

CAP. 2. ELECTROMAGNETISM

2.1. Câmpul magnetic. Inducția magnetică.

Experiența arată că dacă apropiem un ac magnetic de un conductor parcurs de curent electric se constată că acul se deplasează din poziția sa de echilibru, cu atât mai accentuat cu cât distanța față de conductor este mai mică și cu cât intensitatea curentului din conductor este mai mare. La întreruperea curentului din conductor, acul magnetic revine în poziția sa inițială, adică în direcția magnetismului terestru. Deci, acul magnetic este supus acțiunii unor forțe variabile în spațiu, care durează atâta timp cât durează curentul.

Spunem că în jurul conductorului parcurs de curent electric, unde se manifestă forțe și momente, există **câmp magnetic**, care depinde de prezența curentului electric.

Aceste forțe acționează atât asupra unor conductoare parcurse de curenți, cât și asupra altor corpuri magnetizate sau confecționate din fier-nichel, cobalt etc..

Prezența curentului electric este însoțită întotdeauna de câmp magnetic și invers. Câmpul magnetic ce se află în jurul magneților permanenți este produs, după cum vom vedea mai târziu, de curenții moleculari care se formează prin mișcarea electronilor pe orbitele atomilor, în planuri perpendiculare pe axul magnetului.

Câmpul electric și câmpul magnetic pot fi considerate ca două aspecte diferite ale câmpului electromagnetic, care însoțesc orice deplasare de energie electrică, de-a lungul unui conductor. Pentru a reprezenta grafic intensitatea și direcția unui câmp magnetic, se utilizează liniile de inducție magnetică sau liniile de câmp magnetic. Se numesc linii de inducție magnetică sau de câmp magnetic, liniile trasate într-un câmp a căror direcție este dată, în fiecare punct, de direcția în care se așează acul magnetic. Aceste linii se trasează în așa fel, încât în fiecare punct al spațiului, să fie tangente la direcția acului magnetic din acel punct. S-a convenit a se lua ca sens pozitiv al câmpului magnetic, sensul în care se deplasează vârful nord al acului magnetic, aflat în câmp.

Liniile de câmp magnetic ale câmpului produs de un magnet permanent sunt reprezentate în fig. 2.1. Ele ies din polul nord și intră în polul sud. În fig. 2.2 sunt reprezentate liniile de câmp magnetic ale unui conductor rectiliniu și parcurs de curent electric. Acestea sunt

cercuri concentrice, cu centrul pe axul conductorului, aflate într-un plan perpendicular pe conductor .

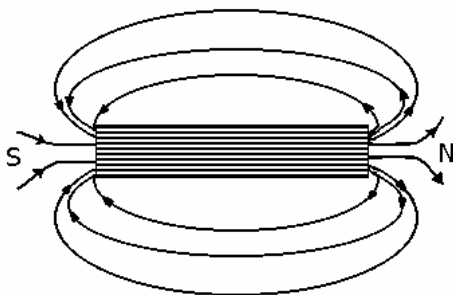


Fig. 2.1

Liniile de câmp magnetic ale unei bobine (solenoid) parcursă de curent electric sunt prezentate în fig. 2.3.

Liniile de câmp magnetic sunt întotdeauna linii închise, lipsite de început și sfârșit, spre deosebire de cele de câmp electric care nu sunt închise (acestea pornesc din sarcinile electrice pozitive și se termină în sarcinile negative). Experimental, se dovedește că, odată cu schimbarea sensului curentului prin conductor se schimbă și sensul liniilor de câmp. Legătura dintre sensul curentului și sensul liniilor de câmp magnetic este dată de regula burghiului sau a tirbușonului, care se enunță în felul următor: dacă se învâрте burghiul (sau tirbușonul), în așa fel încât să înainteze în direcția și sensul curentului, atunci sensul de rotație a burghiului (sau a tirbușonului) va indica sensul liniilor de câmp magnetic. Dacă cunoaștem sensul liniilor de câmp, putem determina sensul curentului în conductor.

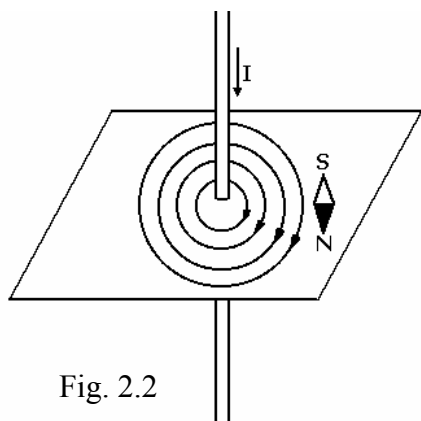


Fig. 2.2

Câmpul magnetic într-un punct dat, este caracterizat printr-o mărime direcțională numită **inducția câmpului magnetic**, \vec{B} . Inducția câmpului magnetic poate fi determinată fie prin

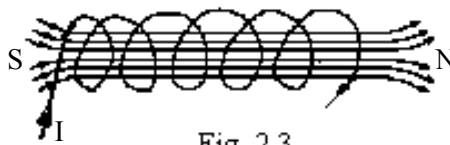


Fig. 2.3

forța mecanică cu care câmpul magnetic acționează asupra unui curent electric, fie prin t.e.m. indusă într-un conductor care se mișcă în câmpul magnetic.

Numim câmp magnetic omogen, acel câmp care în orice punct al său, are aceeași inducție magnetică (mărime, direcție și sens). Un câmp magnetic acționează asupra unui conductor rectiliniu de lungime l , parcurs de curentul I , cu o forță electromagnetică \vec{F} . Această forță este

direct proporțională cu inducția câmpului magnetic, cu lungimea conductorului aflat în câmpul magnetic, cu sinusul unghiului dintre direcțiile curentului și direcția câmpului și nu depinde de materialul și secțiunea conductorului. Direcția forței \vec{F} este totdeauna normală pe planul determinat de direcția curentului și direcția câmpului magnetic. Forța F este dată de relația:

$$F = B \times I \times l \times \sin \angle(\vec{l}, \vec{B}) \quad \text{sau} \quad \vec{F} = I(\vec{l} \times \vec{B}) \quad (2.1)$$

în care \vec{B} este inducția câmpului magnetic, care caracterizează câmpul magnetic. Sensul forței \vec{F} este dat de regula mâinii stângi, care se enunță astfel: se așează palma mâinii stângi în așa fel încât liniile de câmp magnetic să intre în palmă, iar cele patru degete alăturate îndreptate după direcția curentului, degetul mare depărtat la 90° , indică direcția și sensul forței.

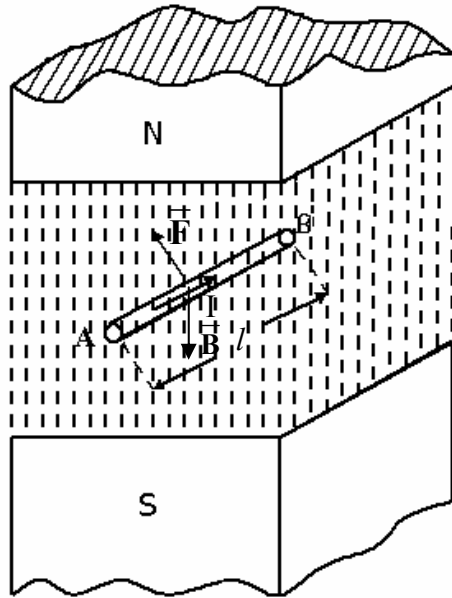


Fig.2.4

În fig. 2.4 este reprezentat un câmp magnetic omogen, dat de doi poli magnetici, în care se află un conductor de lungime l și străbătut de curentul I . Aplicând regula mâinii stângi găsim direcția și sensul forței \vec{F} la care este supus conductorul. Dacă se inversează sensul curentului în conductor și se menține sensul câmpului magnetic, forța \vec{F} își va schimba sensul. Același lucru se obține dacă se menține sensul curentului și se inversează sensul câmpului magnetic. Dacă însă se schimbă și sensul curentului și sensul câmpului magnetic, direcția

și sensul forței vor rămâne neschimbate.

Această forță la care este supus un conductor străbătut de un curent electric, aflat într-un câmp magnetic, se numește **forță electromagnetică sau forță laplaceană**.

Când direcția inducției câmpului magnetic este perpendiculară pe direcția curentului electric relația forței devine:

$$F = B \cdot I \cdot l \quad (2.2)$$

Relația (2.2) permite definirea inducției magnetice și stabilirea unității de măsură. Astfel $B = F / I \cdot l$. Deci, inducția magnetică poate fi considerată ca fiind egală cu valoarea forței cu care acționează câmpul magnetic asupra unui conductor prin care circulă un curent de 1 A, cu lungimea de 1 m. Mărimea inducției magnetice în sistemul internațional are ca unitate de măsură $V \cdot \text{sec} / \text{m}^2$ sau weber/ m^2 , adică:

$$|B| = \frac{|F|}{|I \cdot l|} = \left[\frac{N}{A \cdot m} \right] = \left[\frac{J}{A \cdot m^2} \right] = \left[\frac{VgAgsec}{A \cdot m^2} \right] = \left[\frac{Vgsec}{m^2} \right]$$

însă $1V \cdot 1\text{sec} = 1\text{weber}$ (prescurtat W_b) și deci inducția câmpului magnetic se măsoară în $\frac{W_b}{\text{m}^2}$ (Tesla). Inducția se mai măsoară și în gauss (un gauss = $10^{-4} \frac{W_b}{\text{m}^2}$).

Forța care acționează asupra unui conductor oarecare parcurs de curent, poate fi descompusă în forțe elementare $d\vec{F}$. Relația (2.1) se scrie sub forma:

$$d\vec{F} = I(d\vec{l} \times \vec{B}) = I d\vec{l} \times \vec{B}$$

Această forță elementară acționează asupra elementelor distincte de curent $I dl$. Forța care acționează asupra unui circuit închis, prin care trece un curent, poate fi exprimată prin relația:

$$\vec{F} = I \oint (d\vec{l} \times \vec{B}) \quad (2.3)$$

Un circuit închis mai poate fi supus din partea unui câmp magnetic și unui moment de rotație, care poate fi calculat cu ușurință în funcție de forța laplaciană. Se demonstrează astfel că momentul cuplului care tinde să rotească un cadru, este dat de relația:

$$\vec{M} = \vec{p} \times \vec{B} \quad (2.4)$$

unde $\vec{p} = I\vec{S}$ este momentul magnetic, S (aria cadrului) fiind modulul lui \vec{S} orientat în sensul câmpului magnetic al curentului din cadru.

2.2. Intensitatea câmpului magnetic

Inducția câmpului magnetic depinde de proprietățile fizice ale mediului, de poziția curenților electrici și de mărimea curenților care dau naștere câmpului magnetic. Experiența arată că într-un mediu omogen, în jurul unui conductor rectiliniu parcurs de un curent electric, se formează un câmp magnetic circular. Inducția câmpului magnetic a unui asemenea curent într-un punct M situat la distanța r este proporțională cu intensitatea curentului și invers proporțională cu distanța de la conductor (vezi fig.2.5 și relația 2.5). Tot pe cale experimentală s-a dovedit că în

interiorul unei bobine de lungime l se formează un câmp magnetic omogen, a cărui direcție este paralelă cu axa bobinei. Inducția magnetică a unui asemenea câmp este proporțională cu intensitatea curentului și cu

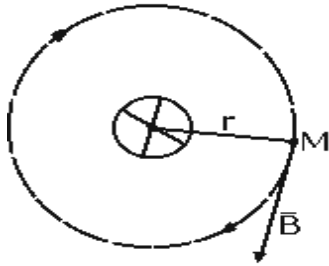


Fig. 2.5

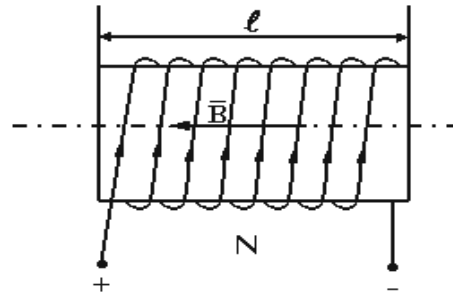


Fig. 2.6

numărul N de spire pe unitate de lungime considerată de-a lungul axei solenoidului (vezi fig.2.6 și relația 2.6).

$$B = \mu \frac{I}{2\pi \cdot r} \quad (2.5)$$

$$B = \mu \frac{NI}{l} \quad (2.6)$$

Relațiile (2.5) și (2.6) se pot demonstra aplicând legea lui Biot-Savart sau legea fundamentală a circuitelor magnetice. În relațiile (2.5) și (2.6) apare coeficientul de proporționalitate μ , numit **permeabilitatea magnetică a mediului** în care se stabilește câmpul magnetic. **Permeabilitatea magnetică relativă** se definește ca fiind raportul dintre inducția câmpului magnetic în acel mediu într-un punct M situat la distanța r față de axa conductorului și inducția câmpului magnetic în vid sau aer, produs de același curent și în același punct, adică:

$$\mu_r = \frac{\mu}{\mu_0} \quad (2.7)$$

La majoritatea materialelor, în afara celor feromagnetice și ferimagnetice, permeabilitatea magnetică diferă foarte puțin față de μ_0 (permeabilitatea magnetică a mediului vid sau aer), fapt pentru care, în calculele practice se poate lua $\mu \cong \mu_0$, adică $\mu_r = 1$.

Din relația: $B = \mu_0 \frac{NI}{l}$ se poate deduce unitatea de măsură a permeabilității câmpului magnetic și anume:

$$[\mu_o] = \frac{[B] \cdot [l]}{[I]} = \left[\frac{V \cdot S}{m^2} \cdot \frac{m}{A} \right] = \left[\frac{\Omega \cdot S}{m} \right]$$

însă: $1\Omega \cdot 1s = 1 \text{ henry (H)}$ și deci: $[\mu_o] = [H/m]$

În sistemul internațional, valoarea permeabilității magnetice a mediului vid sau aer este $\mu_o = 4\pi \cdot 10^{-7} H/m$.

Se definește **intensitate de câmp magnetic** (H) raportul dintre inducția magnetică într-un punct și permeabilitatea magnetică a mediului din acel punct și este o mărime vectorială.

Deci se poate scrie relația:

$$\overline{H} = \frac{\overline{B}}{\mu} \text{ sau } \overline{B} = \mu \overline{H} \quad (2.8)$$

În cazul unui conductor rectiliniu străbătut de un curent I, intensitatea câmpului magnetic va fi:

$$H = \frac{B}{\mu_o} = \frac{I}{2\pi \cdot r} \quad (2.9)$$

În interiorul unei bobine, de lungime l, intensitatea câmpului magnetic este dată de relația:

$$H = \frac{NI}{l} \quad (2.10)$$

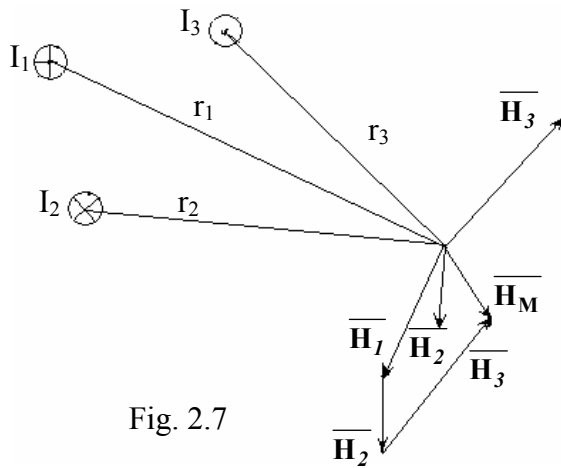


Fig. 2.7

în care N/l reprezintă numărul de spire pe unitatea de lungime. Din relația (2.10) rezultă că unitatea de măsură pentru intensitatea câmpului magnetic, în sistemul internațional este amper/metru (A/m).

De remarcat este faptul că în cazul unui câmp magnetic produs de mai mulți curenți, într-un punct M intensitatea câmpului magnetic se obține făcând o

sumă vectorială a intensităților câmpurilor magnetice produse de fiecare $\overline{H}_M = \overline{H}_1 + \overline{H}_2 + \overline{H}_3$ curent în parte, fig.2.7.

2.3. Fluxul magnetic

Fie o suprafață S mărginită de un contur, fig. 2.8. Fluxul magnetic printr-o suprafață S , reprezintă totalitatea liniilor de câmp magnetic ce străbat acea suprafață. Fluxul magnetic Φ , este dat de relația (2.11).

$$\Phi = \int_S B ds \cos \beta = \int_S \bar{B} \cdot \bar{ds} \quad (2.11)$$

Fluxului elementar care străbate elementul de suprafață ds este:

$$d\Phi = \bar{B} \cdot \bar{ds} \quad (2.12)$$

Dacă inducția câmpului magnetic este perpendiculară pe elementul de suprafață ds , atunci se poate scrie:

$$B = \frac{d\Phi}{ds} \quad (2.13)$$

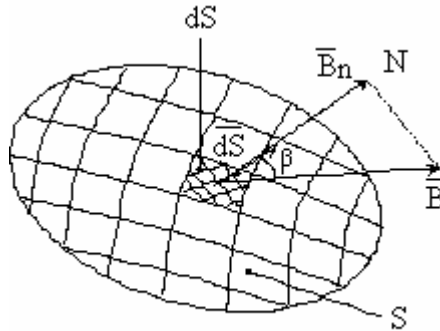


Fig. 2.8

adică inducția câmpului magnetic reprezintă densitatea de flux magnetic al câmpului magnetic.

Unitatea de măsură pentru fluxul magnetic în sistemul internațional este Weberul (Wb).

Întrucât liniile de câmp magnetic sunt linii închise, fluxul magnetic care trece prin orice

suprafață închisă este întotdeauna egal cu zero ($\oint \bar{B} \cdot \bar{ds} = 0$).

Dacă câmpul magnetic este produs de mai mulți curenți, care pot aparține unor circuite diferite, atunci fluxul magnetic din interiorul unui contur oarecare, închis, este egal cu suma algebrică a fluxurilor produse de curenții distincți, în interiorul aceluși contur, adică:

$$\Phi = \int_S \bar{B} \cdot \bar{ds} = \int_S (\bar{B}_1 + \bar{B}_2 + \bar{B}_3 + \dots + \bar{B}_n) \cdot \bar{ds} = \Phi_1 + \Phi_2 + \Phi_3 + \dots + \Phi_n \quad (2.14)$$

2.4. Magnetizarea substanțelor (corpurilor)

Dacă un corp aflat într-un câmp magnetic este supus unor forțe sau cupluri, fără ca el să fie parcurs de curent electric, spunem că acesta se află în **stare de magnetizare**.

Starea de magnetizare poate fi **permanentă** sau **temporară**, stări care pot fi separate sau concomitente la un corp. Starea de magnetizare permanentă se întâlnește la magneții permanenți și nu este dependentă de

existența câmpurilor exterioare. Starea de magnetizare temporară depinde de inducția câmpului magnetic exterior.

Experiența arată că dacă un circuit străbătut de curent electric se află într-o substanță, sau în apropierea unor corpuri oarecare, câmpul magnetic produs de aceasta în substanță, va fi diferit de cel produs în aer sau în vid. Această se datorează apariției în substanță a unei anumite orientări a curenților electrici elementari intermoleculari și interatomici, sub acțiunea câmpului magnetic exterior.

Curenți elementari există în interiorul oricărei substanțe chiar și atunci când nu există câmp magnetic exterior. Acești curenți sunt datorati mișcării electronilor pe orbitele atomilor cât și prin rotirea lor în jurul propriilor axe. Dacă orientările acestor curenți nu sunt ordonate, din punct de vedere microscopic, ei nu produc câmp magnetic. Sub acțiunea unui câmp magnetic exterior, curenții elementari ai unei substanțe se orientează într-o măsură oarecare și produc un câmp magnetic suplimentar, care suprapunându-se peste câmpul exterior îl modifică.

Există substanțe care prin magnetizare produc o intensificare a câmpului magnetic exterior, numite substanțe **paramagnetice** și altele, care produc o reducere a câmpului exterior, numite substanțe **diamagnetice**. Din categoria substanțelor paramagnetice există o categorie de substanțe, numite substanțe **magnetice** (feromagnetice și ferimagnetice), care au o influență puternică asupra câmpului magnetic exterior.

Inducția magnetică în vid sau în aer, a unui câmp magnetic, este dată de relația:

$$\vec{B} = \mu_0 \cdot \vec{H}. \quad (2.15)$$

În substanță, același câmp magnetic are inducția magnetică

$$\vec{B} = \mu_0 \vec{H} + \vec{B}_s \quad (2.16)$$

Deci, în substanță, inducția câmpului magnetic este suplimentată cu o inducție suplimentară \vec{B}_s , a câmpului magnetic suplimentar produs de curenții electrici elementari din substanța respectivă, orientați de câmpul exterior inițial.

Inducția câmpului suplimentar are relația:

$$\vec{B}_s = \mu_0 \cdot \vec{M}_t \quad (2.17)$$

unde M_t se poartă denumirea de magnetizare temporară.

Magnetizarea depinde de intensitatea câmpului magnetic, de proprietățile materialului și de temperatură. Ea se calculează cu formula:

$$\vec{M}_t = \chi_m \vec{H} \quad (2.18)$$

unde χ_m se numește susceptibilitate magnetică.

Relația (2.18) reprezintă **legea magnetizării temporare**. Inducția magnetică totală în substanță este:

$$\vec{B} = \mu_0 \vec{H} + \mu_0 \chi_m \vec{H} \quad (2.19)$$

$$\text{sau} \quad \vec{B} = \mu_0 (1 + \chi_m) \vec{H} = \mu_0 \mu_r \times \vec{H} = \mu \times \vec{H} \quad (2.20)$$

unde $\mu_r = 1 + \chi$, se numește permeabilitate magnetică relativă.

Pentru substanțele paramagnetice $\mu > \mu_0$ și $\chi > 0$ iar pentru substanțele diamagnetice $\mu < \mu_0$ și $\chi < 0$. O grupă specială o formează substanțele feromagnetice și ferimagnetice, care se caracterizează printr-o permeabilitate magnetică mult mai mare decât permeabilitatea magnetică a mediului vid. În acest caz mărimea μ depinde de intensitatea câmpului magnetic și de stările magnetice anterioare.

Inducția magnetică în substanțele feromagnetice, pentru aceeași valoare a intensității câmpului, poate avea valori diferite întrucât depinde de stările magnetice anterioare ale materialului. De aceea, pentru că mărimea $\mu = \vec{B} / \vec{H}$ să poată servi drept caracteristică a proprietăților magnetice ale materialelor feromagnetice, este necesar să se precizeze exact metoda de determinare a acestei caracteristici.

Să examinăm procesul de magnetizare a substanțelor feromagnetice. Să presupunem că inițial substanța a fost complet demagnetizată, adică în spațiul exterior nu s-a constatat existența câmpului curenților elementari. Când crește intensitatea câmpului

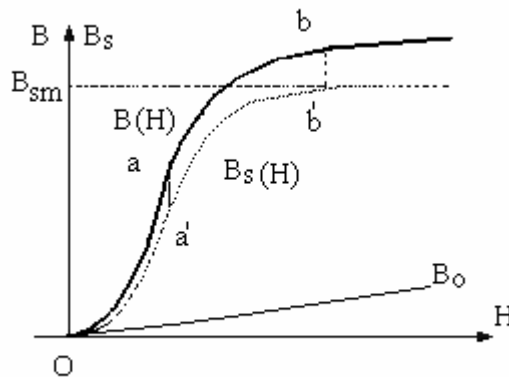


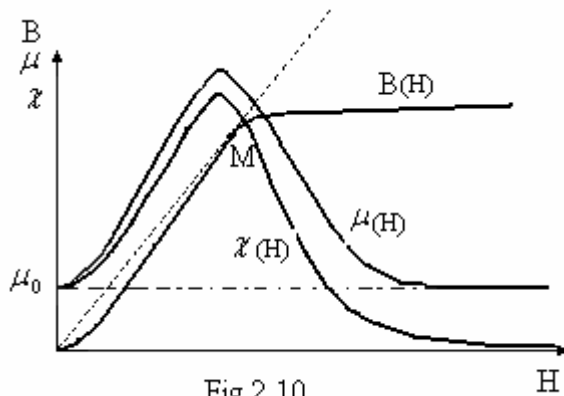
Fig. 2.9

exterior, inducția crește la început repede (fig.2.9), deoarece curenții elementari se orientează astfel încât fluxurile lor magnetice, se adaugă fluxului exterior. La valori mari ale lui H, viteza de creștere a inducției câmpului magnetic scade. Starea magnetică a substanței se apropie de saturație. Totodată, aproape toți curenții elementari sunt astfel orientați încât câmpurile lor

magnetice coincid ca direcție cu câmpul exterior. Aceasta curbă care ne dă creșterea inducției magnetice în funcție de intensitatea câmpului,

poartă numele de curbă de primă magnetizare. Variația vectorului magnetizării în funcție de H are aspectul curbei din fig.2.9 (curba trasată punctat). Variația inducției câmpului magnetic exterior în funcție de H , adică $B_0 = \mu_0 \cdot H$ reprezintă o dreaptă ce trece prin origine. Adunând la ordonatele curbei $B_s(H)$, ordonatele dreptei B_0 , obținem curba de primă magnetizare $B(H)$.

Curba de primă magnetizare cuprinde trei porțiuni caracteristice: o porțiune Oa , în care inducția magnetică crește aproape proporțional cu H și curba se prezintă practic ca o linie dreaptă; porțiunea ab , unde creșterea inducției scade din ce în ce mai mult cu creșterea câmpului și



curba are o formă oarecum rotundă (cotul curbei); porțiunea de dincolo de punctul b , în care creșterea inducției B în funcție de H devine practic din nou liniară. Această din urmă porțiune corespunde regimului de saturație magnetic a materialului când inducția suplimentară B_s a atins

valoarea limită B_{sat} . Fiecare material feromagnetic are o curbă caracteristică de magnetizare.

În fig. 2.10 se reprezintă variația permeabilității și susceptibilității magnetice, în lungul curbei de primă magnetizare. Maximele corespund cu punctul M în care tangenta la curba de magnetizare trece prin origine, iar valorile asimptotice finale se referă la domeniul de saturație. În acest domeniu, susceptibilitatea magnetică χ tinde către zero, iar permeabilitatea magnetică către valoarea μ_0 .

Permeabilitatea materialelor feromagnetice scade cu creșterea temperaturii, ajungând la valoarea zero pentru temperaturi cuprinse între $700 \div 900^\circ\text{C}$, pentru fier moale, $500 \div 700^\circ\text{C}$ pentru oțel și $250 \div 300^\circ\text{C}$ pentru nichel.

2.5. Fenomenul de histerezis

Dacă o bucată de fier, neutră din punct de vedere magnetic, este supusă unui câmp magnetic exterior a cărui intensitate variază de la zero

la o valoare oarecare H_m , inducția câmpului magnetic variază (curba de primă magnetizare 1 a materialului respectiv) de la zero la valoarea B_m (fig.2.11). Dacă H se scade de H_m până la zero, inducția magnetică se micșorează, însă nu după aceeași curbă ci după curba 3, situată deasupra

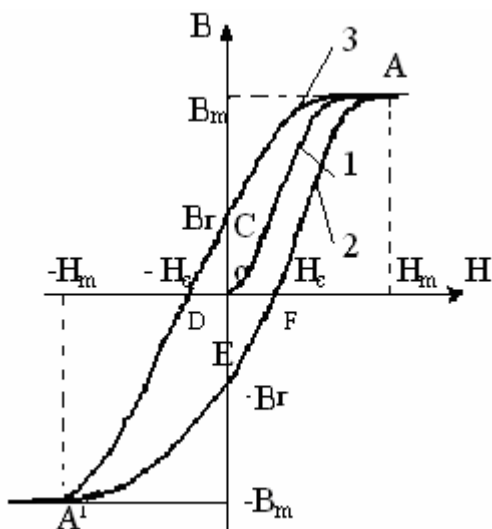


Fig.2.11

curbei de magnetizare inițială. Se observă că pentru aceleași valori ale intensității câmpului magnetic luate în sens invers, avem valori mai mari ale inducției magnetice. În punctul O, deși $H = 0$, inducția câmpului magnetic nu se anulează ci se păstrează la o valoare oarecare B_r , egală cu ordonata OC. Pentru a demagnetiza bucata de fier, adică pentru a o face să-și piardă complet magnetismul, trebuie s-o supunem unui câmp negativ, OD, numit câmp coercitiv ($-H_c$). Pentru acest câmp negativ $B=0$. Dacă continuăm să supunem acum bucata de fier unui câmp negativ din ce în ce mai puternic, inducția scade sub zero, devine negativă și crește apoi în valoare negativă după curba DA'. În A' s-a atins punctul de saturație maximă negativă, pentru valoarea negativă $-H_m$ a câmpului. În acest caz inducția este $-B_m$. Dacă micșorăm acum valorile negative ale câmpului, inducția se deplasează pe ramura A'E, atingând valoarea corespunzătoare ordonatei OE pentru un câmp egal cu zero. Aici avem un magnetism remanent negativ $-B_r$, deci cu polii inversați față de cel precedent. Pentru a anula acest magnetism remanent, avem nevoie de un câmp coercitiv OF. Continuând mai departe creșterea lui H , ajungem din nou în punctul A. După cum se vede, inducția rămâne mereu în urma câmpului care o produce și din această cauză curba închisă ACDA'EFA poartă numele de **ciclu de histerezis**.

Dacă repetăm variația câmpului între aceleași limite H_m și $-H_m$, valoarea inducției câmpului magnetic va urma exact același contur. Curbele de histerezis au forme diferite, după compoziția materialelor feromagnetice întrebuințate. Utilizările industriale cer anumite tipuri de curbă de histerezis, deci anumite materiale feromagnetice. Din acest punct de vedere se disting materiale magnetice moi, caracterizate printr-un câmp coercitiv mic și materiale magnetice tari, având un câmp coercitiv mare. Din prima categorie fac parte: fierul moale, otelul foarte

dur, aliajele din fier și nichel (în special aliajul permaloi, care conține 75%Ni) etc..

Din a doua categorie fac parte oțelurile speciale (de exemplu aliajul 65% Fe, 25%Ni și 10% Al).

Demagnetizarea și remagnetizarea unui material feromagnetic, necesită un anumit consum de energie care apare sub formă de căldură în masa materialului. Se poate demonstra că suprafața închisă de curba de histerezis este direct proporțională cu energia pierdută în fier pentru un ciclu histerezis, adică pentru o variație a câmpului magnetic de la valoarea maximă pozitivă la valoarea maximă negativă și înapoi la valoarea maximă pozitivă.

Prin însuși principiul de funcționare al mașinilor electrice, miezul de fier (care constituie circuitul lor magnetic) este supus unor magnetizări alternative foarte dese. Din această cauză în miezul acestor mașini se produc pierderi de energie datorită fenomenului de histerezis, cu atât mai mari cu cât se schimbă mai des sensul câmpului într-un interval de timp dat, adică cu cât se repetă mai des ciclul de histerezis. Aceste pierderi de energie mai depind de inducția maximă, de calitatea și compoziția fierului. Asemenea circuite magnetice, pentru a avea pierderi de energie cât mai mici, se fac din materiale magnetice de tip moale, cu o suprafață de histerezis cât mai redusă.

Pentru calculul puterii pierdute prin fenomenul de histerezis, se utilizează următoarea formulă empirică:

$$P_H = \sigma_H \frac{f}{100} B_{\max}^2 \text{ (W/Kg)} \quad (2.21)$$

în care: B_{\max} este valoarea maximă a inducției magnetice (în Tesla), produsă la magnetizarea miezului prin curentul de magnetizare, f este frecvența acestui curent și σ_H este un coeficient care depinde de natura și calitatea materialului magnetic utilizat (la oțel electrotehnic $\sigma_H = 2,4 \div 3$).

Materialele magnetice de tip „tare” sunt întrebunțate la fabricarea magneților permanenți.

2.6. Legea fundamentală a circuitului magnetic (legea curentului total)

Fie un contur închis τ , ce delimitează o suprafață traversată de trei conductoare parcurse de curenții electrici I_1 , I_2 și I_3 , fig. 2.12. Fiecare din cei trei curenți va produce în spațiul înconjurător câte un

câmp magnetic rezultat. Câmpul magnetic rezultat variază ca mărime, direcție și sens de la un punct la altul .

Numim curent total suma algebrică a curenților care străbat suprafața mărginită de contur închis τ . Semnul curenților se stabilește cu ajutorul unui burghiu drept astfel: se ia un anumit sens de parcurgere al conturului; se așază burghiul pe suprafața conturului și se rotește în sensul de parcurgere al conturului. Curenții care străbat suprafața conturului în sensul de înaintare al burghiului se consideră pozitivi iar ceilalți negativi.

Dacă pentru conturul închis ales, fig.2.12, se ia ca sens de parcurgere sensul acelor de ceasornic, curenții I_1 și I_3 sunt pozitivi, iar curenții I_2 este negativ. Curentul total va fi : $I_t = I_1 - I_2 + I_3$.

Intensitatea câmpul magnetic rezultat se obține cu relația $\vec{H}_M = \vec{H}_1 + \vec{H}_2 + \vec{H}_3$.

Separăm pe contur un element de lungime dl situat în punctul A în care vectorul intensității câmpului magnetic rezultat \vec{H} face cu direcția elementului \vec{dl} un unghi α (sensul pozitiv al direcției elementului dl se ia în sensul de parcurgere al conturului).

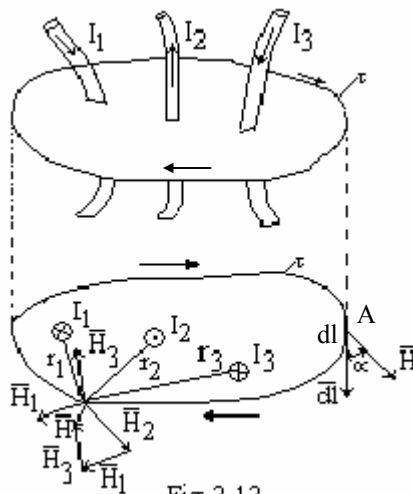


Fig.2.12

Conform legii fundamentale a circuitului magnetic sau legii curentului total, integrala de linie pe conturul închis a produsului scalar $\vec{H} \cdot \vec{dl}$ este egală cu curentul total, adică:

$$\oint_c \vec{H} \cdot \vec{dl} = I_t \quad (2.22)$$

sau

$$\oint_c H \cdot dl \cos \alpha = I_t \quad (2.23)$$

Integrala de linie a vectorului intensității câmpului magnetic dea

lungul unui contur închis oarecare este numită **tensiune magnetomotoare** (prescurtat t.m.m.), care se notează de obicei cu litera \mathfrak{F} . Noțiunea de t.m.m. poate fi aplicată și la o porțiune de linie de la punctul A până la punctul B. În acest caz avem:

$$\mathfrak{F}_{AB} = \int_A^B \vec{H} \cdot \vec{dl} \quad (2.24)$$

Unitatea de măsură pentru t.m.m. în sistemul internațional este amperul. Folosind noțiunea de t.m.m. putem da intensității câmpului

magnetic următoarea interpretare: intensitatea câmpului magnetic este numeric egală cu t.m.m. care revine pe unitatea de lungime în sensul liniei intensității câmpului, adică $H = \frac{d\mathfrak{S}}{dl}$. Dacă conturul ales pentru integrare coincide cu o linie de câmp magnetic, unghiul α este zero, se obține:

$$\oint_{\tau} \vec{H} \cdot \vec{dl} = \oint H \cdot dl = I_t$$

iar când $H = \text{const.}$ de-a lungul conturului, atunci:

$$\oint_{\tau} H \cdot dl = H \oint dl = I_t$$

Aplicații. Să se determine intensitatea câmpului magnetic dat de un conductor rectiliniu parcurs de un curent electric (fig.2.13), într-un punct M situat la distanța r față de axul conductorului. Liniile de câmp magnetic reprezintă cercuri concentrice cu axul conductorului. De-a lungul fiecăruia dintre aceste cercuri intensitatea câmpului magnetic este

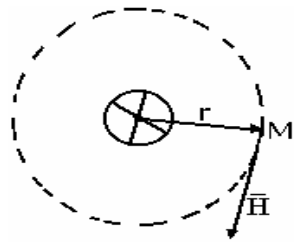


Fig.2.13

constantă. Considerând cercul de rază r ce trece prin punctul M și aplicând legea circuitului magnetic asupra acestui contur închis, găsim:

$$\oint_{\tau} \vec{H} \cdot \vec{dl} = H \cdot \oint dl = H \cdot 2\pi r = I$$

$$\text{deci: } H = \frac{I}{2\pi r}. \quad (2.25)$$

Câmpul magnetic există și în interiorul conductorului, însă în cazul acesta liniile de câmp magnetic îmbrățișează numai o parte din curentul total din conductor. În cazul curentului continuu, densitatea de curent, fiind aceeași în toate punctele secțiunii, este dată de relația:

$$J = \frac{I}{S} = \frac{I}{\pi R^2} \quad (2.26)$$

R fiind raza conductorului de secțiune circulară.

Să calculăm acum intensitatea câmpului magnetic într-un punct M situat la distanța r față de axul conductorului, $r < R$. Alegem conturul închis tot o linie de câmp magnetic ce trece prin M și aplicăm legea circuitului magnetic. Vom avea:

$$\int_{\tau} H \cdot dl = H \oint_{\tau} dl = H 2\pi r = \pi r^2 J$$

De unde:
$$H = \frac{\pi r^2 J}{2\pi r} = \frac{r}{2} J,$$

sau
$$H = \frac{r}{2} \cdot \frac{I}{\pi R^2} \quad (2.27)$$

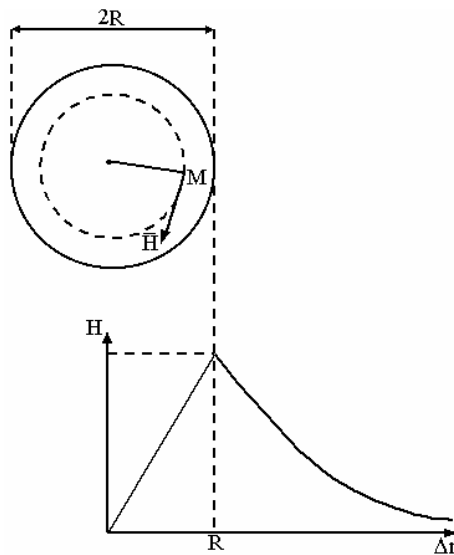


Fig.2.14

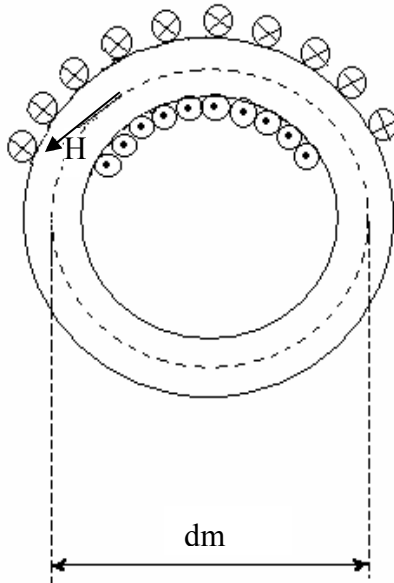


Fig.2.15

În fig.2.14 este reprezentată grafic variația intensității câmpului magnetic în funcție de distanță, pentru $r < R$ și $r > R$.

Să calculăm intensitatea câmpului magnetic în miezul de fier a unui tor (bobină inelară), cu secțiunea constantă având N spire (fig.2.15). Aplicând legea fundamentală a circuitului magnetic asupra conturului închis, considerat ca fiind cercul de diametru mediu d_m , care reprezintă și linia de câmp magnetic de lungime medie, avem: $H \oint_{\tau} dl = H \pi d_m = NI$. De

unde: $H = \frac{NI}{\pi d_m}$ sau $H = \frac{NI}{l}$, l fiind

lungimea cercului de rază $d_m/2$.

Intensitatea câmpului magnetic H în toate punctele aflate pe linia de câmp magnetic de lungime medie are aceeași valoare. Produsul NI reprezintă t.m.m. și deci se poate defini intensitatea câmpului magnetic în interiorul bobinei inelare ca fiind egală cu t.m.m. pe unitatea de lungime a bobinei. Din această cauză intensitatea câmpului magnetic într-un punct oarecare A , situat pe linia axei (fig.2.16) poate fi exprimată prin raportul între t.m.m. $N'I$ dintr-o porțiune l' a arcului și lungimea acestei porțiuni de arc, adică:

$$H = \frac{N'I}{l'}$$

Bobina dreaptă (fig 2.17) se poate considera ca o porțiune dintr-o bobină inelară cu o rază infinit de mare, la care spirele sunt distribuite numai pe o porțiune a miezului și a cărei lungime este egală cu lungimea

bobinei. De aceea, intensitatea câmpului magnetic pe axa bobinei, în centrul unei asemenea bobine, se poate calcula cu aceeași formulă:

$H = \frac{NI}{l}$. Aceste formule sunt, însă, aproximative. Ele se pot aplica la determinarea lui H în interiorul bobinelor numai în cazul când lungimea lor este mare în comparație cu diametrul lor.

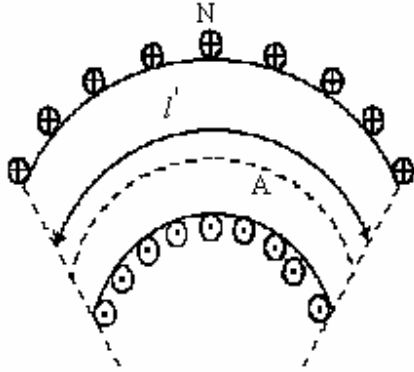


Fig.2.16

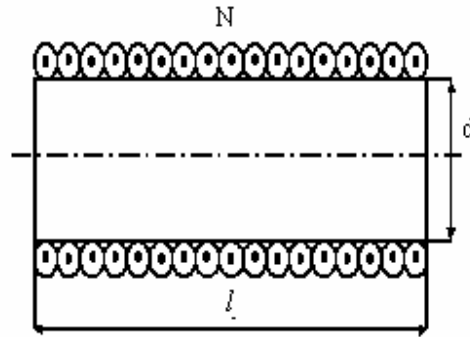


Fig.2.17

Cunoscând intensitatea câmpului magnetic, se poate calcula și inducția câmpului magnetic cu formula:

$$B = \mu \frac{NI}{l} \quad (2.28)$$

Considerând că valoarea inducției magnetice a unei bobine inelare pe linia axială este egală cu valoarea ei medie, se poate determina fluxul magnetic al bobinei,

$$\Phi = B \cdot S = \mu \frac{NIS}{l}$$

sau

$$\Phi = \frac{NI}{\frac{l}{\mu S}} = \frac{NI}{\mathfrak{R}} \quad (2.29)$$

unde: $\mathfrak{R} = \frac{l}{\mu S}$ este reluctanța circuitului magnetic. Așadar vom numi circuit magnetic un ansamblu de medii prin care se închid liniile de câmp magnetic.

Relația:

$$\Phi = \frac{NI}{\mathfrak{R}} = \frac{\mathfrak{F}}{\mathfrak{R}} \quad (2.30)$$

fiind analogă legii lui Ohm pentru circuitul electric, reprezintă **legea lui Ohm pentru un circuit magnetic**.

Printr-un circuit magnetic fără bifurcații, fluxul magnetic rămâne neschimbat, indiferent dacă secțiunea se modifică sau nu, în schimb inducția câmpului magnetic depinde de secțiune. Considerând acum că, diferitele porțiuni de circuite magnetice diferă atât prin secțiune, lungime cât și prin permeabilitate (fig.2.18), vom avea:

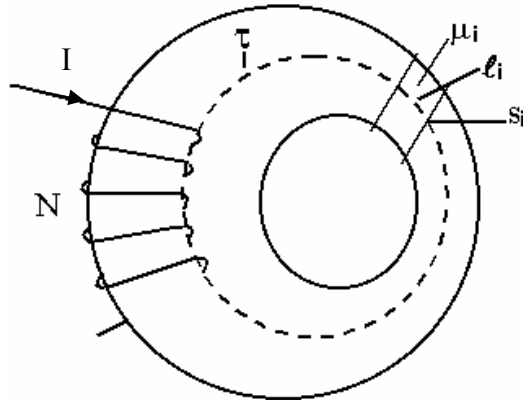


Fig.2.18

$$B_i = \frac{\phi}{S_i} \text{ și } H_i = \frac{B_i}{\mu_i} = \frac{\phi}{S_i \mu_i}$$

Pentru un element de lungime în care considerăm inducția magnetică constantă vom avea, aplicând legea circuitului magnetic:

$$\oint_{\tau} \vec{H} \cdot d\vec{l} = \sum_{i=1}^n H_i l_i = NI$$

$$\text{sau } \sum_{i=1}^n \phi \frac{l_i}{S_i \mu_i} = NI$$

De unde:

$$\phi = \frac{NI}{\sum_{i=1}^n \frac{l_i}{\mu_i S_i}} = \frac{\mathfrak{F}}{\mathfrak{R}} \quad (2.31)$$

Reluctanța circuitului magnetic, compus din mai multe elemente distincte, străbătute de același flux magnetic legate în serie este egală cu suma reluctanțelor fiecărui element în parte.

$$\mathfrak{R} = \sum_{i=1}^{i=n} \frac{l_i}{\mu_i S_i} \quad (2.32)$$

2.7. Circuite magnetice

Un circuit magnetic reprezintă un ansamblu de medii prin care se încheie un flux magnetic. Circuitele magnetice pot fi neramificate, în care fluxul își păstrează valoarea de-a lungul circuitului și circuite ramificate care au anumite puncte numite noduri, în care fluxul se ramifică sau se recombina.

Fie circuitul magnetic din fig.2.19, format din două porțiuni cu lungimile l_1 și l_2 (l_1 =porțiunea GABC și l_2 =porțiunea GFED). Între C și D există o porțiune în care miezul de fier este întrerupt, numită întrefier (mediul magnetic în această porțiune este aerul cu permeabilitatea μ_0),

care are lungimea $l_3 = \lambda$.

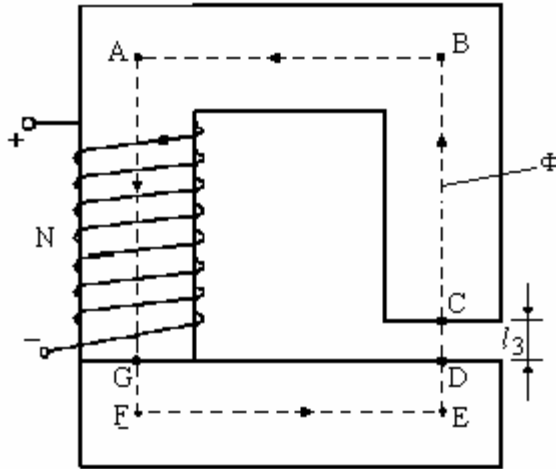


Fig.2.19

Problema care se pune, în general, la un circuit magnetic este de a determina t.e.m. $\mathfrak{F} = NI$ pentru a crea un anumit flux magnetic în miezul respectiv. Trasând conturul ABCDEFGA, care coincide cu linia de câmp magnetic de lungime medie și având în vedere că intensitatea câmpului magnetic în fiecare porțiune, confecționată din material omogen și cu secțiune constantă, are aceeași valoare, se poate scrie legea

fundamentală a circuitului magnetic sub forma:

$$\oint_{\mathfrak{r}} \vec{H} \cdot d\vec{l} = H_1 l_1 + H_2 l_2 + H_3 \lambda = NI$$

Știind că: $H_k = \frac{B}{\mu_k} = \frac{\phi}{\mu_k S}$ și că numai μ_k diferă, putem face înlocuirile

și obținem:

$$\phi \left(\frac{l_1}{\mu_1 S} + \frac{l_2}{\mu_2 S} + \frac{l_3}{\mu_0 S} \right) = NI$$

unde:

$$\frac{l_1}{\mu_1 S} + \frac{l_2}{\mu_2 S} + \frac{l_3}{\mu_0 S} = \mathfrak{R}$$

Întrefierul fiind, în general, suficient de redus, am considerat că liniile de câmp magnetic din întrefier, păstrează o secțiune constantă S.

Deci

$$\Phi = \frac{NI}{\mathfrak{R}} \quad \text{sau} \quad \Phi = \frac{\mathfrak{F}}{\mathfrak{R}}$$

Cunoscând inducțiile magnetice B_1 și B_2 se pot calcula intensitățile câmpurilor magnetice H_1 și H_2 . Făcând raportul B_1/H_1 și B_2/H_2 , determinăm permeabilitățile magnetice μ_1 și μ_2 . Dimensiunile circuitului magnetic fiind cunoscute, putem calcula t.m.m. (produsul NI).

Făcând o analogie între circuitele magnetice și circuitele electrice, putem considera că fluxul magnetic, t.m.m., reluctanța magnetică și permeabilitatea magnetică, corespund: curentului electric, t.e.m., rezistenței electrice și conductibilității electrice.

Relația $\sum_{i=1}^n H_i l_i = NI$ poate fi considerată ca fiind teorema a II-a a

lui Kirchhoff de la circuitele electrice, aplicată circuitelor magnetice. Dacă circuitul magnetic are o formă ramificată (fig. 2.20), la nodurile circuitului trebuie utilizată ecuația care rezultă din principiul continuității fluxului magnetic. Înconjurăm nodul cu o suprafață închisă S și conform

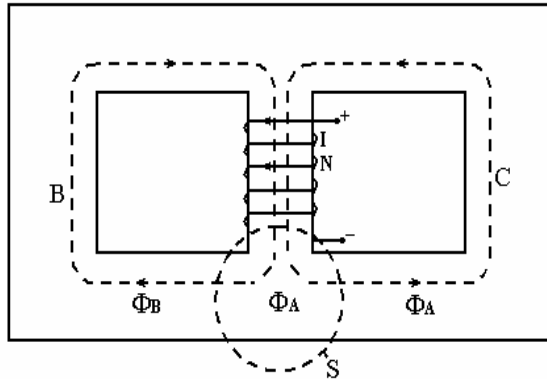


Fig.2.20

principiului continuității, fluxul magnetic care trece prin această suprafață din interior spre exterior și din exterior spre interior este egal cu zero, adică :

$$\oint_S \vec{B} \cdot d\vec{S} = 0$$

Prin urmare suma algebrică a fluxurilor care acced într-un nod este egală

cu zero:
$$\sum_{k=1}^n \Phi_k = 0$$

sau
$$\Phi_B + \Phi_C - \Phi_A = 0$$

Această ecuație este asemănătoare cu prima teoremă a lui Kirchhoff de la circuitele electrice.

Dacă notăm cu \mathfrak{R}_B , reluctanța magnetică a porțiunii din stânga circuitului magnetic, cu \mathfrak{R}_C reluctanța porțiunii din dreapta și \mathfrak{R}_A reluctanța porțiunii din mijloc, putem scrie relațiile:

$$\Phi_B = \frac{U_m}{\mathfrak{R}_B}, \quad \Phi_C = \frac{U_m}{\mathfrak{R}_C} \quad \text{și}$$

$$\Phi_A = \Phi_B + \Phi_C = U_m \left(\frac{1}{\mathfrak{R}_B} + \frac{1}{\mathfrak{R}_C} \right) = U_m \frac{1}{\mathfrak{R}_{BC}},$$

unde U_m - tensiunea magnetică

Ramurile B și C din circuitul magnetic sunt în paralel și pot fi înlocuite cu o reluctanță echivalentă \mathfrak{R}_{BC} . Relația care ne dă valoarea

acestei reluctanțe este asemănătoare cu relația de la circuitele electrice care ne dă rezistența echivalentă, adică:

$$\frac{1}{\mathfrak{R}_{BC}} = \frac{1}{\mathfrak{R}_B} + \frac{1}{\mathfrak{R}_C}$$

Inversul relației se numește permeanță și se notează cu p , deci putem scrie:

$$p_{BC} = p_B + p_C$$

Reluctanța întregului circuit reprezentat în fig.2.20 este:

$$\mathfrak{R} = \mathfrak{R}_A + \mathfrak{R}_{BC}$$

Pentru orice circuit magnetic închis, se poate enunța o teoremă, asemănătoare cu teorema a doua a lui Kirchhoff pentru un circuit electric

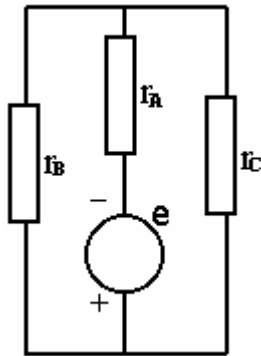


Fig.2.21

și anume: suma t.m.m. de-a lungul unui circuit magnetic închis este egală cu suma produselor dintre fluxul magnetic și reluctanța magnetică a porțiunilor de circuit magnetic neramificat, adică:

$$\sum_{k=1}^n N_k I_k = \sum_{k=1}^n \Phi_k \mathfrak{R}_k$$

sau,

$$\sum_{k=1}^n H_k l_k = \sum_{k=1}^n \mu_k S_k H_k \frac{l_k}{\mu_k S_k} = \sum_{k=1}^n \Phi_k \mathfrak{R}_k = \sum_{k=1}^n I_k$$

Așadar, calculul unui circuit magnetic este complet analog cu calculul circuitului electric corespunzător, cu deosebirea că în cazul circuitului magnetic trebuie să se țină seama de starea de magnetizare a fiecărei porțiuni de circuit, dacă aceasta conține substanțe feromagnetice. De exemplu, calculul circuitului magnetic reprezentat în fig.2.20 este analog cu calculul circuitului electric din fig.2.21

Analogia cu circuitele electrice poate fi utilizată cu succes și pentru calculul circuitelor magnetice mai complexe, în ale căror ramuri există bobine parcurse de curenți.

2.8. Fenomenul de inducție electromagnetice

Inducția electromagnetice este fenomenul de producere a unei tensiuni electromotoare într-un circuit închis, aflat sub influența unui flux magnetic variabil. Tensiunea electromotoare ce ia naștere în circuit este proporțională cu fluxul ce străbate suprafața delimitată de conturul închis

al circuitului. Fenomenul de inducție electromagnetică poate fi pus în evidență prin mai multe experimente.

Fie un conductor rectiliniu ce se deplasează paralel cu el însuși, cu o viteză \vec{v} , într-un câmp magnetic de inducție \vec{B} . Odată cu acesta se vor deplasa și sarcinile electrice pozitive și negative (electronii). Mișcarea acestor sarcini electrice poate fi considerată ca un caz particular al curentului electric.

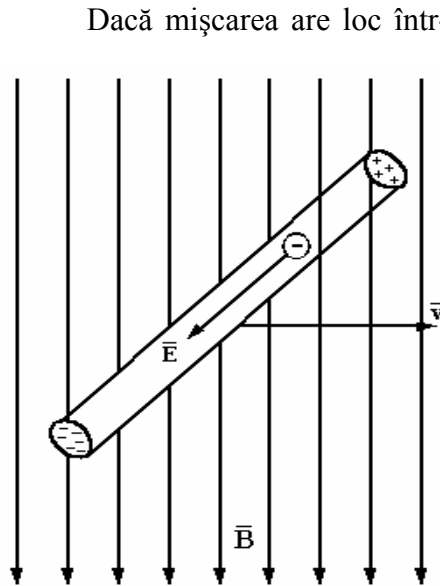


Fig.2.22

Dacă mișcarea are loc într-un câmp magnetic (fig.2.22), asupra particulelor electrice vor acționa forțe. Sensul acestor forțe se poate determina după regula mâinii stângi. Sub acțiunea acestei forțe, electronii liberi se vor deplasa la o extremitate a conductorului, producând acolo o sarcină negativă în exces. La cealaltă extremitate a conductorului, lipsa de electroni dă o încărcare de sarcină pozitivă. Va apare deci, în interiorul conductorului, un câmp electric.

Datorită câmpului electric, electronii vor fi supuși la o forță de natură electrostatică, îndreptată în sens contrar câmpului electric care va echilibra la un moment dat forța electro-

magnetică. În momentul acesta deplasarea electronilor încetează. Se produce deci, în conductor, o t.e.m. Dacă se leagă capetele conductorului printr-o rezistență, electronii de la o extremitate vor trece prin rezistență către cealaltă extremitate, adică se creează un curent electric. Dacă mișcarea conductorului în câmp magnetic va continua cu o viteză constantă, t.e.m. din conductor va fi și ea constantă și prin circuit va trece un curent continuu.

Tensiunea electromotoare care a luat naștere în conductor, prin deplasarea lui în câmp magnetic, poartă numele de t.e.m. de inducție electromagnetică, iar curentul din circuit poartă numele de curent indus.

Experimental, se constată că t.e.m. de inducție electromagnetică apare numai atâta timp cât durează mișcarea conductorului. Prezența curentului în circuit se poate constata cu ușurință dacă la capetele conductorului legăm un miliampermetru sau un galvanometru. Se

observă, de asemenea că sensul curentului în conductor, respectiv sensul t.e.m., se schimbă dacă schimbăm sensul de deplasare a conductorului, sau dacă schimbăm sensul câmpului magnetic. Mărimea t.e.m. indusă în conductor depinde de mărimea intensității câmpului magnetic și de viteza cu care deplasăm conductorul în câmpul magnetic.

O altă experiență care ne arată producerea t.e.m. de inducție electromagnetică se realizează prin introducerea și scoaterea, în interiorul unei bobine, a unui magnet permanent (Fig.2.23). Circuitul bobinei fiind

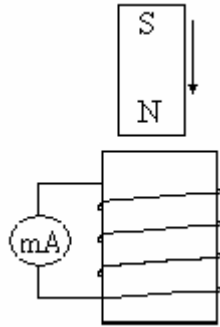


Fig.2.23

închis printr-un miliampermetru cu zero la mijloc, se observă că atunci când introducem sau scoatem magnetul din interiorul bobinei apare un curent, care este datorat t.e.m. de inducție electromagnetică. Mărimea t.e.m. este cu atât mai mare cu cât introducerea sau scoaterea magnetului se face mai repede. Sensul curentului depinde de sensul de deplasare al magnetului și de polaritatea magnetului permanent.

Pe aceste două experiențe se bazează funcționarea mașinilor electrice în regim de generator.

Se mai poate face și următoarea experiență: luăm două bobine, una alimentată de la o sursă de curent continuu, iar cealaltă având în circuitul ei intercalat un miliampermetru (fig.2.24).

Ambele bobine păstrează poziții fixe una față de cealaltă. Când

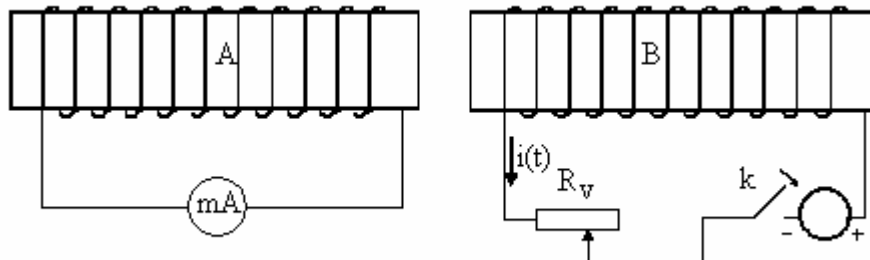


Fig.2.24

curentul $i(t)$ în bobina B crește (micșorăm rezistența reostatului variabil R_v), acul miliampermetrului deviază într-un anumit sens. Dacă curentul se micșorează, acul miliampermetrului deviază în sens invers. Devierea acului miliampermetrului este cu atât mai mare, cu cât variația intensității curentului electric în bobina B se face mai repede. Când cursorul

reostatului R_V rămâne într-o poziție fixă, acul miliampermetrului nu deviază. În cazul acestei experiențe, în bobina A apare o t.e.m. de inducție electromagnetică fără să intervină o mișcare relativă între circuitul indus (circuitul bobinei A) și câmpul inductor creat de curentul variabil în timp, $i(t)$. Variația fluxului în bobina A se obține variind fluxul inductor produs de bobina B, prin variația curentului. Pe acest principiu se bazează funcționarea transformatoarelor electrice.

Legea inducției electromagnetice se enunță astfel: *t.e.m. produsă prin inducție electromagnetică într-un circuit electric închis, ca urmare a variației unui flux magnetic prin suprafața delimitată de conturul circuitului, este egală cu viteza de scădere a fluxului magnetic.*

Forma integrală legii inducției electromagnetice este:

$$e = -\frac{d\Phi}{dt} \quad (2.33)$$

Legea inducției electromagnetice a fost dată de Faraday (1831).

Să considerăm o porțiune liniară, dintr-un conductor, de lungime l , care se mișcă cu viteza v , într-un câmp magnetic omogen. Presupunem că direcția deplasării este perpendiculară pe liniile de câmp magnetic și pe axa conductorului, iar axa conductorului perpendiculară pe liniile de câmp magnetic (fig.2.25). Într-un timp dt conductorul se va deplasa cu distanța $v \cdot dt$ și va descrie o suprafață egală cu $l \cdot v \cdot dt$. Toate liniile de câmp care trec prin această suprafață vor fi tăiate de porțiunea de conductor de lungime l . Numărul de linii de câmp magnetic unitate tăiate în unitate de timp, va fi egal cu $B \cdot l \cdot v \cdot dt$ și deci:

$$e = \frac{B \cdot l \cdot v \cdot dt}{dt} = B \cdot l \cdot v \quad (2.34)$$

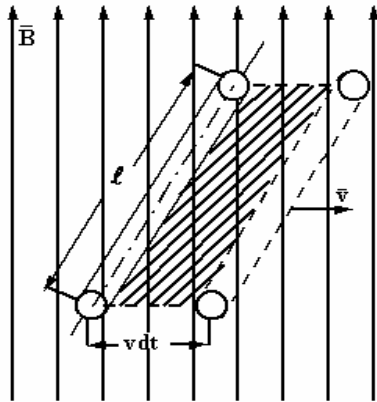


Fig.2.25

Sensul t.e.m. de inducție electromagnetică se poate determina folosind regula mâinii drepte, astfel: așezăm palma mâinii drepte încât liniile de câmp magnetic să intre în palmă și degetul mare desfăcut la 90° , să ne indice sensul deplasării. Celelalte patru degete vor indica direcția și sensul t.e.m. indusă.

În cazul general, când conductorul are o formă oarecare și se mișcă într-un câmp neomogen, se poate scrie expresia pentru o t.e.m. infinit mică, indusă în porțiunea dl a

conductorului. Fie \vec{dl} vectorul îndreptat în direcția axei conductorului, în sensul considerat convențional pozitiv. Considerăm că vectorul vitezei formează cu \vec{dl} unghiul α (fig.2.26).

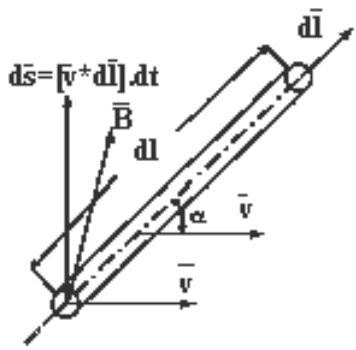


Fig. 2.26

În acest caz, suprafața pe care o descrie segmentul dl în timpul dt , rezultă egal cu $ds = v \cdot dt \cdot dl \cdot \sin \alpha$. Reprezentând această suprafață prin vectorul \vec{ds} dirijat normal la această suprafață, putem scrie:

$$\vec{ds} = [\vec{v} dt \times \vec{dl}] = [\vec{v} \times \vec{dl}] \cdot dt.$$

Fluxul $d\Phi = \vec{B} \cdot \vec{ds} = \vec{B} \cdot (\vec{v} \times \vec{dl}) dt$ care străbate această suprafață este egal cu numărul de linii de câmp magnetic unitate, tăiate de porțiunea dl a conductorului în intervalul dt . Prin urmare, t.e.m. indusă în porțiunea dl este:

$$e = - \frac{d\Phi}{dt} = \frac{\vec{B}(\vec{v} \times \vec{dl}) \cdot dt}{dt} = \vec{B}(\vec{v} \times \vec{dl}) \quad (2.35)$$

Dacă derivata t.e.m. este mai mare ca zero, t.e.m. acționează în sensul pozitiv al porțiunii de conductor dl .

Pentru determinarea sensului t.e.m. ne putem folosi și de legea lui Lenz, formulată în 1884, care spune că sensul t.e.m. de inducție electromagnetică, produsă într-un circuit închis, este astfel încât curentul pe care-l produce, să dea naștere unui flux care se opune variației fluxului inductor.

Această interpretare reprezintă aplicarea la un caz particular a unei legi generale din fizică: efectul se opune cauzei. De aici și o altă formulare a legii lui Lenz și anume: t.e.m. indusă este totdeauna orientată astfel încât curentul produs de ea să acționeze împotriva cauzei care a determinat apariția acestei t.e.m.

În fig.2.27 este reprezentată o bobină cu miez de fier, în apropierea căreia este așezat un conductor inelar (sau o altă bobină în circuitul căreia se intercalează un miliampermetru). La închiderea întrerupătorului bobinei, fluxul magnetic care străbate conductorul inelar crește de la zero la până la o mărime oarecare Φ . În tot timpul variației fluxului magnetic se va induce în conductorul inelar o t.e.m și prin el va circula un curent. După legea lui Lenz, sensul fluxului magnetic produs de curentul din inel va fi opus sensului fluxului bobinei. Aplicând regula burghiului, sensul curentului din inel se poate determina ușor. Dacă circuitul în care se induce t.e.m. are un număr N de spire, t.e.m. indusă în

circuit va fi de N ori mai mare, adică:

$$e = -N \frac{d\Phi}{dt} \quad (2.36)$$

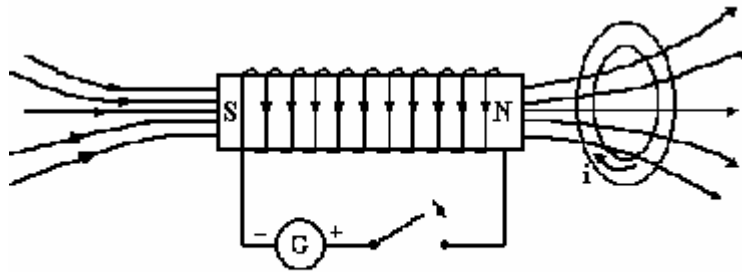


Fig.2.27

2.9. Autoinducția

Se știe că prin trecerea unui curent electric printr-un conductor, se creează un câmp magnetic și un flux magnetic, propriu circuitului. Dacă, curentul și fluxul propriu este constant, nu apare fenomen de inducție electromagnetică. Dacă însă curentul din circuit variază, variază și fluxul produs de el și în consecință se produce în circuit o t.e.m. de inducție electromagnetică, numită **t.e.m. de autoinducție**. Ca orice t.e.m. de inducție electromagnetică, prin curentul pe care-l produce, ea se opune variațiilor curentului din circuit. Curentul produs de t.e.m. de autoinducție se numește curent de autoinducție și se suprapune peste curentul principal din circuit.

Să considerăm cazul unei bobine drepte prevăzute cu N spire. Prin fiecare spiră va trece câte un flux propriu. Fluxul propriu total, care trece prin întregul circuit, va fi $N\Phi$.

Ținând seama că fluxul magnetic total este proporțional cu intensitatea curentului care-l produce, putem scrie:

$$N \cdot d\Phi = L \cdot di \quad (2.37)$$

Coeficientul de proporționalitate L poartă numele de **inductanță proprie** sau **inductivitatea proprie** a circuitului. Din relația de mai sus rezultă :

$$L = \frac{N d\Phi}{di}$$

Ecuția de dimensiuni a inductivității proprii, este:

$$[L] = \left[\frac{\text{Wb}}{\text{A}} \right] = \left[\frac{\text{V} \cdot \text{sec}}{\text{A}} \right] = [\Omega \cdot \text{sec}] = [\text{H}] (\text{henry})$$

Dacă curentul din circuit variază, va varia simultan și fluxul total $Nd\Phi$. În circuit va apărea o t.e.m. de autoinducție, dată de relația:

$$e_L = - \frac{Nd\Phi}{dt} = -L \frac{di}{dt} \quad (2.38)$$

Inductivitatea proprie a unui circuit depinde de dimensiunile și forma circuitului și de valoarea permeabilității magnetice a mediului în care există fluxul magnetic de inducție proprie. T.e.m. e_L nu depinde de curentul din circuit, cu condiția ca permeabilitatea magnetică să nu depindă de intensitatea câmpului magnetic.

În general, calculul inductivității proprii a unui circuit constituie o problemă analitică dificilă. În anumite cazuri particulare, inductivitatea proprie se poate determina relativ ușor.

De exemplu, să calculăm inductivitatea proprie a unei bobine toroidale cu o secțiune circulară. Să notăm cu S , secțiunea torului, cu l lungimea medie a torului, cu μ permeabilitatea magnetică a materialului care constituie miezul torului, cu N numărul de spire și cu $i(t)$ intensitatea curentului variabil în timp. Vom scrie, în acest caz, că reluctanța circuitului magnetic este:

$$\mathfrak{R} = \frac{l}{\mu s} \text{ și fluxul magnetic } \Phi = \frac{Ni}{\mathfrak{R}} = \frac{Ni}{\frac{l}{\mu \cdot s}} = \mu \frac{Ni}{l} s.$$

Inductivitatea proprie va fi:

$$L = \frac{N\Phi}{i} = \mu \cdot \frac{N^2 s}{l} \quad (2.39)$$

Această relație este valabilă și pentru o bobină dreaptă cu secțiunea circulară, de o lungime suficient de mare față de diametrul spirelor.

Să calculăm acum inductivitatea proprie în cazul unui tor cu o secțiune dreptunghiulară, care are o înfășurare uniform repartizată (fig.2.28). Deoarece intensitatea câmpului magnetic este diferită în diversele puncte ale secțiunii torului, va trebui să calculăm mai întâi intensitatea câmpului și apoi fluxul magnetic. Intensitatea câmpului magnetic are aceeași valoare de-a lungul liniilor de câmp și liniile de câmp sunt cercuri concentrice cu centrul pe axul torului. Aplicăm legea fundamentală a circuitului magnetic de-a lungul unei linii de câmp de

rază r . Vom avea: $H \oint_{\tau} dl = Ni$, de unde: $H = \frac{Ni}{2\pi r}$

Pentru a calcula fluxul magnetic care străbate secțiunea torului, vom considera o fâșie de secțiune $ds = h \cdot dr$. În interiorul acestei fâșii câmpul magnetic poate fi considerat omogen. Fluxul magnetic care străbate această fâșie va fi:

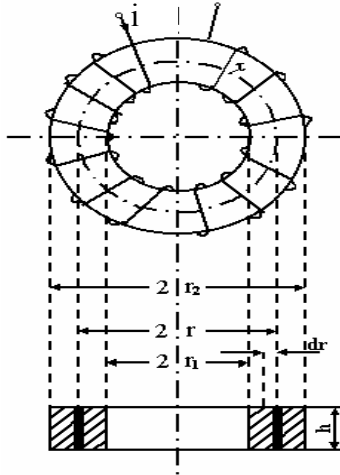


Fig.2.28

$$d\Phi = B \cdot ds = \mu H \cdot ds = \mu \frac{Ni}{2\pi r} h \cdot dr$$

Fluxul care străbate întreaga secțiune a miezului va fi:

$$\Phi = \int_{r_1}^{r_2} \mu \frac{Nih \cdot dr}{2\pi r} = \mu \frac{Nih}{2\pi} \int_{r_1}^{r_2} \frac{dr}{r} = \mu \frac{Nih}{2\pi} \ln \frac{r_2}{r_1}$$

Inductivitatea proprie a bobinei toroidale va fi, deci:

$$L = \frac{Nd\Phi}{di} = \mu \frac{N^2 h}{2\pi} \ln \frac{r_2}{r_1} \quad (2.40)$$

2.10. Inducție mutuală

Tensiunea electromotoare care apare într-un circuit electric, datorată variației unui curent electric într-un alt circuit, poartă numele de **t.e.m. de inducție mutuală**. În fig.2.29 sunt reprezentate două bobine alăturate A și B, străbătute de curenții variabili i_1 și i_2 .

Apariția t.e.m. de inducție mutuală în bobina B se explică prin faptul că spirele acestei bobine sunt străbătute de un flux magnetic variabil, creat de curentul care trece prin bobina A (fig.2.29a). Dacă notăm cu Φ_1 , fluxul magnetic variabil produs de curentul i_1 , o parte din acest flux pe care să-l notăm cu Φ_{12} , străbate conturul bobinei B. Notând cu N_2 numărul de spire al bobinei B, fluxul total care traversează această bobină va fi $N_2 \Phi_{12}$.

În aer, valoarea fluxului fiind proporțională cu curentul care-l produce, vom avea:

$$N_2 \Phi_{12} = M \cdot i_1 \quad (2.41)$$

Coefficientul de proporționalitate M poartă numele de **inductanță mutuală** sau **inductivitate mutuală**. El depinde de dimensiunile și forma geometrică a celor două bobine și de poziția lor reciprocă. Din relația de mai sus, deducem:

$$M = \frac{N_2 \Phi_{12}}{i_1} \quad (2.42)$$

de unde rezultă că din punct de vedere dimensional, inductivitatea mutuală are aceleași dimensiuni ca și inductivitatea proprie și se măsoară tot în henry.

T.e.m. de inducție mutuală, care ia naștere în bobina B, este dată de relația:

$$e_{M_2} = -\frac{N_2 d\Phi_{12}}{dt} = -M \frac{di_1}{dt} \quad (2.43)$$

dacă bobina A are N_1 spire și bobina B este străbătută de un curent i_2 (fig. 2.29b), din fluxul magnetic Φ_2 produs de acest curent, o parte Φ_{21} va străbate spirele bobinei A, iar fluxul total care va străbate bobina A va fi $N_1 \Phi_{21}$.

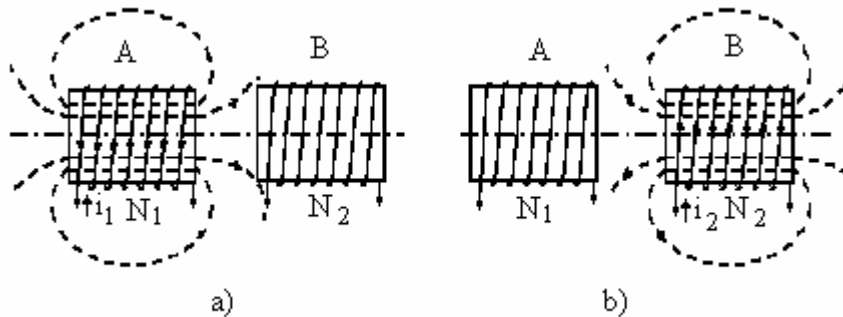


Fig. 2.29

Forma și poziția celor două bobine rămânând neschimbată, inductivitatea mutuală M , trebuie să păstreze aceeași valoare. Prin urmare:

$$N_1 \Phi_{21} = M i_2 \text{ sau } M = \frac{N_1 \Phi_{21}}{i_2} \quad (2.44)$$

T.e.m. de inducție mutuală, care apare în bobina A, este:

$$e_{M_1} = -\frac{N_1 d\Phi_{21}}{dt} = -M \frac{di_2}{dt} \quad (2.45)$$

Când ambele bobine sunt parcurse simultan de curenți variabili i_1 și i_2 , în fiecare bobină va apare, pe lângă t.e.m. de inducție proprie și t.e.m. de inducție mutuală. Aplicând teorema a II-a a lui Kirchhoff celor două bobine, vom avea:

$$u_1 + e_{L_1} + e_{M_1} = r_1 i_1$$

pentru bobina B. Cu r_1 și r_2 s-a notat rezistențele celor două bobine. Înlocuind t.e.m. e_{L1} și e_{M1} , respectiv e_{L2} și e_{M2} , vom găsi:

$$u_1 = r_1 i_1 + L_1 \frac{di_1}{dt} + M \frac{di_2}{dt} \quad (2.46)$$

și

$$u_2 = r_2 i_2 + L_2 \frac{di_2}{dt} + M \frac{di_1}{dt} \quad (2.47)$$

Relațiile (2.46) și (2.47) reprezintă relațiile fundamentale pentru transformatoarele electrice, a căror funcționare se bazează pe fenomenul de autoinducție și inducție mutuală.

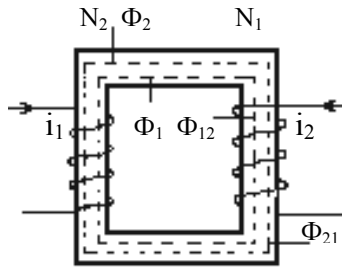


Fig.2.30

Calculul analitic al inductivităților mutuale prezintă dificultăți mari, fiind mai complicat decât cel al inductivităților proprii. El se rezolvă simplu numai atunci când cele două circuite se găsesc astfel plasate unul față de celălalt, încât întregul flux produs de un circuit să parcurgă cel de-al doilea circuit și invers, adică atunci când nu avem flux magnetic de dispersie.

Să presupunem că cele două bobine A și B se găsesc pe același miez de fier de secțiune S și de lungime l (fig.2.30). Fluxul magnetic produs de bobina A este dat de relația:

$$\Phi_1 = \frac{N_1 i_1}{\mathfrak{R}} = \mu \frac{N_1 i_1}{l} S$$

Dacă neglijăm scăpările de flux magnetic și presupunem că întreg acest flux străbate și bobina B, adică $\Phi_{12} = \Phi_1$, atunci fluxul total care străbate bobina B va fi:

$$N_2 \Phi_{12} = N_2 \Phi_1 = \mu \frac{N_1 N_2 i_1}{l} S$$

Inductivitatea mutuală dintre cele două bobine va fi:

$$M = \frac{N_2 \Phi_{12}}{i_1} = \mu \frac{N_1 N_2 S}{l} .$$

Inductivitatea proprie a celor două bobine va fi:

$$L_1 = \mu \frac{N_1^2 S}{l} \text{ și } L_2 = \mu \frac{N_2^2 S}{l} .$$

Făcând produsul celor două inductivități proprii, găsim:

$$L_1 \cdot L_2 = \mu^2 \frac{N_1^2 N_2^2 S^2}{l^2} = M^2 \text{ sau:}$$

$$M = \sqrt{L_1 L_2} \quad (2.48)$$

Întrucât în practică există întotdeauna scăpări de flux, avem:

$$M = K \sqrt{L_1 L_2} \quad (2.49)$$

în care $K < 1$ și poartă numele de **coeficient de cuplaj** magnetic al circuitelor celor două bobine.

Spre deosebire de inductivitatea proprie, inductivitatea mutuală poate avea și valori negative.

În (fig. 2.30) fluxul Φ_1 produs de prima bobină este dat de relația : $\Phi_1 = \frac{L_1 i_1}{N_1}$, iar fluxul Φ_{12} , care străbate spirele N_2 ale bobinei a

doua este dat de relația: $\Phi_{12} = \frac{M i_1}{N_2}$. În mod asemănător pentru bobina a

doua: $\Phi_2 = \frac{L_2 i_2}{N_2}$ și $\Phi_{21} = \frac{M i_2}{N_1}$. Fluxul magnetic rezultat, care străbate

spirele primei bobine, poate fi dat de suma fluxurilor $\Phi_1 + \Phi_{21}$ sau de diferența lor $\Phi_1 - \Phi_{21}$, după sensul curentului în bobina a II-a. Pentru bobina a doua, fluxul rezultat poate fi egal cu $\Phi_2 \pm \Phi_{12}$. Vom scrie,

$$\text{deci: } \Phi_1^1 = \Phi_1 \pm \Phi_{21} = \frac{L_1 i_1}{N_1} \pm \frac{M i_2}{N_1} \text{ și } \Phi_2^1 = \Phi_2 \pm \Phi_{12} = \frac{L_2 i_2}{N_2} \pm \frac{M i_1}{N_2},$$

Φ_1^1 și Φ_2^1 fiind fluxurile rezultante ale bobinelor.

Dacă cele două bobine sunt în serie, adică $i_1 = i_2 = i$ din relațiile de mai sus rezultă că:

$$N_1 \Phi_1^1 = (L_1 \pm M) i \text{ și } N_2 \Phi_2^1 = (L_2 \pm M) i.$$

Inductivitatea totală a celor două bobine este:

$$L = \frac{N_1 \Phi_1^1 + N_2 \Phi_2^1}{i} = L_1 + L_2 \pm 2M \quad (2.50)$$

Semnul plus pentru inductivitatea mutuală se ia în cazul când fluxul produs de o bobină este în același sens cu fluxul produs de cealaltă bobină, iar semnul minus în caz contrar. Deci cele două bobine se pot lega în serie aditiv sau în serie diferențial.

2.11. Curenții turbionari (Foucault)

Curenții de inducție care apar în piesele metalice masive poartă numele de *curenți Foucault* sau *curenți turbionari*. Ei apar în atât masele

metalice ce se mișcă într-un câmp magnetic constant cât și în masele fixe străbătute de fluxuri magnetice variabile.

Curenții Foucault nu pot fi culeși într-un circuit exterior și folosiți pentru producerea energiei electrice. Aceștia apar în toate mașinile și aparatele electrice a căror funcționare se bazează pe fenomenul de inducției electromagnetice.

În fig.2.31 este arătat modul cum apar prin inducție, simultan, curentul util într-o spiră a unui generator electric și curenții Foucault în masa rotorului. Curenții turbionari, datorită efectului Joule – Lenz, produc o încălzire apreciabilă a maselor metalice în care apar, ceea ce duce la o micșorare a randamentului mașinilor electrice și a aparatelor electrice. Din această cauză, acești curenți se mai numesc și curenți paraziți.

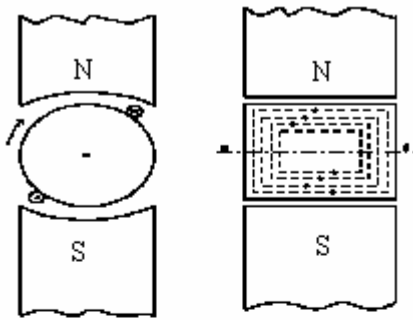


Fig.2.31

În fig.2.32 este arătat modul cum apar curenții turbionari într-o bobină cu miez de fier, la trecerea unui curent variabil în timp prin spirele bobinei. În acest caz, curenții turbionari se închid într-un plan perpendicular pe vectorul inducției magnetice. Sensul curenților turbionari s-a determinat aplicând legea lui Lenz, curentul fiind considerat crescător.

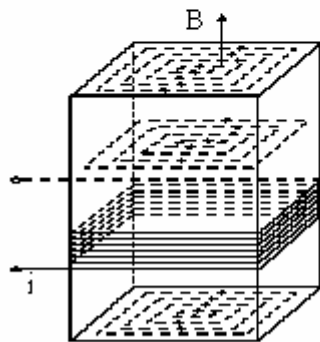


Fig.2.32

În construcția mașinilor electrice și aparatelor electrice, curenții turbionari se reduc, înlocuind piesele masive de fier, în care ei s-ar putea produce, prin piese executate din asamblarea, de tole de oțel, de 0,35-0,5 mm grosime și izolate între ele prin foiță de hârtie sau prin lac izolant. Tolele se execută dintr-un oțel special, cu conținut de siliciu (tole silicioase). Prezența siliciului în tole mărește rezistivitatea materialului, deci scade intensitatea

curenților turbionari.

Tolele se așează perpendicular pe drumul pe care se închid curenții Foucault (fig. 2.33a și 2.33b). Pierderile de putere, datorate curenților turbionari, sunt date de relația:

$$P_F = \sigma_F \left(\frac{f}{100} \cdot B_m \cdot d \right)^2 \text{ W/kg} \quad \text{unde } d \text{ reprezintă grosimea}$$

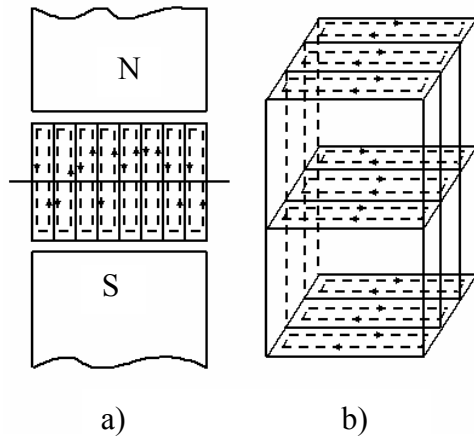


Fig.2.33

tolelor în centimetri, f – frecvența curentului de magnetizare în per/sec. B_m – inducția magnetică maximă, în Tesla și σ_F – un coeficient care depinde de calitatea tolelor și care variază între 2,2 și 4,8.

La mașinile electrice și aparatele electrice, curenții turbionari nu sunt doriți, deoarece înrăutățesc funcționarea lor. La anumite instalații și mecanisme, ei sunt utilizați pentru punerea în acțiune a mecanismelor, sau pentru asigurarea regimului lor de

funcționare.

2.12. Energia câmpului magnetic

Să considerăm o bobină cu N spire, alimentată de la o sursă de curent continuu. La închiderea întrerupătorului, curentul variază de la zero la o valoare oarecare I . Datorită acestei variații de curent, vom avea și o variație a fluxului magnetic datorită căreia în circuitul bobinei va apare o t.e.m. de autoinducție, $e_L = -N \frac{d\Phi}{dt} = -L \frac{di}{dt}$

Aplicând teorema a II-a a lui Kirchhoff, putem scrie relația:

$$u + e_L = ri \text{ sau } u = ri + N \frac{d\Phi}{dt}$$

în care u reprezintă tensiunea aplicată la bornele bobinei.

Amplificând relația cu $i \cdot dt$, găsim: $ui \cdot dt = ri^2 dt + Ni \cdot d\Phi$

În această relație $ui \cdot dt$ reprezintă energia furnizată bobinei de către sursa de curent, în intervalul de timp dt ; $ri^2 dt$ reprezintă energia ce se transformă în căldură, iar $Ni \cdot d\Phi$ reprezintă energia pe care o înmagazinează câmpul magnetic, ce ia naștere în interiorul bobinei. Să analizăm această energie, pe care s-o notăm cu W , adică:

$$dW = Ni \cdot d\Phi = NiS \cdot dB \quad \text{sau} \quad W = \int_0^B NiS \cdot dB$$

Dacă luăm cazul unui tor și notăm cu l lungimea medie a liniei de câmp, avem:

$$W = \int_0^B \frac{Ni}{l} S \cdot l \cdot dB = \int_0^B \frac{Ni}{l} \cdot V \cdot dB$$

unde: $S \cdot l = V$ reprezintă volumul torului, iar Ni/l reprezintă intensitatea câmpului magnetic. Notând cu W_o energia specifică pe unitatea de volum, putem scrie:

$$W_o = \frac{W}{V} = \int_0^B H \cdot dB$$

$$\text{sau} \quad W_o = \int_0^B \frac{B \cdot dB}{\mu} = \frac{B^2}{2\mu} = \frac{BH}{2} \quad (\text{j/m}^3) \quad (2.51)$$

Dacă însă, înlocuim fluxul total $N \cdot d\Phi = L \cdot di$, vom avea:

$$W = \int_0^L Li \cdot di = \frac{LI^2}{2} \quad (\text{J}) \quad (2.52)$$

relațiile (2.51) și (2.52) ne dau deci, valoarea energiei înmagazinată în câmpul magnetic. Relația (2.51), care ne dă energia furnizată de sursa exterioară pentru a schimba starea magnetică a unității de volum a substanței, se mai poate scrie și sub forma: $dW_o = H \cdot dB$.

2.13. Electromagneți. Forță portantă

Un electromagnet este format dintr-un **miez** și o **armătură**

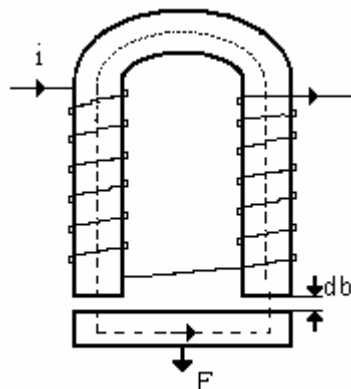


Fig 2.34

mobilă, confecționate din material magnetic moale și o **bobină** plasată pe miez (fig.2.34). Dacă prin bobină circulă un curent i , miezul se magnetizează și armătura mobilă va fi atrasă. Deoarece materialul magnetic este moale, după întreruperea curentului i prin bobină, magnetizarea remanentă va fi foarte mică și practic armătura va fi atrasă numai atât timp cât prin bobină circulă curent electric.

Forța care trebuie aplicată armăturii pentru a se desprinde de miez, atunci când bobina este parcursă de curent, se numește **forță**

portantă. Valoarea acestei forțe portante se poate determina pornind de la energia câmpului magnetic care este dată de relația:

$$dW = \frac{BH}{2} dV \quad - \text{în care } dV \text{ este un element de volum.}$$

Lucrul mecanic necesar deplasării armăturii, efectuat de forța câmpului magnetic F este:

$$dL = F \cdot db = \frac{BH}{2} dV$$

Însă, variația de volum este $dV=2S \cdot db$, unde S reprezintă secțiunea miezului magnetic al electromagnetului, deci:

$$F \cdot db = BHS \cdot db$$

sau:

$$F = BHS = \frac{B^2 S}{\mu_0} = \frac{\phi^2}{\mu_0 S} \quad (2.53)$$

Dacă inducția magnetică se ia în Tesla, suprafața polilor S în m^2 și permeabilitatea magnetică μ_0 în H/m , atunci forța portantă F rezultă în Newton ($\mu_0 = 4\pi 10^{-7} H/m$). Se observă că forța portantă variază cu pătratul inducției câmpului magnetic, ori această variație o putem obține prin variația curentului electric.