



Obligatorisk oppgave 2

 ${\bf FYS-1002-\ Elektromagnetisme}$

Martin Soria Røvang

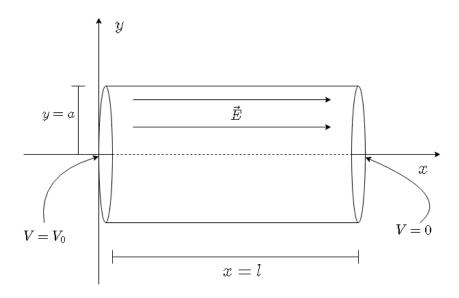
13. april 2018

Inneholder 13 sider, inkludert forside.

Institutt for fysikk og teknologi

Oppgave 1

1a)



Figur 1: Sylinder

Ohms lov på den mest generelle er

$$\bar{J} = \bar{\bar{\sigma}}\bar{E} \tag{1}$$

Der \bar{J} er strømtettheten, $\bar{\bar{\sigma}}$ er resistivetettensoren, dette er en tensor for ledningsevnen til materiale i alle retninger. Tilslutt er \bar{J} det elektriske feltet.

Gjør om lig(1) først bruker vi at strømtettheten er J=I/A, der I er strømmen og A er arealet til flaten $A=\pi r^2$. Vi bruker også at $E=\frac{V}{l}$, det kan vi gjøre fordi ved bruk av laplacelignignen (som vi kan bruke fordi vi ikke har noen ladning i ledningen). Laplaceligningen gir oss at $\nabla^2 V=0$. Vi kan anta at $\bar{J}\cdot\hat{\mathbf{r}}=0$ fordi ellers ville det ha lekket strøm ut i rommet. Har heller ingen vinkel avhengighet. Vi har da kun strøm som virker i x retning og har kun den deriverte i x retning alt

dette da i sylinderkoordinater.

$$\frac{\partial^2}{\partial x^2}V = 0$$

Ved å integrere to ganger får vi den generelle løsningen,

$$V(x) = Ax + B$$

Vi setter grensebetingelsene $x = 0 \rightarrow V = V_0$ og $x = l \rightarrow V = 0$ Setter vi disse betingelsene får vi at,

$$V_0 = B, A = -\frac{V_0}{l}$$

slik at,

$$V(x) = -\frac{V_0}{l}x + V_0$$

Vi har da ved unikhetsteoremet at dette er den unike løsningen,

Theorem 1: Unikhetsteoremet

Hvis en løsning av **Laplace's Ligningen** kan bli funnet som tilfredsstiller grensebetingelsene, da er løsningen unik.

Dette gir da det elektriske feltet,

$$E = -\nabla V = \frac{V_0}{I}$$

Bruker vi dette kan vi sette inn i den kjente delen av ohms lov som er,

$$R = \frac{V}{I} \tag{2}$$

Siden sylinderen har uniformt tverrsnitt og konstant strøm kan vi uttrykke strømtettheten som,

$$J = \frac{I}{A}$$

og fra løsningen til Laplace Ligningen,

$$E = V/l$$

Putter vi inn i lign(1)

$$\frac{I}{A} = \sigma \frac{V}{l}$$

løser dette for I får vi,

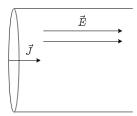
$$R = \frac{l}{\sigma A} = \frac{l}{\sigma \pi a^2}$$

1c)

Strømmen er gitt ved,

$$\int \int \bar{J} \cdot d\bar{S} \tag{3}$$

Vi har strømretning i x retning og har da flatenormalen gitt ved, $d\mathbf{S} = rdrd\theta\hat{\mathbf{x}}$



Figur 2: Retning på strøm og elektrisk felt

Setter inn og får,

$$\int \int \sigma(r) \cdot \bar{E} d\bar{S}$$

Løser vi dette får vi,

$$I = \frac{V_0}{l} \sigma_0 \int_0^{2\pi} \int_0^a r(\hat{\mathbf{x}} \cdot \hat{\mathbf{x}}) dr d\theta + \frac{(\beta - \sigma)}{a} \frac{V}{l} \int_0^{2\pi} \int_0^a r^2 (\hat{\mathbf{x}} \cdot \hat{\mathbf{x}}) dr d\theta$$

Dette gir da,

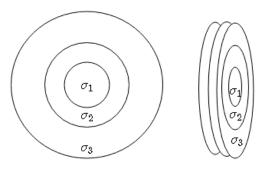
1e)

$$I = \frac{V_0}{l}\pi\sigma_0 a^2 + \frac{2V_0}{3l}(\beta - \sigma_0)\pi a^2$$

Som da gir oss,

$$I = \frac{V_0 \pi a^2}{l} (\sigma_0 + \frac{2}{3}(3 - \frac{2}{3}\sigma_0)) = \frac{V_0 \pi a^2}{3l} (\sigma_0 + 2\beta)$$

Her er da den totale strømmen den samme over hele sylinderen, fordi strømtettheten er den samme som vist i figuren under.



Figur 3: Sylinderen skjært opp

1d) Med a-b $\gg l$, kan man anta uniform og konstant strømtetthet.

y = a dx $dx = \frac{1}{\sigma \pi r^2} dx$ dx = b dx = b dx = 0

Figur 4: Motstand som avkuttet kjegle

x = l

Løser først for radiusen, har $tan\theta=\frac{a-b}{l}=\frac{z}{x}$, har r=a-z som da er $z=\frac{a-b}{l}x$. Dette gir,

$$r = a + \frac{(b-a)}{l}x$$

Løser for et lite stykke motstand som da blir

 $V = V_0$

$$dR = \frac{1}{\pi r^2 \sigma} dx \Rightarrow = \frac{1}{\sigma \pi (a + \frac{(b-a)}{l}x)^2} dx$$

Tar integralet for å finne den totale motstanden,

$$R = \int_{0}^{l} \frac{1}{\sigma \pi \left(a + \frac{(b-a)}{l}x\right)^2} dx$$

løser opp,

$$R = -\frac{l}{\sigma\pi(b-a)b} + \frac{l}{\sigma\pi(b-a)a} = \frac{l}{\sigma\pi(b-a)} \left[\frac{1}{a} - \frac{1}{b} \right]$$

som da gir oss den totale motstanden,

$$R = \frac{l}{\sigma \pi a b}$$

Oppgave 2

2a)

Definert som $C = \frac{Q}{V}$ og siden $I = \frac{dQ}{dt}$, gir dette,

$$\int\limits_{0}^{Q}dq=\int\limits_{0}^{t}Idt'\Rightarrow Q=\int\limits_{0}^{t}I(\tau)d\tau$$

Som er det man skulle finne.

2b)

Ved kirchoffs 2. lov får vi,

$$V - \frac{Q}{C} - IR = 0$$

Deriverer vi begge sider med tanke på tid og rydder får vi,

$$\frac{1}{RC}\frac{dQ}{dt} + \frac{dI}{dt} = \frac{1}{R}\frac{dV}{dt}$$

og siden $\frac{dq}{dt} = I(t)$ blir det,

$$\frac{1}{RC}I(t) + \frac{dI(t)}{dt} = \frac{1}{R}\frac{dV}{dt} \tag{4}$$

2c)

Har at,

$$\tilde{I} = ke^{-\frac{t}{RC}} + \frac{V_0C\omega}{(RC\omega - i)}e^{i\omega t}; \ \tilde{V} = V_0e^{i\omega t}$$

Vi løser for de deriverte,

$$\frac{d}{dt}\tilde{I}(t) = -\frac{1}{RC}ke^{-\frac{t}{RC}} + \frac{V_0C\omega^2i}{RC\omega - i}e^{i\omega t}$$
$$\frac{d}{dt}\tilde{V} = V_0\omega ie^{i\omega t}$$

For venstresiden av uttrykket får vi,

$$\frac{1}{RC}(ke^{-\frac{t}{RC}}+\frac{V_0C\omega}{(RC\omega-i)}e^{i\omega t})-\frac{1}{RC}ke^{-\frac{t}{RC}}+\frac{V_0C\omega^2i}{RC\omega-i}e^{i\omega t}$$

forenkler,

$$\frac{V_0\omega}{R(RC\omega-i)}e^{i\omega t}+\frac{V_0C\omega^2i}{(RC\omega-i)}e^{i\omega t}$$

høyre siden,

$$\frac{1}{R}V_0i\omega e^{i\omega t}$$

da får man,

$$\frac{V_0\omega}{R(RC\omega-i)}e^{i\omega t}+\frac{V_0C\omega^2i}{(RC\omega-i)}e^{i\omega t}=\frac{1}{R}V_0i\omega e^{i\omega t}$$

vi kan dele vekk $e^{i\omega t}$ slik at,

$$\begin{split} \frac{V_0C\omega}{R(RC\omega-i)} + \frac{V_0C\omega^2i}{(RC\omega-i)} &= \frac{1}{R}V_0i\omega \\ \frac{iV_0C\omega^2R + V_0\omega}{R(RC\omega-i)} &= \frac{1}{R}V_0i\omega \\ \frac{V_0\omega(iC\omega R + 1)}{R(RC\omega-i)} &= \frac{1}{R}V_0i\omega \\ \frac{V_0\omega i(C\omega R + \frac{1}{i})}{R(RC\omega-i)} &= \frac{1}{R}V_0i\omega \end{split}$$

Har at $\frac{1}{i} = -i$ slik at,

$$\frac{V_0\omega i(C\omega R - i)}{R(RC\omega - i)} = \frac{1}{R}V_0i\omega$$

får da,

$$\frac{V_0\omega i}{R} = \frac{1}{R}V_0i\omega$$

Ser da at dette er løsning.

Initialbetingelse $I = (t = 0) = I_0$.

2d)

$$\tilde{I}_H = \frac{V_0 C \omega}{(RC\omega - i)} e^{i\omega t}$$

$$\tilde{I}_P = ke^{-\frac{t}{RC}}$$

Vi har,

$$\tilde{I} = \frac{V_0 C \omega}{(RC\omega - i)} e^{i\omega t} + ke^{-\frac{t}{RC}}$$

Setter vi inn grensa $I(t=0) = I_0$ får vi,

$$I_0 = \frac{V_0 C \omega}{(RC\omega - i)} + k$$

Løser for k og får,

$$k = I_0 - \frac{V_0 C \omega}{(RC\omega - i)}$$

2e)

Spenningen må være en sinusoidial funksjon, og ha ikke transiente løsninger(det kan vi anta hvis systemet har stått en stund og er i likevekt).

2f)

$$V_c = Z_c \tilde{I}$$

$$\frac{1}{C} \int_0^t I(\tau) d\tau = Z_c \left(ke^{-\frac{t}{RC}} + \frac{V_0 C \omega}{(RC\omega - i)}e^{i\omega t}\right)$$

Ved å la systemet gå en stund kan vi fjerne den transiente løsninger slik at,

$$\frac{1}{C} \int_{0}^{t} I(\tau) d\tau = Z_{c}(\frac{V_{0}C\omega}{(RC\omega - i)}e^{i\omega t})$$

som gir,

$$\frac{1}{C}\frac{V_0C\omega}{i\omega(RC\omega-i)}e^{i\omega t}=Z_c\frac{V_0C\omega}{RC\omega-i}e^{i\omega t}$$

kan dele vekk $e^{i\omega t}$, $V_0C\omega$ og multiplisere vekk $(RC\omega-i)$. Løser man for impedansen blir det,

$$Z_c = \frac{1}{i\omega C}$$

2g)

Ved å ikke ha med den transiente løsningen har vi,

$$\tilde{I}(t) = \frac{V_0 C \omega}{(RC\omega - i)} e^{i\omega t} + RCD_c$$

og spenningen er,

$$\tilde{V} = V_0 e^{i\omega t} + D_c$$

Antar impedansteori og bruker Ohm's lov,

$$\sum Z = \frac{\tilde{V}}{\tilde{I}}$$

Løser for \tilde{I} og putter inn

$$R + Z_c = \frac{\tilde{V}}{\tilde{I}}$$

Slik at,

$$\tilde{I} = \frac{V_0 e^{i\omega t} + D_c}{R + Z_c}$$

Har to uttrykk for strømmen og setter dette mot hverandre,

$$\frac{V_0 e^{i\omega t} + D_c}{R + Z_c} = \frac{V_0 C \omega}{(RC\omega - i)} e^{i\omega t} + RCD_c$$

Rydder litt,

$$\frac{V_0 e^{i\omega t} + D_c}{R + Z_c} - \frac{V_0 C\omega}{(RC\omega - i)} e^{i\omega t} = RCD_c$$

$$V_0 e^{i\omega t} \left(\frac{1}{R + Z_c} - \frac{C\omega}{(RC\omega - i)} \right) = D_c (RC - \frac{1}{R + Z_c})$$

På venstre siden kan alt bortsett fra den tidsavhengige funksjonen settes som en konstant, samme for høyre siden slik at,

$$e^{i\omega t}C \neq D$$

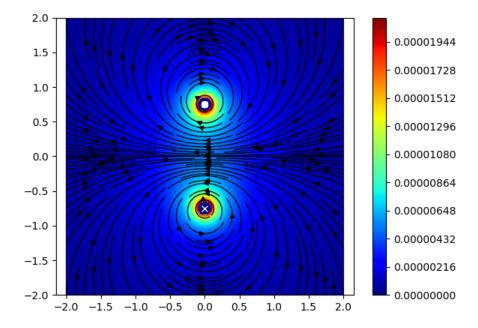
Siden $\omega \neq 0$ ser man at dette må være ugyldig fordi en tidsavhengig funksjon er ikke lik konstant og dermed kan ikke Z_{DC} defineres på samme måte.

Oppgave 3

3a)

```
      \#Solving \ for \ magnetic \ field \ for \ wire \\ \mathbf{def} \ B\_felt(X,Y,I,x,y): \\ r = np.sqrt((X-x)**2+(Y-y)**2) \\ \#Create \ magnetic \ magnitude \ array \\ Bmagn = (mu\_0/(2*np.pi))*(I/r) \\ \#Create \ magnetic \ field \ components \\ Bx = Bmagn * -np.sin(np.arctan2(Y-y,X-x)) \\ By = Bmagn * np.cos(np.arctan2(Y-y,X-x)) \\ \mathbf{return} \ Bx, By
```

3b)



Figur 5: Plot av to ledninger

```
import matplotlib.pyplot as plt
import numpy as np
from scipy.constants import mu_0

#Meshgrid
X, Y = np.meshgrid(np.linspace(-1.5,1.5,500), np.linspace(-1.5,1.5,500))

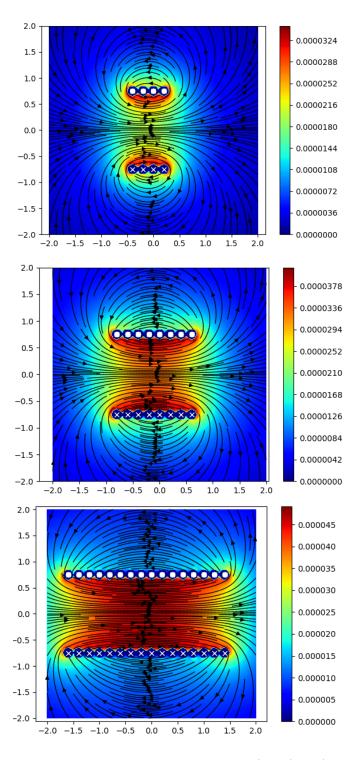
#Current class
class current:
    def __init__(self, i,x,y,r):
        self.i = i
        self.x = x
        self.y = y
        self.r = r

#object for two wires
```

```
currentz = [current(-10, 0, 0.75, 0.1), current(10, 0, -0.75, 0.1)]
fig = plt.figure()
ax = fig.add.subplot(111)
#Solving for magnetic field for wire
\mathbf{def} \ \mathbf{B}_{\mathbf{f}} = \mathbf{felt}(\mathbf{X}, \mathbf{Y}, \mathbf{I}, \mathbf{x}, \mathbf{y}):
     r = np. sqrt((X-x)**2+(Y-y)**2)
     #Create magnetic magnitude array
     Bmagn = (mu_0/(2*np.pi))*(I/r)
     #Create magnetic field components
     Bx = Bmagn * -np.sin(np.arctan2(Y-y,X-x))
     By = Bmagn * np.cos(np.arctan2(Y-y,X-x))
     return Bx, By
#Superposition of all magnetic fields
def B_total(X, Y, current):
     Bx, By = 0, 0
     for C in current:
          B = B \text{ felt}(X, Y, C. i, C. x, C. y)
          Bx = Bx + B[0]
          By = By + B[1]
     #Delete magnetic field inside wire
     for C in current:
          r = np.sqrt((X-C.x)**2+(Y-C.y)**2)
          for i in range(len(r)):
               for j in range(len(r[i])):
                     if r[i][j]<C.r:
                          Bx[i][j]=0
                          By [i][j]=0
     return Bx, By
#Distributing coordinates for wire positions
xpar = np.array([])
ypar = np.array([])
for C in currentz:
     xpar = np.append(xpar, C.x)
     ypar = np.append(ypar,C.y)
                    -----///////
#Plotting two wires
Bx, By = B total(X, Y, currentz)
B2 = np.sqrt(B\_total(X,Y,currentz)[0]**2+B\_total(X,Y,currentz)[1]**2)
CS = plt.contourf(X,Y,B2,300, cmap = 'jet')
\begin{array}{ll} \texttt{plt.colorbar}\left(\texttt{CS}\right) & \# \ \textit{draw} \ \textit{colorbar} \\ \texttt{plt.streamplot}\left(\texttt{X}, \texttt{Y}, \texttt{Bx}, \texttt{By}, \texttt{density} = [1, \ 5] \ , \texttt{linewidth} = \texttt{1}, \texttt{color} = \texttt{'black'}) \end{array}
#Plot symbols for in and out
for i in range(len(xpar)):
     plt.plot(xpar[i],ypar[i],"x",color='white')
     if ypar [i] > 0:
```

plt.plot(xpar[i],ypar[i], "o", color='white')
plt.axis('equal')
plt.show()

3c)



Figur 6: Plot av spole med N viklinger, 1) 4, 2) 8, 3) 16

import matplotlib.pyplot as plt

```
import numpy as np
from scipy.constants import mu_0
#Meshgrid
X, Y = \text{np.meshgrid}(\text{np.linspace}(-1.5, 1.5, 500), \text{np.linspace}(-1.5, 1.5, 500))
\#Current\ class
class current:
     \mathbf{def} = \mathbf{init} = (\mathbf{self}, \mathbf{i}, \mathbf{x}, \mathbf{y}, \mathbf{r}):
          self.i = i
          self.x = x
          self.y = y
          self.r = r
#object for two wires
currentz = [current(-10, 0, 0.75, 0.1), current(10, 0, -0.75, 0.1)]
fig = plt.figure()
ax = fig.add\_subplot(111)
\#Solving\ for\ magnetic\ field\ for\ wire
\mathbf{def} \ \mathrm{B\_felt}(\mathrm{X},\mathrm{Y},\mathrm{I},\mathrm{x},\mathrm{y}):
     r = np. sqrt((X-x)**2+(Y-y)**2)
     #Create magnetic magnitude array
    Bmagn = (mu_0/(2*np.pi))*(I/r)
     #Create magnetic field components
     Bx = Bmagn * -np.sin(np.arctan2(Y-y,X-x))
     By = Bmagn * np.cos(np.arctan2(Y-y,X-x))
     return Bx, By
\#Superposition of all magnetic fields
def B_total(X, Y, current):
     Bx, By = 0, 0
     for C in current:
         B = B \text{ felt}(X,Y,C.i,C.x,C.y)
         Bx = Bx + B[0]
         By = By + B[1]
     #Delete magnetic field inside wire
     for C in current:
         r = np. sqrt((X-C.x)**2+(Y-C.y)**2)
         for i in range(len(r)):
              for j in range(len(r[i])):
                   if r[i][j]<C.r:
                        Bx[i][j]=0
                        By [i][j]=0
     return Bx, By
#Function creating N coils
\mathbf{def} lines (N, I, d, r0):
    N = 2*N
     count = 0
     i2 = 0
     N1 = 0
     i = 0
     sign = 1
```

```
x = np.array([])
    y = np.array([])
    currentss = np.array([])
    while (count < N):
        x = np.append(x, -N/4*r0*2 + count*r0*2)
        y = np.append(y,-d)
        N1 += 1
        while (i2 < N1):
            x = \text{np.append}(x, -N/4*r0*2 + \text{count}*r0*2)
            y = np.append(y,d)
            i2 += 1
        count += 1
    while (i < N):
        currentss = np.append(currentss, current((-sign)*I,x[i],y[i],r0))
        sign = sign*(-1)
        i += 1
    return currentss
#Creating coil object
linecurrents = lines (9,10,0.75,0.1)
\#Distributing coordinates for coil wire positions
xline = np.array([])
yline = np.array([])
for C in linecurrents:
    xline = np.append(xline, C.x)
    yline = np.append(yline,C.y)
#Distributing coordinates for wire positions
xpar = np.array([])
ypar = np.array([])
for C in currentz:
    xpar = np.append(xpar, C.x)
    ypar = np.append(ypar, C.y)
        ------
#Plotting coil
Xl, Yl = np.meshgrid(np.linspace(-2,2,200), np.linspace(-2,2,200))
Bxl, Byl = B_total(Xl, Yl, linecurrents)[0], B_total(Xl, Yl, linecurrents)[1]
B = np. sqrt(B_{total}(Xl, Yl, linecurrents)[0]**2+B_{total}(Xl, Yl, linecurrents)[1]**2)
CS = plt.contourf(Xl,Yl,B,300, cmap = plt.cm.jet)
plt.colorbar(CS) # draw colorbar
plt.streamplot(Xl, Yl, Bxl, Byl, density = [1, 5], linewidth = 1, color='black')
#Plot symbols for in and out
for i in range(len(xline)):
    plt.plot(xline[i], yline[i], "x", color='white')
    if y line[i] > 0:
        plt.plot(xline[i], yline[i], "o", color='white')
plt.axis('equal')
plt.show()
```

Observerer at feltet utafor blir svakere og svakere for hver vikling. Dette stemmer med antagelse ved Ampere's lov at feltet utafor spolen er null.

