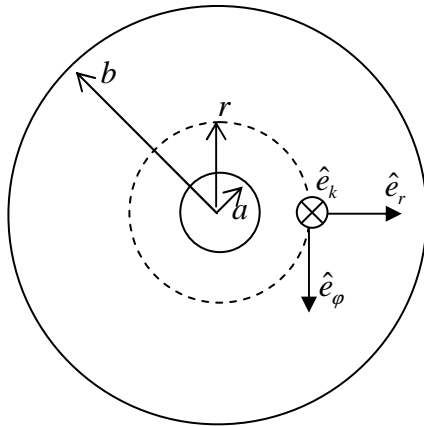


Electromagnetismo Curso 2007 Segundo parcial – Solución -

Problema N°1



visto desde la batería

$\Rightarrow q = 2\pi\epsilon_0 LV / \ln\left(\frac{b}{a}\right)$ y el campo eléctrico resulta: $\vec{E}(r) = \frac{V}{\ln(b/a)r} \hat{e}_r$

a) Sean \hat{e}_r, \hat{e}_k y \hat{e}_ϕ con $\hat{e}_r \wedge \hat{e}_\phi = \hat{e}_k$ según la figura. Dada la simetría del cable coaxial y la forma en que está conectada la batería, $\vec{E} = E(r)\hat{e}_r$ y $\vec{B} = B(r)\hat{e}_\phi$.

A partir de la ley de Gauss aplicada a una superficie cilíndrica de radio r y largo L se tiene: $E(r)2\pi rL = q/\epsilon_0$, siendo q la carga en el cilindro de radio a . La diferencia de potencial entre el cilindro interior (a) y exterior (b) es:

$$V = V(a) - V(b) = -\int \vec{E} \cdot d\vec{r} = \frac{q}{2\pi\epsilon_0 L} \int_a^b \frac{dr}{r} = \frac{q}{2\pi\epsilon_0 L} \ln\left(\frac{b}{a}\right)$$

El campo magnético lo podemos hallar aplicando la ley de Ampère a un anillo de radio r ($a < r < b$), que encierra la corriente i ($V - Ri = 0 \rightarrow i = V/R$) que circula por el cilindro de radio a :

$$B(r)2\pi r = \mu_0 i = \mu_0 \frac{V}{R} \Rightarrow \vec{B}(r) = \frac{\mu_0 V}{2\pi r R} \hat{e}_\phi$$

b) Densidad de energía electromagnética: $u_{EM} = \frac{1}{2}(\vec{E} \cdot \vec{D} + \vec{B} \cdot \vec{H}) = \frac{1}{2}\left(\epsilon_0 E^2 + \frac{1}{\mu_0} B^2\right)$

Integrándola en el volumen interior ($a < r < b$) del cable coaxial tenemos:

$$U_{EM} = \int_{Vol} u_{EM} dV = \int_a^b u_{EM} 2\pi L r dr \Rightarrow U_{EM} = \pi L V^2 \left[\frac{\epsilon_0}{\ln^2(b/a)} + \frac{\mu_0}{4\pi^2 R^2} \right] \ln(b/a)$$

c) $\vec{S} = \vec{E} \wedge \vec{H} = \vec{E} \wedge \frac{\vec{B}}{\mu_0} = \frac{V^2}{2\pi \ln(b/a) r^2 R} (\hat{e}_r \wedge \hat{e}_\phi) \Rightarrow \vec{S} = \frac{V^2}{2\pi \ln(b/a) r^2 R} \hat{e}_k$

d) Si se toma $\hat{n} = \hat{e}_k$: $P = \int \vec{S} \cdot \hat{e}_k da = \int_a^{r_0} S(r) 2\pi r dr \Rightarrow P = \frac{V^2 \ln(r_0/a)}{R \ln(b/a)}$

e) Para $r_0 = b$, $P = V^2/R$. Luego la potencia entregada por la fuente ($P_i = V(V/R) = V^2/R = P$) es igual al flujo del vector de Poynting a través de la sección transversal anular ($a < r < b$) y a su vez a la potencia disipada en la resistencia. Puesto de otro modo, la tasa a la que la batería entrega energía es la misma que la disipada por el resistor (conservación de la energía).

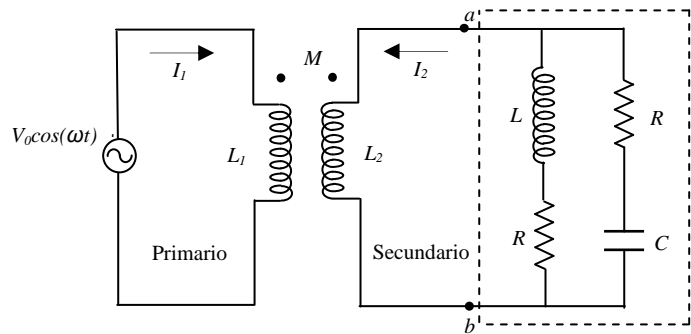
f) Conectar la batería con su polaridad invertida implica que tanto \vec{E} como \vec{B} invierten sus sentidos, de modo que su producto vectorial ($\vec{S} = \vec{E} \wedge \vec{H}$) permanece inalterado. La energía siempre fluye desde la batería hacia la resistencia y por lo tanto es razonable que el vector de Poynting apunte en ese sentido independientemente de cómo se conecte la batería. El resultado de e) se mantiene incambiado.

Problema 2

a) Usando resultados de equivalencias en serie y en paralelo para las impedancias, se obtiene:

$$Z_{eq} = \frac{(j\omega L + R)(R + 1/j\omega C)}{2R + j(\omega L - 1/\omega C)} \Rightarrow$$

$$Z_{eq} = \frac{R^2 + L/C + jR(\omega L - 1/\omega C)}{2R + j(\omega L - 1/\omega C)}$$



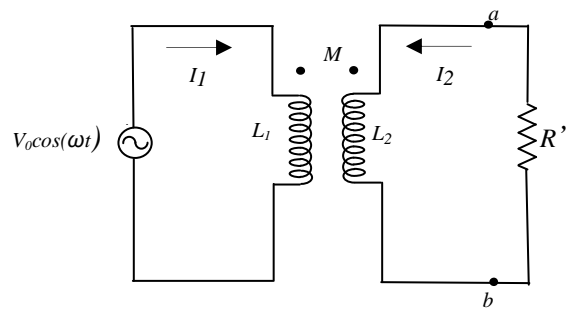
b) Sea V el voltaje entre los bornes a y b . Se verifica $V = Z_{eq} I_2$. Para que V, I_2 estén en fase Z_{eq} debe ser necesariamente un real. El problema se reduce a hallar una frecuencia de trabajo ω_0 que lo imponga.

$$Si \quad \omega = \frac{1}{\sqrt{LC}} = \omega_0 \quad \Rightarrow \quad Z_{eq}(\omega_0) = \frac{R^2 + L/C}{2R}$$

c) La frecuencia de trabajo es ω_0 , donde Z_{eq} tiene un comportamiento puramente resistivo, por lo que defino $Z_{eq}(\omega_0) = R'$.

Las ecuaciones del circuito resultan:

$$\begin{cases} V_0 = j\omega_0 L_1 I_1 + j\omega_0 M I_2 \\ 0 = j\omega_0 L_2 I_2 + j\omega_0 M I_1 + R' I_2 \end{cases}$$



Resolviendo el sistema y utilizando que $M^2 = L_1 \times L_2$ se verifica:

$$I_1 = \frac{R' + j\omega_0 L_2}{j\omega_0 L_1 R'} V_0 = \frac{\sqrt{R'^2 + (\omega_0 L_2)^2}}{\omega_0 L_1 R'} e^{-j\theta} V_0 \quad con \quad \theta = Arctg\left(\frac{R'}{\omega_0 L_2}\right)$$

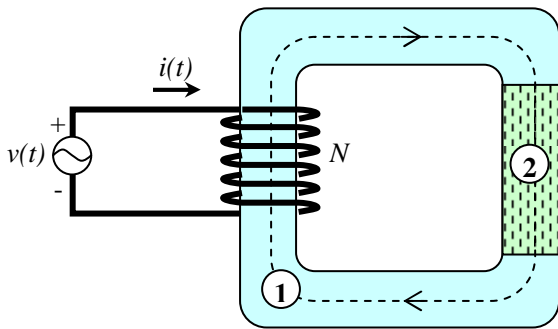
$$i_1(t) = \frac{\sqrt{R'^2 + (\omega_0 L_2)^2}}{\omega_0 L_1 R'} V_0 \cos(\omega_0 t - \theta)$$

d) La potencia que entrega la fuente es el producto del voltaje en sus bornes por la corriente que circula por ésta. Luego basta con promediar en un período

$$\bar{P} = \frac{1}{T} \int_0^T V_o \cos(\omega t) I_1 \cos(\omega t - \theta) dt = \frac{V_o I_1}{2} \cos(\theta) = \frac{\sqrt{R'^2 + (\omega L_2)^2}}{2\omega L_1 R'} V_o^2 \cos(\theta)$$

donde $\cos(\theta) = \frac{\text{Re}(I_1)}{|I_1|} = \frac{L_2 / L_1 R'}{\left(\frac{\sqrt{R'^2 + (\omega L_2)^2}}{\omega L_1 R'} \right)} \Rightarrow \boxed{\bar{P} = \frac{V_o^2 L_2}{2L_1 R'}}$

Problema N°3



a) Aplicando la ley de Ampère a la curva de la figura, se encuentra $\oint \mathbf{H} \cdot d\mathbf{l} = Ni$. La integral de circulación de \mathbf{H} puede dividirse en integraciones en cada sustancia. Si consideramos que el campo es esencialmente constante a lo largo de la trayectoria y paralelo a la trayectoria, queda

$$\oint \mathbf{H} \cdot d\mathbf{l} = \int_{(1)} \mathbf{H} \cdot d\mathbf{l} + \int_{(2)} \mathbf{H} \cdot d\mathbf{l} \approx H_1 l_1 + H_2 l_2 \quad (1)$$

Cuando el comportamiento de las sustancias es lineal, se cumple $H_1 = \frac{B_1}{\mu_1}$, $H_2 = \frac{B_2}{\mu_2}$. (2)

El flujo de campo magnético es *continuo* ($\nabla \cdot \mathbf{B} = 0$) por lo que tenemos $B_1 = B_2 = B$ (3)

Usando estos resultados en la circulación de \mathbf{H} e igualando el resultado a Ni , se despejan los valores del campo

$$\boxed{B = \frac{Ni}{l_1/\mu_1 + l_2/\mu_2}}, H_1 = \frac{Ni}{l_1 + l_2 \mu_1/\mu_2}, H_2 = \frac{Ni}{l_1 \mu_2/\mu_1 + l_2} \text{ (lineal)} \quad (4)$$

b) La sustancia 2 permanece sin saturarse si $H_2 \leq H_s$. En términos de la corriente, esta condición queda

$$i \leq i_s \text{ con } \boxed{i_s \equiv \frac{H_s}{N} (l_1 \mu_2/\mu_1 + l_2)} \quad (5)$$

Cuando $i > i_s$, el cambio respecto a la parte anterior es que el campo en la sustancia saturada está dado por $B_2 = \mu_0 (H_2 + M_s)$. Repitiendo el razonamiento se llega en este caso a

$$\boxed{B = \frac{Ni + M_s l_2}{l_1/\mu_1 + l_2/\mu_0}}, H_1 = \frac{Ni + M_s l_2}{l_1 + l_2 \mu_1/\mu_0}, H_2 = \frac{Ni + M_s l_2}{l_1 \mu_0/\mu_1 + l_2} + M_s \quad (6)$$

c) El flujo por la bobina es

$$\Phi_B = NAB = \begin{cases} \frac{AN^2}{l_1/\mu_1 + l_2/\mu_2} i, & i < i_s \\ \frac{AN^2 i + ANM_s l_2}{l_1/\mu_1 + l_2/\mu_0}, & i > i_s \end{cases} \quad (7)$$

La f.e.m. inducida en la bobina por variaciones en la corriente es

$$\mathcal{E} = -\frac{d\Phi_B}{dt} = \begin{cases} -\frac{AN^2}{l_1/\mu_1 + l_2/\mu_2} \frac{di}{dt}, & i < i_s \\ -\frac{AN^2}{l_1/\mu_1 + l_2/\mu_0} \frac{di}{dt}, & i > i_s \end{cases} \quad (8)$$

La autoinducción se desprende de $\frac{d\Phi_B}{dt} = \frac{d\Phi_B}{di} \frac{di}{dt} = L \frac{di}{dt}$, por lo que de lo anterior se deduce

$$L_l = \frac{AN^2}{l_1/\mu_1 + l_2/\mu_2} \text{ (lineal)}, \quad L_s = \frac{AN^2}{l_1/\mu_1 + l_2/\mu_0} \text{ (sat.)} \quad (9)$$

d) Para el circuito con la fuente se cumple la ecuación (Kirchoff): $v(t) = L \frac{di}{dt}$ (10)

Integrando $v(t) = \lambda t$ entre $t = t_0$ y $t = t_F$, asumiendo que L no cambia durante ese lapso, queda

$$i(t_F) - i(t_0) = \frac{\lambda}{2L} (t_F^2 - t_0^2) \quad (11)$$

Al comienzo ($t_0 = 0$) la sustancia no está saturada, $L = L_l$, y la corriente queda entonces

$$i(t) = \frac{\lambda}{2L_l} t^2 \quad \text{(para } t < t_s) \quad (12)$$

La corriente crece hasta que en el instante $t_s = \sqrt{2L_l i_s / \lambda}$ alcanza el valor de saturación i_s .

A partir de entonces, con $L = L_s$, se encuentra $i(t) = i_s + \frac{\lambda}{2L_s} (t^2 - t_s^2)$ (para $t > t_s$) (13)

