice che si origina ai capi della bobina vale:

$$v_L(t) = \left| -L \frac{di(t)}{dt} \right| \approx \left| -L \left(-\frac{1}{\tau'} \right) \frac{V}{R} e^{-t/\tau'} \right| = V \frac{R'}{R} e^{-t/\tau'};$$

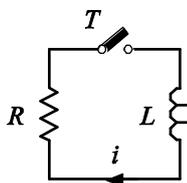
in particolare, nell'istante di apertura dell'interruttore ($t=0$), la tensione $v_L(0)$ ai capi della bobina vale $V(R'/R)$ e, siccome $R' \gg R$, risulta $v_L(0) \gg V$. Attraverso la scoperta del fenomeno dell'extracorrente di apertura nel 1833, Henry fu portato a introdurre il concetto di autoinduttanza di un circuito.

Esempio: Per stimare l'entità della forza elettromotrice che si induce ai capi della bobina in corrispondenza dell'apertura dell'interruttore supponiamo che la resistenza R valga $1 \text{ k}\Omega$, il generatore V eroghi una tensione di 10 V e

l'interruttore aperto venga schematizzato con una resistenza R' di $1 M\Omega$. Allora la tensione $v_L(0)$ vale $10 kV$. Nella pratica l'interruttore non si comporta nella maniera descritta ma la sua resistenza è una complicata funzione del tempo che varia da un valore molto piccolo, in teoria nullo, nella situazione in cui l'interruttore è chiuso ad uno molto grande, in teoria infinito, quando l'interruttore è aperto. Comunque, l'originarsi di questa intensa differenza di potenziale ai capi dell'interruttore nella fase di apertura può portare alla formazione di una breve scarica che, alla lunga, determina il deterioramento dei contatti dell'interruttore. Per tale motivo i contatti degli interruttori che comandano grossi carichi induttivi ad alta tensione sono generalmente tenuti in bagno d'olio. Il fenomeno dell'extracorrente di apertura veniva adoperato nel passato per la generazione di alte tensioni. Ad esempio nel *rocchetto di Ruhmkorff* la variazione di corrente in un circuito induttivo, prodotta per effetto di una successione periodica di chiusure e aperture di un interruttore, provoca la generazione di una elevata tensione in un secondo circuito mutuamente accoppiato al primo.



rocchetto di Ruhmkorff



Consideriamo il circuito di figura; qualora alla chiusura dell'interruttore T , al tempo $t=0$, la bobina risulti attraversata da una corrente I_0 , l'equazione del circuito si scrive:

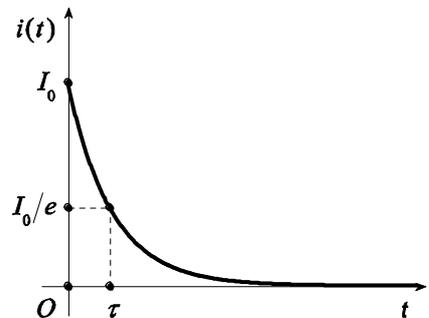
$$0 = Ri(t) + L \frac{di(t)}{dt},$$

che ha soluzione:

$$i(t) = I_0 e^{-t/\tau}.$$

In tale circostanza l'energia dissipata nella resistenza a partire dall'istante iniziale è:

$$\begin{aligned} U_J &= \int_0^{\infty} i^2(t) R dt = I_0^2 R \int_0^{\infty} e^{-2t/\tau} dt = -I_0^2 R \frac{\tau}{2} e^{-2t/\tau} \Big|_0^{\infty} = \\ &= I_0^2 R \frac{L}{2R} = \frac{1}{2} LI_0^2, \end{aligned}$$



che costituisce l'energia immagazzinata nella bobina in corrispondenza dell'istante iniziale.

Esempio: Consideriamo una bobina piana di N spire di superficie S di resistenza complessiva R , i cui estremi siano collegati tra loro. Supponiamo che la bobina sia originariamente immersa in un campo magnetico uniforme e costante \vec{B} e supponiamo all'istante di tempo iniziale $t=0$ il campo si annulli. Stabiliamo la carica che attraversa la spira a partire dall'istante iniziale. In generale risulta:

$$q = \int_0^{\infty} i(t) dt.$$

D'altra parte la corrente $i(t)$ attraverso la spira sarà dovuta al fenomeno dell'induzione, cioè:

$$i(t) = -\frac{1}{R} \frac{d\phi}{dt},$$

in cui ϕ rappresenta il flusso del campo magnetico \vec{B} attraverso la bobina. Sostituendo quindi nella precedente espressione, si trova:

$$q = \int_0^{\infty} i(t) dt = \int_0^{\infty} \left(-\frac{1}{R} \frac{d\phi}{dt} \right) dt = -\frac{1}{R} \int_0^{\infty} \frac{d\phi}{dt} dt = -\frac{1}{R} \int_{\phi_1}^{\phi_2} d\phi = \frac{\phi_1 - \phi_2}{R}.$$

dove ϕ_1 e ϕ_2 rappresentano il flusso di \vec{B} attraverso la bobina calcolato, rispettivamente, in corrispondenza dell'istante iniziale e di quello finale. Tale espressione, che consente di stabilire la carica che scorre attraverso un circuito immerso in un campo magnetico variabile, formulata da Riccardo Felici nel 1856, prende il nome di *legge di Felici*. Quindi, utilizzando questa relazione, il calcolo della carica è ricondotto ad una determinazione del flusso del campo magnetico attraverso la bobina. In particolare:



Riccardo Felici

$$\phi_1 = N \int_S \vec{B} \cdot d\vec{s} = NBS,$$

$$\phi_2 = 0$$

pertanto:

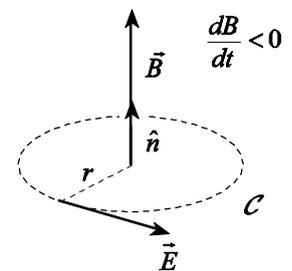
$$q = \frac{NBS}{R}.$$

Si noti che, attraverso l'applicazione della legge di Felici è possibile effettuare la determinazione di un campo magnetico attraverso una misura di carica.

6.10 Forze elettromotrici e campi elettrici

Sebbene fino ad ora nell'applicazione della legge di Faraday-Henry espressa nella forma

$$\oint_C \vec{E} \cdot d\vec{l} = -\frac{d}{dt} \int_S \vec{B} \cdot \hat{n} ds,$$



si sia fatta coincidere la curva \mathcal{C} con un circuito costituito da un filo conduttore, occorre osservare che la generazione di un campo elettrico per effetto della variazione di un campo magnetico è un fenomeno che prescinde dalla presenza di cariche elettriche. Per illustrare questo aspetto della legge di Faraday-Henry consideriamo una regione priva di cariche e immersa in un campo magnetico \vec{B} uniforme e variabile nel tempo. Consideriamo un percorso circolare \mathcal{C} di raggio r , giacente nel piano perpendicolare alla direzione di \vec{B} . Per effetto della variazione di \vec{B} , lungo tale percorso compare una forza elettromotrice e , di conseguenza si osserverà un campo elettrico \vec{E} . Per simmetria tale campo assumerà la stessa intensità in tutti i punti della curva \mathcal{C} e inoltre sarà diretto tangenzialmente a \mathcal{C} ; infatti, il campo \vec{E} non può avere componenti radiali perché, qualora ve ne fossero, il flusso attraverso una superficie cilindrica coassiale alla direzione di \vec{B} sarebbe diverso da zero, indicando la presenza di cariche interne a tale superficie, in contraddizione con l'ipotesi iniziale relativa all'assenza di cariche nella regione considerata. Pertanto, indicando con \hat{t} il versore tangente alla circonferenza \mathcal{C} , si può scrivere:

$$\vec{E} = E \hat{t},$$

quindi, integrando lungo il percorso \mathcal{C} , siccome $d\vec{l} = \hat{t} dl$, si ha:

$$\oint_{\mathcal{C}} \vec{E} \cdot d\vec{l} = 2\pi r E,$$

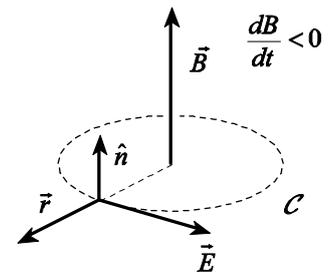
inoltre, se S è la superficie della circonferenza \mathcal{C} , indicando con \hat{n} il versore normale a S e assumendo che \hat{n} abbia lo stesso verso del vettore campo magnetico, si ha:

$$\frac{d}{dt} \int_S \vec{B} \cdot d\vec{s} = \frac{d}{dt} \int_S \vec{B} \cdot \hat{n} ds = \pi r^2 \frac{dB}{dt},$$

così l'intensità del campo elettrico indotto vale:

$$E = \frac{1}{2} r \left| \frac{dB}{dt} \right|.$$

Se l'intensità del campo magnetico è decrescente, cioè se dB/dt è negativo, per la legge di Lenz un'ideale corrente indotta che fluisse attraverso un circuito coincidente col percorso \mathcal{C} dovrebbe scorrere in senso antiorario siccome la corrispondente forza elettromotrice indotta deve opporsi a questa variazione del campo magnetico. Di conseguenza le linee di forza del campo elettrico indotto \vec{E} dovranno essere dirette anche loro in senso antiorario, così come rappresentato in figura. Vettorialmente risulta quindi:



$$\vec{E} = \frac{1}{2} \frac{dB}{dt} \vec{r} \times \hat{n}. \quad (6.17)$$

Sebbene i campi generati attraverso il meccanismo dell'induzione elettromagnetica siano in grado di esercitare delle forze sulle cariche come quelli prodotti dalle cariche stazionarie, esistono delle profonde differenze tra i due tipi di campi elettrici. E' possibile rendersi conto di ciò osservando che i campi prodotti dall'induzione elettromagnetica sono caratterizzati da linee di forza che possono descrivere percorsi chiusi, mentre per i campi di natura elettrostatica le linee di forza non formano mai percorsi chiusi, dovendo originare dalle cariche o terminare su queste. Questa differenza indica che i campi prodotti dall'induzione elettromagnetica non sono conservativi e, infatti, la circuitazione del campo elettrico lungo un percorso chiuso è espressa dalla (6.1) e vale $-d\phi(\vec{B})/dt$, mentre è nulla per i campi elettrostatici.

6.11 Formulazione differenziale della legge di Faraday-Henry

Consideriamo un percorso fisso \mathcal{C} di superficie S , applicando il teorema del rotore al primo membro dell'espressione:

$$\oint_C \vec{E} \cdot d\vec{l} = -\frac{d}{dt} \int_S \vec{B} \cdot d\vec{s}$$

si ottiene:

$$\int_S (\vec{\nabla} \times \vec{E}) \cdot d\vec{s} = \oint_C \vec{E} \cdot d\vec{l} = -\frac{d}{dt} \int_S \vec{B} \cdot d\vec{s} = -\int_S \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \cdot d\vec{s},$$

dove la derivata rispetto al tempo è stata portata sotto il segno di integrale essendo il percorso \mathcal{C} fisso; segue quindi:

$$\int_S \left(\vec{\nabla} \times \vec{E} + \frac{\partial \vec{B}}{\partial t} \right) \cdot d\vec{s} = 0;$$

dovendo valere questa identità per ogni dominio di integrazione S , deve risultare necessariamente nulla la funzione integranda, ovvero:

$$\vec{\nabla} \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}. \quad (6.18)$$

Questa relazione fornisce l'espressione della legge di Faraday-Henry in forma differenziale.

A partire da tale relazione, facendo uso del potenziale vettore introdotto attraverso la (4.34) è possibile generalizzare l'espressione (1.20). Sostituendo la (4.34) nella (6.18) si ha:

$$\vec{\nabla} \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t} = -\frac{\partial (\vec{\nabla} \times \vec{A})}{\partial t} = \vec{\nabla} \times \left(-\frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \right),$$

ovvero:

$$\vec{\nabla} \times \left(\vec{E} + \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \right) = \vec{0}.$$

Da tale identità segue che $\vec{E} + \partial \vec{A} / \partial t$ può esprimersi come il gradiente di una funzione, cioè:

$$\vec{E} + \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} = -\vec{\nabla} V,$$

dove V è naturalmente il potenziale elettrostatico; pertanto il campo elettrico può esprimersi come:

$$\vec{E} = -\vec{\nabla} V - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t},$$

cioè il campo elettrico è somma di due termini, $-\vec{\nabla} V$, determinato dalle distribuzioni di carica e $-\partial \vec{A} / \partial t$ dovuto alla variazione temporale del potenziale vettore \vec{A} . Dalle relazioni (6.1) e (4.34),

attraverso l'applicazione del teorema del rotore, la forza elettromotrice v indotta in un circuito \mathcal{C} di superficie S vale:

$$v = -\frac{d}{dt} \int_S \vec{B} \cdot d\vec{s} = -\frac{d}{dt} \int_S (\vec{\nabla} \times \vec{A}) \cdot d\vec{s} = -\frac{d}{dt} \oint_{\mathcal{C}} \vec{A} \cdot d\vec{l} = -\oint_{\mathcal{C}} \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \cdot d\vec{l} .$$

Esempio: Consideriamo un campo magnetico uniforme \vec{B} la cui intensità decresce nel tempo secondo la relazione $dB/dt = -k$, in cui k è una costante positiva. Stabiliamo la forza elettromotrice indotta in una spira circolare di raggio r posta ortogonalmente alle linee di forza di \vec{B} ed inoltre l'intensità e la direzione del campo elettrico indotto in ogni punto della spira. La forza elettromotrice indotta v si calcola attraverso l'applicazione della (6.1), dove la variazione nel tempo del flusso di \vec{B} attraverso la superficie S della spira è determinata dalla variazione dell'intensità di \vec{B} , quindi:

$$v = -\frac{d\phi(\vec{B})}{dt} = -S \frac{dB}{dt} = Sk = \pi r^2 k .$$

Sebbene si possa procedere attraverso considerazioni legate alla simmetria del problema, come vedremo successivamente, per la determinazione del campo elettrico indotto \vec{E} facciamo uso della relazione (6.18). Siccome:

$$\frac{dB}{dt} = -k ,$$

indicando con \hat{u} il versore associato al verso del campo magnetico ($\hat{u} \equiv \vec{B}/B$), la (6.18) si scrive:

$$\vec{\nabla} \times \vec{E} = k \hat{u} ,$$

ossia, sviluppando l'operatore rotore:

$$\vec{\nabla} \times \vec{E} = \begin{vmatrix} \hat{x} & \hat{y} & \hat{z} \\ \frac{\partial}{\partial x} & \frac{\partial}{\partial y} & \frac{\partial}{\partial z} \\ E_x & E_y & E_z \end{vmatrix} = \hat{x} \left(\frac{\partial E_z}{\partial y} - \frac{\partial E_y}{\partial z} \right) + \hat{y} \left(\frac{\partial E_x}{\partial z} - \frac{\partial E_z}{\partial x} \right) + \hat{z} \left(\frac{\partial E_y}{\partial x} - \frac{\partial E_x}{\partial y} \right) = ku_x \hat{x} + ku_y \hat{y} + ku_z \hat{z} ,$$

in cui:

$$u_x \equiv \hat{u} \cdot \hat{x} ,$$

$$u_y \equiv \hat{u} \cdot \hat{y} ,$$

$$u_z \equiv \hat{u} \cdot \hat{z} ,$$

Occorre pertanto risolvere il seguente sistema di equazioni differenziali alle derivate parziali:

$$\begin{cases} \frac{\partial E_z}{\partial y} - \frac{\partial E_y}{\partial z} = ku_x , \\ \frac{\partial E_x}{\partial z} - \frac{\partial E_z}{\partial x} = ku_y , \\ \frac{\partial E_y}{\partial x} - \frac{\partial E_x}{\partial y} = ku_z , \end{cases}$$

possiamo osservare che risolve la prima equazione la coppia di componenti di \vec{E} :

$$E_z = \frac{1}{2} ku_x y + f(x, z) , \tag{6.19}$$

$$E_y = -\frac{1}{2}ku_x z + g(x, y), \quad (6.20)$$

dove $f(x, z)$ e $g(x, y)$ sono due arbitrarie funzioni. La seconda equazione è risolta dalle componenti:

$$E_x = \frac{1}{2}ku_y z + h(x, y), \quad (6.21)$$

$$E_z = -\frac{1}{2}ku_y x + l(y, z); \quad (6.22)$$

dove $h(x, y)$ e $l(y, z)$ sono due arbitrarie funzioni. Confrontando la (6.19) con la (6.22), osserviamo che, siccome nella prima E_z è espressa tramite una funzione di y ed è nota a meno di una arbitraria funzione di x e z mentre, nella seconda, E_z è espressa attraverso una funzione di x ed è nota a meno di una arbitraria funzione di y e z , possiamo assumere che la funzione arbitraria della (6.19) sia $-ku_y x/2$ e che la funzione arbitraria della (6.22) sia $ku_x y/2$. Pertanto, la relazione:

$$E_z = \frac{1}{2}k(yu_x - xu_y), \quad (6.23)$$

è in accordo sia con l'espressione di E_z indicata dalla (6.19) che con quella mostrata nella (6.22). Infine, la terza equazione del sistema è risolta dalla coppia di componenti:

$$E_x = -\frac{1}{2}ku_z y + m(x, z), \quad (6.24)$$

$$E_y = \frac{1}{2}ku_z x + n(y, z), \quad (6.25)$$

in maniera analoga a quanto fatto per la componente E_z , dal confronto tra la (6.21) e la (6.24) e tra la (6.20) e la (6.25), segue:

$$E_x = \frac{1}{2}k(u_y z - u_z y), \quad (6.26)$$

$$E_y = \frac{1}{2}k(u_z x - u_x z), \quad (6.27)$$

Facendo uso delle componenti indicate dalle relazioni (6.26), (6.27) e (6.23), il vettore campo elettrico \vec{E} può essere scritto come:

$$\vec{E} = \frac{1}{2}k \left[(u_y z - u_z y)\hat{x} + (u_z x - u_x z)\hat{y} + (yu_x - xu_y)\hat{z} \right] = \frac{1}{2}k \begin{vmatrix} \hat{x} & \hat{y} & \hat{z} \\ u_x & u_y & u_z \\ x & y & z \end{vmatrix} = \frac{1}{2}k \hat{u} \times \vec{r}, \quad (6.28)$$

in cui \vec{r} è il raggio vettore:

$$\vec{r} = x\hat{x} + y\hat{y} + z\hat{z}.$$

Pertanto, per i punti della spira, il campo elettrico è tangente alla spira ed è orientato rispetto al campo magnetico secondo la regola della mano destra. Come già anticipato, è possibile conseguire lo stesso risultato in maniera analoga a quanto fatto per ottenere la relazione (6.17); da questa formula, poiché in questo caso $dB/dt = -k$, allora:

$$\vec{E} = \frac{1}{2} \frac{dB}{dt} \vec{r} \times \hat{n} = \frac{1}{2}(-k) \vec{r} \times \hat{n} = \frac{1}{2}k \hat{n} \times \vec{r},$$

questa espressione coincide con la (6.28) essendo \hat{n} diretto come \hat{u} .

6.12 Legge di Ampère-Maxwell

La legge di Ampère afferma che, nel vuoto, in presenza di una corrente I , il campo magnetico \vec{B} soddisfa la relazione:

$$\oint_C \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 I = \mu_0 \int_S \vec{J} \cdot d\vec{s}$$

dove S è una generica superficie che ha come contorno la linea C che concatena la corrente I e lungo la quale si calcola la circuitazione del campo magnetico \vec{B} . A questa relazione corrisponde l'espressione differenziale:

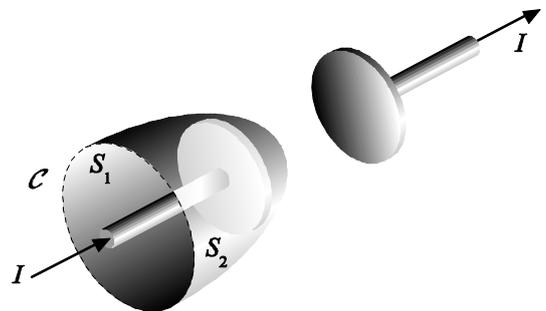
$$\vec{\nabla} \times \vec{B} = \mu_0 \vec{J}; \quad (6.29)$$

applicando l'operatore divergenza ad ambo i membri, si trova:

$$\mu_0 \vec{\nabla} \cdot \vec{J} = \vec{\nabla} \cdot (\vec{\nabla} \times \vec{B}) = 0.$$

Questa relazione è consistente con l'equazione di continuità (3.7) nel caso stazionario, $\vec{\nabla} \cdot \vec{J} = 0$, ma non lo è ovviamente nel caso generale in cui la densità di carica ρ varia nel tempo, quando $\vec{\nabla} \cdot \vec{J} = -\partial\rho/\partial t \neq 0$.

Esempio: La non validità della legge di Ampère nel caso non stazionario emerge, ad esempio, nel processo di carica o di scarica di un condensatore. Con riferimento alla figura, la circuitazione del campo magnetico lungo la linea chiusa C di figura è diversa da zero, essendo il conduttore percorso da corrente (la corrente di carica o di scarica del condensatore); d'altra parte, per la legge di Ampère la circuitazione del campo magnetico lungo C è pari a μ_0 volte la corrente che attraversa una qualsiasi superficie che ha come contorno C . Così, se consideriamo una superficie piana S_1 di contorno C si ha che la circuitazione $\oint_C \vec{B} \cdot d\vec{l}$ è pari a $\mu_0 I$, se I è la



corrente che attraversa tale superficie. Consideriamo ora una superficie S_2 di contorno C che si estende nella regione compresa tra le armature del condensatore; in questo caso S_2 non è attraversata dal vettore densità di corrente, così il flusso di tale vettore attraverso S_2 è nullo e, di conseguenza, deve essere pure nulla la circuitazione $\oint_C \vec{B} \cdot d\vec{l}$, in palese contrasto col calcolo precedentemente svolto per S_1 .

Per sanare le contraddizioni evidenziate dal precedente esempio, nel 1864 Maxwell propose di estendere il significato del concetto di densità di corrente nel modo che segue. Modifichiamo l'espressione della (6.29) aggiungendo al secondo membro un vettore \vec{J}_S da determinarsi in modo da rendere compatibile tale espressione con l'equazione di continuità:

$$\vec{\nabla} \times \vec{B} = \mu_0 \vec{J} + \mu_0 \vec{J}_S,$$

dove il vettore \vec{J}_s ha le dimensioni di una densità di corrente per ovvi motivi di omogeneità dimensionale. Applicando ad ambo i membri l'operatore divergenza, si ha:

$$\vec{\nabla} \cdot (\vec{\nabla} \times \vec{B}) = \mu_0 \vec{\nabla} \cdot \vec{J} + \mu_0 \vec{\nabla} \cdot \vec{J}_s,$$

siccome il primo membro è nullo, segue:

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{J} = -\vec{\nabla} \cdot \vec{J}_s.$$

Affinché tale espressione risulti in accordo con l'equazione di continuità, poniamo:

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{J}_s \equiv \frac{\partial \rho}{\partial t} = \frac{\partial}{\partial t} \epsilon_0 \vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \vec{\nabla} \cdot \left(\epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \right),$$

dove si è fatto uso dell'espressione differenziale della legge di Gauss, $\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \rho / \epsilon_0$, per porre in relazione la densità di carica ρ col relativo campo elettrico \vec{E} . Da tale relazione segue:

$$\vec{\nabla} \cdot \left(\vec{J}_s - \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \right) = 0,$$

fra tutte le possibili soluzioni di questa equazione, scegliamo quella per cui:

$$\vec{J}_s \equiv \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}.$$

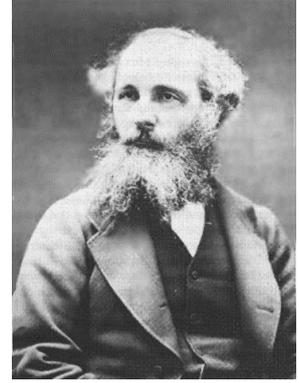
Con questa modifica, la nuova espressione della legge di Ampère è:

$$\vec{\nabla} \times \vec{B} = \mu_0 \vec{J} + \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}$$

che, in tale forma, prende il nome di *legge di Ampère-Maxwell*. Questa relazione coincide con la legge di Ampère nel caso stazionario in cui i campi non dipendono dal tempo e $\partial \vec{E} / \partial t = \vec{0}$, inoltre è matematicamente compatibile, in generale, con l'equazione di continuità. Il vettore \vec{J}_s è detto *densità di corrente di spostamento* e il suo flusso attraverso una qualunque superficie S :

$$I_s = \int_S \vec{J}_s \cdot d\vec{s} = \int_S \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} \cdot d\vec{s}, \quad (6.30)$$

prende il nome di *corrente di spostamento* attraverso tale superficie. Nel caso non stazionario, la densità di corrente di spostamento va aggiunta alla densità di corrente di conduzione \vec{J} , ottenendo così una *densità di corrente totale generalizzata*:



James Clerk Maxwell

$$\vec{J}_T = \vec{J} + \varepsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t},$$

che è sempre solenoidale. Calcolando su una generica superficie non chiusa il flusso di entrambi i membri dell'espressione della legge di Ampère-Maxwell e applicando al primo membro il teorema del rotore, si trova immediatamente che il teorema della circuitazione di Ampère vale, istante per istante, anche in condizioni non stazionarie, pur di considerare in luogo della corrente di conduzione, la corrente totale generalizzata.

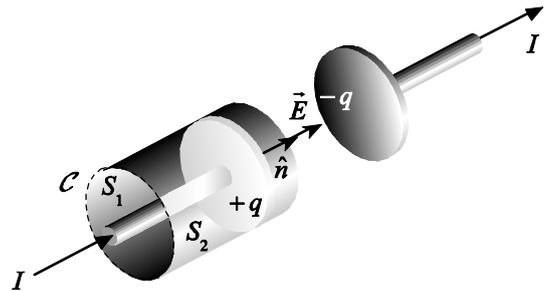
Esempio: Per verificare che l'approccio testé illustrato sana la contraddizione emersa nel precedente esempio, consideriamo nuovamente il processo di carica o scarica di un condensatore. La legge di Ampère in forma integrale si esprime come:

$$\oint_C \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 (I + I_s),$$

in cui I_s è dato dalla relazione (6.30); se si considera la superficie S_1 che ha per contorno \mathcal{C} , il flusso della densità di corrente di conduzione attraverso tale superficie vale I e inoltre, siccome attraverso S_1 non ci sono campi elettrici variabili, risulta:

$$\oint_C \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 I.$$

Consideriamo ora, per semplicità, una superficie cilindrica S_2 che contiene l'armatura positiva del condensatore, come mostrato in figura. Poiché il flusso della densità di corrente attraverso S_2 è nullo, non compare I nell'espressione della legge di Ampère-Maxwell. Tuttavia occorre considerare il contributo della corrente di spostamento I_s ; infatti tra le armature è presente il campo elettrico variabile:



$$\vec{E} = \frac{\sigma}{\varepsilon_0} \hat{n} = \frac{q}{\varepsilon_0 S} \hat{n},$$

in cui S è la superficie dell'armatura positiva; tale campo, normale alla parte di S_2 affacciata all'armatura e nullo altrove, varia poiché sta variando la quantità di carica q sulle armature del condensatore. La densità di corrente di spostamento vale quindi:

$$\vec{J}_s = \varepsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t} = \varepsilon_0 \frac{\partial}{\partial t} \frac{q}{\varepsilon_0 S} \hat{n} = \frac{1}{S} \frac{dq}{dt} \hat{n} = \frac{I}{S} \hat{n}.$$

Siccome il flusso di \vec{J}_s attraverso la superficie S_2 è diverso da zero solo in corrispondenza della porzione di superficie S affacciata all'armatura positiva, la corrente di spostamento è:

$$I_s = \int_{S_2} \vec{J}_s \cdot d\vec{s} = \int_S \frac{I}{S} \hat{n} \cdot d\vec{s} = \frac{I}{S} \int_S dS = I,$$

cioè la corrente di spostamento coincide con la corrente di conduzione e, ancora una volta, vale la relazione:

$$\oint_C \vec{B} \cdot d\vec{l} = \mu_0 I,$$

Questa trattazione prescinde dalla presenza di mezzi materiali; se lo spazio è riempito da un materiale dielettrico si fa uso del vettore spostamento \vec{D} , la cui divergenza è legata alla densità di

carica libera ρ dalla relazione $\vec{\nabla} \cdot \vec{D} = \rho$; in questo caso la densità di corrente totale generalizzata, si scrive:

$$\vec{J}_T = \vec{J} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t},$$

e la legge di Ampère-Maxwell si esprime come:

$$\vec{\nabla} \times \vec{B} = \mu_0 \vec{J} + \mu_0 \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}.$$

Inoltre, se nella densità di corrente \vec{J}_T deve essere compresa anche la densità di corrente amperiana $\vec{J}_M = \vec{\nabla} \times \vec{M}$, fatto che non altera la solenoidalità della densità di corrente totale generalizzata, risulta:

$$\vec{\nabla} \times \vec{B} = \mu_0 \vec{J} + \mu_0 \vec{J}_M + \mu_0 \frac{\partial \vec{D}}{\partial t} = \mu_0 \vec{J} + \mu_0 \vec{\nabla} \times \vec{M} + \mu_0 \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}.$$

Infine il termine contenente il vettore magnetizzazione \vec{M} può essere fatto scomparire formalmente portandolo al primo membro:

$$\vec{\nabla} \times \left(\frac{\vec{B}}{\mu_0} - \vec{M} \right) = \vec{J} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}$$

e ricorrendo al vettore $\vec{H} = \left(\vec{B}/\mu_0 \right) - \vec{M}$, così la legge di Ampère-Maxwell diventa:

$$\vec{\nabla} \times \vec{H} = \vec{J} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}.$$

6.13 Equazioni di Maxwell

Nel 1864, in una memoria intitolata *A Dynamical Theory of Electromagnetic Field*, estesa nel 1873 in un trattato generale, Maxwell riassunse in un insieme di venti equazioni le leggi dell'elettromagnetismo. Nel vuoto, in presenza di cariche libere e di correnti di conduzione, distribuite rispettivamente con densità ρ e \vec{J} , le equazioni di Maxwell, riformulate intorno al 1890 da Heinrich Hertz e da Heaviside, si esprimono come:

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{E} = \frac{\rho}{\epsilon_0}, \tag{6.31}$$

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{B} = 0, \tag{6.32}$$

$$\vec{\nabla} \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}, \tag{6.33}$$

$$\vec{\nabla} \times \vec{B} = \mu_0 \vec{J} + \mu_0 \epsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}; \tag{6.34}$$

l'equazione (6.31) stabilisce che il flusso del campo elettrico attraverso una superficie chiusa è determinato dalla carica racchiusa dalla superficie, tale relazione è valida sia per campi statici che variabili; l'equazione (6.32) afferma che il campo magnetico è sempre solenoidale e quindi che non esistono cariche magnetiche; l'equazione (6.33) mostra che un campo magnetico variabile è sorgente di un campo elettrico; infine l'equazione (6.34) individua quali sorgenti del campo magnetico le correnti di conduzione e le variazioni del campo elettrico. Applicando l'operatore divergenza alla (6.34) e facendo uso della (6.31) si ottiene l'equazione di continuità:

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{J} + \frac{\partial \rho}{\partial t} = 0,$$

che esprime la conservazione della carica elettrica, proprietà contenuta, quindi, nelle equazioni di Maxwell. La forza agente su di una particella di carica q è espressa dalla relazione di Lorentz:

$$\vec{F} = q(\vec{E} + \vec{v} \times \vec{B})$$

e il moto soddisfa la seconda legge di Newton:

$$\vec{F} = \frac{d\vec{p}}{dt},$$

dove \vec{p} è la quantità di moto associata alla particella; per piccole velocità rispetto a quella della luce nel vuoto questa espressione diventa $\vec{F} = m\vec{a}$, in cui m e \vec{a} rappresentano, rispettivamente la massa e l'accelerazione della particella. Ai campi \vec{E} e \vec{B} è associata una densità di energia:

$$u = \frac{1}{2} \varepsilon_0 E^2 + \frac{1}{2\mu_0} B^2.$$

Nei mezzi materiali, la presenza dei campi \vec{E} e \vec{B} determina la formazione di cariche di polarizzazione e di correnti di magnetizzazione le cui densità sono esprimibili attraverso i vettori \vec{P} e \vec{M} . Tali densità modificano i valori di ρ e di \vec{J} nelle equazioni di Maxwell; queste modifiche vengono formalmente rimosse da tali equazioni introducendo i vettori:

$$\begin{aligned} \vec{D} &= \varepsilon_0 \vec{E} + \vec{P}, \\ \vec{H} &= \frac{\vec{B}}{\mu_0} - \vec{M}; \end{aligned}$$

così, per mezzi materiali in quiete, le equazioni di Maxwell si scrivono:

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{D} = \rho, \tag{6.35}$$

$$\vec{\nabla} \cdot \vec{B} = 0,$$

$$\vec{\nabla} \times \vec{E} = -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t},$$

$$\vec{\nabla} \times \vec{H} = \vec{J} + \frac{\partial \vec{D}}{\partial t}, \tag{6.36}$$

dove le relazioni tra i vettori \vec{E} e \vec{D} e tra i vettori \vec{B} e \vec{H} sono:

$$\begin{aligned}\vec{D} &= \varepsilon_0 \varepsilon_r \vec{E}, \\ \vec{B} &= \mu_0 \mu_r \vec{H},\end{aligned}$$

e le equazioni (6.35) e (6.36) si riconducono rispettivamente alle equazioni (6.31) e (6.34) attraverso la sostituzione formale del prodotto $\varepsilon_0 \varepsilon_r$ in luogo di ε_0 e del prodotto $\mu_0 \mu_r$ in luogo di μ_0 . Nello spazio vuoto, in assenza di cariche e di correnti, le equazioni di Maxwell si scrivono:

$$\begin{aligned}\vec{\nabla} \cdot \vec{E} &= 0, \\ \vec{\nabla} \cdot \vec{B} &= 0, \\ \vec{\nabla} \times \vec{E} &= -\frac{\partial \vec{B}}{\partial t}, \\ \vec{\nabla} \times \vec{B} &= \mu_0 \varepsilon_0 \frac{\partial \vec{E}}{\partial t}\end{aligned}$$

ed assumono una forma particolarmente simmetrica nei campi \vec{E} e \vec{B} . Notiamo infine che le equazioni di Maxwell legano tra loro, nel caso dinamico, il campo elettrico e quello magnetico, pertanto perde di significato una considerazione separata di questi due campi poiché laddove si manifesta uno si presenta anche l'altro e viceversa. Per tale motivo l'accoppiamento del campo elettrico e di quello magnetico prende il nome di *campo elettromagnetico*.

Esempio: (*generalizzazione della trasformazione di gauge*) Utilizzando le equazioni di Maxwell è possibile scrivere in modo generale le relazioni che legano i campi ai potenziali:

$$\vec{E} = -\vec{\nabla}V - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t}, \quad (6.37)$$

$$\vec{B} = \vec{\nabla} \times \vec{A}; \quad (6.38)$$

inoltre è noto che il campo magnetico è invariante in corrispondenza della trasformazione di gauge:

$$\vec{A}' \equiv \vec{A} + \vec{\nabla}\phi;$$

sostituendo tale valore del potenziale vettore nella relazione (6.37), indicato con V' il valore di tale potenziale dopo la trasformazione, è possibile dedurre l'espressione della trasformazione per il potenziale V :

$$\vec{E} = -\vec{\nabla}V' - \frac{\partial \vec{A}'}{\partial t} = -\vec{\nabla}V' - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} - \frac{\partial \vec{\nabla}\phi}{\partial t} = -\vec{\nabla}V' - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} - \vec{\nabla}\frac{\partial \phi}{\partial t} = -\vec{\nabla}\left(V' + \frac{\partial \phi}{\partial t}\right) - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t}.$$

Pertanto, la trasformazione:

$$\begin{cases} \vec{A}' \equiv \vec{A} + \vec{\nabla}\phi, \\ V' \equiv V - \frac{\partial \phi}{\partial t}, \end{cases} \quad (6.39)$$

lascia invariati sia il campo elettrico che il campo magnetico.

Esempio: (*equazione di Poisson per il campo elettromagnetico*) L'equazione di Poisson (1.23) può essere generalizzata sostituendo la relazione (6.37) nella (6.31), cioè:

$$\vec{\nabla} \cdot \left(-\vec{\nabla}V - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \right) = \frac{\rho}{\varepsilon},$$

dove si è tenuto conto di un mezzo materiale attraverso la sostituzione formale di ε_0 con ε ; sviluppando si ha:

$$\nabla^2 V + \frac{\partial}{\partial t} \vec{\nabla} \cdot \vec{A} = -\frac{\rho}{\varepsilon}.$$

Analoga generalizzazione può essere fatta per l'equazione (4.37) sostituendo la (6.37) e la (6.38) nella (6.34), cioè:

$$\vec{\nabla} \times (\vec{\nabla} \times \vec{A}) = \mu \vec{J} + \mu \varepsilon \frac{\partial}{\partial t} \left(-\vec{\nabla}V - \frac{\partial \vec{A}}{\partial t} \right);$$

dove si è tenuto conto di un mezzo materiale attraverso la sostituzione formale di μ_0 con μ , sviluppando il primo membro⁸, si ottiene:

$$\vec{\nabla} (\vec{\nabla} \cdot \vec{A}) - \nabla^2 \vec{A} = \mu \vec{J} - \mu \varepsilon \frac{\partial}{\partial t} \vec{\nabla}V - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \vec{A}}{\partial t^2},$$

ovvero:

$$\nabla^2 \vec{A} - \vec{\nabla} (\vec{\nabla} \cdot \vec{A}) - \mu \varepsilon \frac{\partial}{\partial t} \vec{\nabla}V - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \vec{A}}{\partial t^2} = -\mu \vec{J}.$$

Pertanto, le equazioni di Poisson per i potenziali sono:

$$\begin{cases} \nabla^2 V + \frac{\partial}{\partial t} \vec{\nabla} \cdot \vec{A} = -\frac{\rho}{\varepsilon} \\ \nabla^2 \vec{A} - \vec{\nabla} (\vec{\nabla} \cdot \vec{A}) - \mu \varepsilon \frac{\partial}{\partial t} \vec{\nabla}V - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \vec{A}}{\partial t^2} = -\mu \vec{J} \end{cases} \quad (6.40)$$

e⁹, in assenza di sorgenti, le corrispondenti equazioni di Laplace, sono:

$$\begin{cases} \nabla^2 V + \frac{\partial}{\partial t} \vec{\nabla} \cdot \vec{A} = 0 \\ \nabla^2 \vec{A} - \vec{\nabla} (\vec{\nabla} \cdot \vec{A}) - \mu \varepsilon \frac{\partial}{\partial t} \vec{\nabla}V - \mu \varepsilon \frac{\partial^2 \vec{A}}{\partial t^2} = \vec{0}. \end{cases}$$

⁸ Si faccia riferimento alla nota a pag. 4-33.

⁹ Si rammenta che la seconda equazione di questo sistema compendia di fatto tre equazioni scalari. Pertanto, il sistema è:

$$\begin{cases} \nabla^2 V + \frac{\partial}{\partial t} \vec{\nabla} \cdot \vec{A} = -\frac{\rho}{\varepsilon_0} \\ \nabla^2 A_x - \frac{\partial}{\partial x} (\vec{\nabla} \cdot \vec{A}) - \mu_0 \varepsilon_0 \frac{\partial}{\partial t} \vec{\nabla}V - \mu_0 \varepsilon_0 \frac{\partial^2 A_x}{\partial t^2} = -\mu_0 J_x \\ \nabla^2 A_y - \frac{\partial}{\partial y} (\vec{\nabla} \cdot \vec{A}) - \mu_0 \varepsilon_0 \frac{\partial}{\partial t} \vec{\nabla}V - \mu_0 \varepsilon_0 \frac{\partial^2 A_y}{\partial t^2} = -\mu_0 J_y \\ \nabla^2 A_z - \frac{\partial}{\partial z} (\vec{\nabla} \cdot \vec{A}) - \mu_0 \varepsilon_0 \frac{\partial}{\partial t} \vec{\nabla}V - \mu_0 \varepsilon_0 \frac{\partial^2 A_z}{\partial t^2} = -\mu_0 J_z. \end{cases}$$