

Mandag 7. mai

### Elektromagnetisk induksjon (fortsatt)

[FGT 30.1 - 30.6; YF 29.1 - 29.5; TM 28.2 - 28.3; AF 27.1 - 27.3; LHL 24.1; DJG 7.2]

*Retningen* på induisert ems  $\mathcal{E}$  bestemmes med *Lenz' lov*: En eventuell generert strøm  $I$ , drevet av  $\mathcal{E}$ , skaper et magnetfelt  $\mathbf{B}_I$  og dermed en magnetisk fluks  $\phi_I = \int_S \mathbf{B}_I \cdot d\mathbf{A}$  som er *motsatt rettet fluksendringen*  $d\phi_m$  som i utgangspunktet forårsaket  $\mathcal{E}$ .

En induisert ems  $\mathcal{E}$  i ei lukket ledersløyfe impliserer et *indusert elektrisk felt*  $\mathbf{E}$ :

$$\mathcal{E} = \oint \mathbf{E} \cdot d\mathbf{l}$$

Faradays lov (eller for å være presis: Faraday - Henrys lov) uttrykker dermed en sammenheng mellom *feltene*  $\mathbf{E}$  og  $\mathbf{B}$ :

$$\oint_c \mathbf{E} \cdot d\mathbf{l} = -\frac{d}{dt} \int_S \mathbf{B} \cdot d\mathbf{A}$$

der  $c$  er en lukket kurve som omslutter en flate  $S$ .

Ettersom integralet av et slik "Faraday-indusert" elektrisk felt rundt en lukket kurve *ikke* er lik null, er det (pr definisjon) heller *ikke* et konservativt felt. (Mens et *elektrostatisk* felt er konservativt.)

### Gjensidig induktans

[FGT 32.1; YF 30.1; AF 27.12; LHL 25.4; DJG 7.2.3]

En strøm  $I_1$  i ei strømsløyfe (1) resulterer i et magnetfelt  $\mathbf{B}_1$  i området omkring. Dette feltet kan vi, i hvert fall i prinsipp, regne ut ved hjelp av Biot-Savarts lov:

$$\mathbf{B}_1 = \frac{\mu_0 I_1}{4\pi} \oint_{(1)} \frac{d\mathbf{l}_1 \times \hat{r}}{r^2}$$

(se f.eks. uke13.pdf). Dersom ei *anna* strømsløyfe (2) er plassert i dette området, vil magnetfeltet fra sløyfe (1) resultere i en magnetisk fluks gjennom sløyfe (2):

$$\phi_2 = \int_{S_2} \mathbf{B}_1 \cdot d\mathbf{A}_2 = \int_{S_2} \left\{ \frac{\mu_0 I_1}{4\pi} \oint_{(1)} \frac{d\mathbf{l}_1 \times \hat{r}}{r^2} \right\} \cdot d\mathbf{A}_2$$

Uansett hva dette gufne integralet måtte være, kan vi uttrykke det på formen

$$\phi_2 = M_{21}I_1$$

forutsatt at  $I_1$  er konstant i sløyfe (1), dvs den samme alle steder i sløyfa. (Og det må den jo være hvis det ikke skal hope seg opp med ladning noe sted...!)

Faktoren  $M_{21}$  er den *gjensidige induktansen* mellom de to sløyfene (1) og (2) og uttrykker hvor mye magnetisk fluks vi får “gjennom” (dvs omsluttet av) sløyfe (2) når det går en strøm i sløyfe (1):

$$M_{21} = \frac{\phi_2}{I_1}$$

Omvendt må vi også få en magnetisk fluks gjennom sløyfe (1) hvis det går en strøm i sløyfe (2):

$$\phi_1 = \int_{S_1} \mathbf{B}_2 \cdot d\mathbf{A}_1 = \int_{S_1} \left\{ \frac{\mu_0 I_2}{4\pi} \oint_{(2)} \frac{d\mathbf{l}_2 \times \hat{r}}{r^2} \right\} \cdot d\mathbf{A}_1$$

dvs: Strømmen  $I_2$  i sløyfe (2) skaper magnetfeltet  $\mathbf{B}_2$ , og dermed fluksen  $\phi_1$  gjennom sløyfe (1).

Og uansett hva *dette* integralet måtte bli, kan vi alltid skrive

$$\phi_1 = M_{12}I_2$$

der faktoren  $M_{12}$  uttrykker hvor mye magnetisk fluks vi får “gjennom” (dvs: gjennom arealet omsluttet av) sløyfe (1) når det går en strøm i sløyfe (2):

$$M_{12} = \frac{\phi_1}{I_2}$$

Både  $M_{21}$  og  $M_{12}$  er rett og slett geometriske faktorer som avhenger av form, størrelse og relativ plassering til de to strømsløyfene.

En kan vise at (se f.eks. Griffiths)

$$M_{21} = M_{12}$$

alltid gjelder. En kan dermed *velge* mellom to alternative framgangsmåter for å bestemme gjensidig induktans mellom to strømsløyfer: Enten beregne magnetisk fluks gjennom (1) pga strøm i (2), eller omvendt. Noen ganger er det ene mye enklere enn det andre!

Enhet for induktans:  $[M] = [\phi_m/I] = [B \cdot A/I] = \text{T} \cdot \text{m}^2/\text{A} \equiv \text{H}$  (henry)

Gjensidig induksjon:

Tidsavhengig strøm  $I_1(t)$  i sløyfe (1) gir tidsavhengig fluks  $\phi_2(t)$  gjennom sløyfe (2), og dermed indusert ems i sløyfe (2):

$$\mathcal{E}_2 = -\frac{d\phi_2}{dt} = -M_{21} \frac{dI_1}{dt}$$

Tidsavhengig strøm  $I_2(t)$  i sløyfe (2) gir tidsavhengig fluks  $\phi_1(t)$  gjennom sløyfe (1), og dermed induert ems i sløyfe (1):

$$\mathcal{E}_1 = -\frac{d\phi_1}{dt} = -M_{12} \frac{dI_2}{dt}$$

### Selvinduktans

[FGT 32.1; YF 30.2; TM 28.6; AF 27.8; LHL 25.1; DJG 7.2.3]

En strøm  $I$  i ei strømsløyfe resulterer i et magnetfelt  $\mathbf{B}$  i området omkring. Dette feltet kan vi, i hvert fall i prinsipp, regne ut ved hjelp av Biot-Savarts lov:

$$\mathbf{B} = \frac{\mu_0 I}{4\pi} \oint \frac{d\mathbf{l} \times \hat{r}}{r^2}$$

(se f.eks. uke14.pdf). Magnetfeltet fra sløyfa resulterer i en magnetisk fluks gjennom sløyfa selv:

$$\phi = \int_S \mathbf{B} \cdot d\mathbf{A} = \int_S \left\{ \frac{\mu_0 I}{4\pi} \oint \frac{d\mathbf{l} \times \hat{r}}{r^2} \right\} \cdot d\mathbf{A}$$

Uansett hva dette gufne integralet måtte være, kan vi uttrykke det på formen

$$\phi = LI$$

forutsatt at  $I$  er konstant i sløyfa, dvs den samme alle steder i sløyfa. (Og det må den jo være hvis det ikke skal hope seg opp med ladning noe sted...!)

Faktoren  $L$  er *selvinduktansen* til sløyfa og uttrykker hvor mye magnetisk fluks vi får “gjennom” (dvs: gjennom arealet omsluttet av) sløyfa når det går en strøm i sløyfa:

$$L = \frac{\phi}{I}$$

Enhet for selvinduktans:  $[L] = [\phi_m/I] = [B \cdot A/I] = \text{T} \cdot \text{m}^2/\text{A} \equiv \text{H}$  (henry)

Selvinduksjon:

Tidsavhengig strøm  $I(t)$  i sløyfe gir tidsavhengig fluks  $\phi(t)$  gjennom sløyfa, og dermed induert ems i sløyfa:

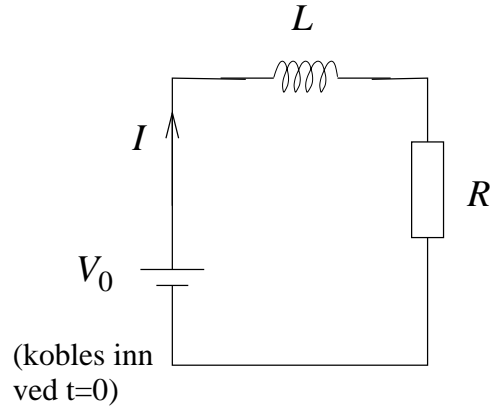
$$\mathcal{E} = -\frac{d\phi}{dt} = -L \frac{dI}{dt}$$

Tirsdag 8. mai

***RL*-krets (med likespenningskilde  $V_0$ )**

[FGT 32.4; YF 30.4; TM 28.8; AF Ex 27.5; LHL 25.2; DJG Ex 7.12]

Ser på seriekobling av *induktans*  $L$  (f.eks. en spole) og *resistans*  $R$ . Et batteri med likespenning  $V_0$  kobles til kretsen ved tidspunktet  $t = 0$ .



Total ems i kretsen er da

$$V_0 - L \frac{dI}{dt}$$

der det siste leddet er indusert “motspenning” over induktansen når vi prøver å *endre* strømstyrken gjennom den.

Ifølge Kirchhoffs spenningsregel (evt “sløyferegel”) må denne totale emsen i sløyfa tilsvare spenningsfallet over motstanden  $R$ , med andre ord

$$V_0 - L \frac{dI}{dt} = RI$$

eller

$$L \frac{dI}{dt} + RI = V_0$$

Dette er nøyaktig samme type 1. ordens differensialligning for strømmen  $I$  som det vi hadde for kondensatorladningen  $Q$  da vi studerte opplading av kondensator i en  $RC$ -krets (se uke13.pdf, side 4). Løsningen blir

$$I(t) = \frac{V_0}{R} (1 - e^{-Rt/L})$$

der vi har brukt initialbetingelsen  $I(0) = 0$ . (Før innkobling av batteriet er åpenbart  $I = 0$ . I tidspunktet  $t = 0$  kan *ikke* strømmen i kretsen “hoppe” opp til en endelig verdi forskjellig fra null. Det måtte i såfall innebære at  $dI/dt \rightarrow \infty$  i  $t = 0$ , hvilket igjen ville innebære en uendelig stor motspenning over induktansen. Det er rett og slett ikke fysisk mulig! Altså må  $I$  være kontinuerlig i  $t = 0$ , og vi kan sette  $I(0) = 0$ .)

Tidskonstant for endring av strømmen:

$$\tau = \frac{L}{R}$$

Verdien av  $\tau$  gir en *størrelsesorden* for hvor lang tid det tar å øke strømmen i en slik  $RL$ -krets fra 0 til maksimal verdi  $V_0/R$ :

$$I(t \rightarrow \infty) = \frac{V_0}{R}$$

**$RL$ -krets (med vekselspenningskilde  $V_0 \cos \omega t$ )**

[FGT 33.2; YF 31.2; TM 29.2, 29.3; AF Note 27.2; LHL 27.3]

Med en vekselspenningskilde  $V_0 \cos \omega t$  koblet til en induktans  $L$  har vi med bruk av Kirchhoffs spenningsregel:

$$\begin{aligned} V_0 \cos \omega t + V_L &= 0 \\ V_0 \cos \omega t &= L \frac{dI}{dt} \\ I(t) &= \frac{V_0}{\omega L} \sin \omega t = \frac{V_0}{\omega L} \cos(\omega t - \frac{\pi}{2}) \end{aligned}$$

Vi kan skrive strømmen  $I(t)$  på formen

$$I(t) = I_0 \cos(\omega t - \alpha)$$

(jfr uke12, og tilsvarende for kapasitans  $C$  og  $RC$ -kretser), og ser at strømamplituden er

$$I_0 = \frac{V_0}{\omega L}$$

mens fasevinkelen er

$$\alpha = \frac{\pi}{2}$$

Dvs, strøm  $I$  og påtrykt spenning  $V = V_0 \cos \omega t$  er faseforskjøvet med en kvart periode i forhold til hverandre. I forbindelse med  $RC$ -kretser og vekselspenningskilde innførte vi størrelsen *impedans*  $Z$ , definert ved

$$Z = \frac{V_0}{I_0}$$

Med andre ord, en slags generalisert motstand, jfr Ohms lov  $R = V/I$ . Vi ser da at impedansen til en induktans  $L$  blir

$$Z_L = \omega L$$

med fasevinkel

$$\alpha_L = \pi/2$$

Et eksempel til: Vekselspenningskilde  $V_0 \cos \omega t$  koblet til en parallellkobling av en motstand  $R$  og en induktans  $L$ .

Da må den totale strømmen  $I$  som "leveres" av spenningskilden fordele seg på en strøm  $I_R$  gjennom motstanden og en strøm  $I_L$  gjennom induktansen:

$$I = I_R + I_L$$

(Dvs: Kirchhoffs strømregel.) Videre må vi gjenfinne den påtrykte spenningen som et tilsvarende spenningsfall, både over motstanden og over induktansen. Med andre ord:

$$\begin{aligned} V_0 \cos \omega t &= RI_R \\ V_0 \cos \omega t &= L \frac{dI_L}{dt} \end{aligned}$$

(Dvs: Kirchhoffs spenningsregel.) Disse ligningene løses greit, og vi finner

$$\begin{aligned} I_R &= \frac{V_0}{R} \cos \omega t \\ I_L &= \frac{V_0}{\omega L} \sin \omega t \end{aligned}$$

Total strøm levert av spenningskilden blir dermed

$$I(t) = I_R(t) + I_L(t) = \frac{V_0}{R} \cos \omega t + \frac{V_0}{\omega L} \sin \omega t$$

Vi kan skrive denne summen av to ledd på formen

$$I(t) = I_0 \cos(\omega t - \alpha)$$

ved å bruke den trigonometriske relasjonen

$$\cos(a - b) = \cos a \cos b + \sin a \sin b$$

Dermed:

$$\cos(\omega t - \alpha) = \cos \omega t \cos \alpha + \sin \omega t \sin \alpha$$

Sammenligning med uttrykket for  $I(t) = I_R + I_L$  gir oss følgende to ligninger for de to ukjente størrelsene  $I_0$  og  $\alpha$ :

$$\begin{aligned} \frac{V_0}{R} &= I_0 \cos \alpha \\ \frac{V_0}{\omega L} &= I_0 \sin \alpha \end{aligned}$$

Dette ligningssettet har løsning

$$\tan \alpha = \frac{R}{\omega L} \Rightarrow \alpha = \arctan \frac{R}{\omega L}$$

og

$$I_0 = V_0 \left( \frac{1}{R^2} + \frac{1}{\omega^2 L^2} \right)^{1/2}$$

Fra definisjonen av impedans,  $Z = V_0/I_0$ , ser vi at impedansen til en parallellkobling er

$$Z = \left( \frac{1}{R^2} + \frac{1}{\omega^2 L^2} \right)^{-1/2}$$

Dersom vinkelfrekvensen til spenningskilden er liten, dvs  $\omega \ll R/L$ , vil leddet  $1/\omega^2 L^2$  dominere i forhold til  $1/R^2$ , slik at

$$Z \simeq \omega L$$

Dersom vinkelfrekvensen til spenningskilden er stor, dvs  $\omega \gg R/L$ , vil leddet  $1/R^2$  dominere i forhold til  $1/\omega^2 L^2$ , slik at

$$Z \simeq R$$

### Energi i magnetfelt

[FGT 32.2, 32.3; YF 30.3; TM 28.7; AF 26.8, 27.11; LHL 25.3; DJG 7.2.4]

La oss regne ut hvor mye energi som må tilføres en spole med induktans  $L$  når vi øker strømmen gjennom spoletråden fra  $i = 0$  til en "sluttverdi"  $i = I$ .

Tilført energi ved å øke strømmen fra  $i$  til  $i + di$ :

$$dU_B = P dt = iv dt = iL \frac{di}{dt} dt = Li di$$

Her er  $P = iv$  tilført effekt, og  $v = Ldi/dt$  spenningen over spolen idet vi endrer strømmen fra  $i$  til  $i + di$ .

Dermed blir total energi tilført for å øke strømmen fra 0 til  $I$  lik

$$U_B = \int dU_B = L \int_0^I i di = \frac{1}{2} LI^2$$

Denne energien kan vi nå assosiere med magnetfeltet  $B$  inne i spolen. Anta at spolen er tilnærmet uendelig lang, med  $N$  viklinger på hele lengden  $l$ . Tverrsnittet av spolen har areal  $A$ . Da er magnetfeltet inne i spolen

$$B = \mu_0 n I = \mu_0 \frac{N}{l} I$$

(På utsiden av spolen er magnetfeltet null.) Total magnetisk fluks gjennom de  $N$  viklingene på spolen blir

$$\phi_m = NAB = NA\mu_0 \frac{N}{l} I$$

som også kan skrives på formen

$$\phi_m = LI$$

der  $L$  er spolens (selv-)induktans. Med dette kan vi omforme uttrykket for energien  $U_B$ :

$$U_B = \frac{1}{2} \frac{NAB}{I} I^2 = \frac{1}{2} NAB \cdot \frac{Bl}{\mu_0 N} = \frac{1}{2\mu_0} B^2 \cdot Al$$

Her er  $Al$  lik volumet inne i spolen, så vi ser at vi har en *energitetthet* (dvs energi pr volumenhet) assosiert med magnetfeltet  $B$ :

$$u_B = \frac{1}{2\mu_0} B^2$$

Fra før har vi funnet at vi har en energitetthet  $u_E$  assosiert med et elektrisk felt  $E$ :

$$u_E = \frac{1}{2}\varepsilon_0 E^2$$

Dermed blir *total energitetthet i et elektromagnetisk felt*:

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

Kommentar: Dette uttrykket er “alltid riktig”, i den forstand at  $u$  representerer energien “lagret” i feltene  $E$  og  $B$ . I litteraturen “risikerer” du å støte på formelen

$$u = \frac{1}{2}\mathbf{D} \cdot \mathbf{E} + \frac{1}{2}\mathbf{B} \cdot \mathbf{H} = \frac{1}{2}\varepsilon E^2 + \frac{1}{2\mu} B^2$$

for total energitetthet dersom vi har polariserbare og/eller magnetiserbare medier tilstede. (I den siste overgangen her brukte vi at  $\mathbf{D} = \varepsilon\mathbf{E}$  og  $\mathbf{B} = \mu\mathbf{H}$ , med  $\varepsilon =$  mediets permittivitet og  $\mu =$  mediets permeabilitet.)

Disse to uttrykkene for  $u$  er ikke identiske, og kan derfor ikke representere den samme energitettheten. Det siste uttrykket for  $u$  inkluderer da også et bidrag som ikke er direkte “lagret” i feltene, nemlig den “elastiske” energien knyttet til polarisering og magnetisering, dvs innrettingen av elektriske og magnetiske dipoler.

I den grad noe av dette blir aktuelt til eksamen, skal vi kun bry oss om *feltenergien* gitt ved

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