Lösungen Zeitlich veränderliche Felder und Wechselstrom

Martina Stadlmeier

09.09.2009

1. a)
$$B = \mu_0 \mu_{\overline{l}}^N I \Rightarrow \mu = \frac{Bl}{\mu_0 N I}$$

 $L = \mu_0 \mu_{\overline{l}}^{N^2} V$
 $U_{ind} = -L \frac{\Delta I}{\Delta t} = -\frac{BNA}{\Delta t} = -10 \text{ kV}$
b) $I(t < 0) = 1 \text{ A}$
 $I(t = 0) = \frac{U_{ind}}{R} = -2000 \text{ A !!!!}$

2.
$$U_{ind} = -B\dot{A} = -Blv = -1,8 \text{ mV}$$

3.
$$U_{ind} = B\dot{A} = B\frac{\pi l^2}{T} = B\frac{\pi l^2\omega}{2\pi} = \frac{Bl^2\omega}{2}$$

4. a)
$$\phi_m = \int B \, dA = a \int_d^{d+b} B(r) \, dr = a \int_d d + b \frac{\mu_0 I}{2\pi r} \, dr = \frac{a\mu_0 I}{2\pi} \ln \frac{d+b}{d} = 3,6 \, \mu \text{Vs}$$

b) $I(t) = I_{2eff} \sqrt{2} \sin \omega t$
 $U_{ind} = -\frac{d}{dt} \phi_m$
 $\Rightarrow U_{1eff} = a\mu_0 I_{eff} f \ln(\frac{d+b}{d}) = 1,1 \, \text{mV}$

5. a)
$$Z = \sqrt{R^2 + (L\omega - \frac{1}{\omega C})^2} = 101 \,\Omega$$
 $\arctan \varphi = \frac{X_L - X_C}{R} = -9, 5^{\circ}$

 $\arctan \varphi = \frac{X_L - X_C}{R} = -9,5^\circ$ b) Da durch alle Schaltelemente aufgrund der Serienschaltung zu jedem Zeitpunkt derselbe Strom fließt, ist das Verhältnis der Spannungen äquivalent zum Verhältnis der Widerstände, also ist die Forderung $U_{Leff} = 2U_{eff}$ gleichbedeutend mit $X_L = 2Z \Rightarrow L\omega = 2(L\omega - \frac{1}{\omega C^*}) \Rightarrow C^* = \frac{2}{L\omega^2} = 5,1~\mu\text{F}$

6. a)
$$X_C = \frac{1}{\omega C} = 4.5 \,\Omega$$

b) Zur Berechnung des Scheinwiderstandes benutze man ein Zeigerdiagramm (U auf der x-Achse, da U für alle Verbraucher gleich ist, und den Strom durch die Schaltelemente mit der passenden Phasenverschiebung eintragen). Dadurch kann man die Ströme dann (vektoriell) addieren:

$$I_{ges} = \sqrt{I_R^2 + I_C^2}$$

$$\Rightarrow Z = \frac{R}{\sqrt{1 + (R\omega C)^2}} = 2,5 \Omega$$

c)
$$I_{eff} = \frac{U_{eff}}{Z} = 4 \,\mathrm{A}$$

d)
$$I_{Ceff} = U_{eff} \omega C = 2, 2 \,\mathrm{A}$$
 und $I_{Reff} = \frac{U_{eff}}{R} = 3, 3 \,\mathrm{A}$

e)
$$\varphi = \arctan R\omega C = -33^{\circ}$$

f)
$$P_S = U_{eff}I_{eff} = 40 \text{ W}$$

g) $Q=P_Rt=U_{eff}I_{Reff}t=33\,\mathrm{J}$ h) Um die Phasenverschiebung aufzuheben muss der Strom durch Kondensator und Spule gleich groß sein (Zeigerdiagramm!), also $I_C = I_L$ und somit:

$$L = \frac{1}{C\omega^2} = 1,4 \text{ mH}$$

7. a)
$$I_{eff}=\frac{U_{eff}}{\sqrt{R^2+(L\omega-\frac{1}{\omega C})^2}}=0,89\,\mathrm{A}$$
 mit: $R=R_1+R_2+R_3,\ L=L_1+L_2,\ C=C_1+C_2$ b) $P_R=I_{eff}^2R=71\,\mathrm{W}$ c) $Q=4,26\,\mathrm{kJ}$

8. a) Hochpass:
$$\frac{U_{eff}}{U_{0eff}} = \frac{1}{\sqrt{1 + \frac{1}{(R\omega C)^2}}}$$

Tiefpass: $\frac{U_{eff}}{U_{0eff}} = \frac{1}{\sqrt{1 + (R\omega C)^2}}$

- 8. a) Hochpass: $\frac{U_{eff}}{U_{0eff}} = \frac{1}{\sqrt{1+\frac{1}{(R\omega C)^2}}}$ Tiefpass: $\frac{U_{eff}}{U_{0eff}} = \frac{1}{\sqrt{1+(R\omega C)^2}}$ b) Bei sehr hohen Frequenzen gilt für den Hochpass $U_{eff} \to U_{0eff}$, wohingegen beim Tiefpass $U_{eff} \rightarrow 0$. Bei sehr kleinen Frequenzen verhält es sich genau anders herum.
- 9. a) Mit der Maschenregel gelangt man zur DGL:

$$L\ddot{Q} + R\dot{Q} + \frac{Q}{C} = U_0 e^{i\omega t}$$

b) Nun muss zunächst obige DGL gelöst werden. Ansatz: $Q(t) = Ae^{i\omega t}$

$$\Rightarrow A = \frac{U_0}{-L\omega^2 + iR\omega + \frac{1}{C}}$$

Die Amplitude von Q ist der Betrag der komplexen Zahl A, also

$$|A| = \frac{U_0}{\sqrt{(L\omega^2 - \frac{1}{\omega})^2 + R^2}\omega^2}$$

Die Resonanzfrequenz ist diejenige Frequenz, bei der |A| möglichst groß ist, als sollte der Wurzelausdruck minimal werden. Wegen der Abhängigkeit von ω^2 wird nach ω^2 abgeleitet und die Ableitung anschließend null gesetzt. Man erhält dann:

$$\omega = \sqrt{\frac{1}{LC} - \frac{R^2}{2L^2}}$$

c) Im eingeschwungenen Zustand und in reeller Form gilt für die Ladung:

$$Q(t) = |A(\omega)|\cos(\omega t + \varphi)$$

Die Leistung, die im Widerstand in Wärme umgewandelt wird erhält man mit:

$$P = R\dot{Q}^2$$

Man erkennt, da R=const. und \sin^2 periodisch, dass $|A(\omega)|^2 \omega^2$ maximal werden muss, also wieder Ableiten nach ω^2 und Nullsetzen der Ableitung. Dies liefert:

$$(L\omega^2 - \frac{1}{C})(L\omega^2 + \frac{1}{C}) = 0$$

$$\Rightarrow \omega^2 = \frac{1}{LC}$$

Somit ist die Leistungsaufnahme eines Schwingkreises maximal bei der Eigenfrequenz des ungedämpften Systems!!

10. a) auch hier wieder die Anwendung der Maschenregel, um auf die DGL zu kommen:

$$\dot{I} + \frac{R}{L}I = \frac{U}{L}$$

Die Lösung dieser DGL ist die Summe aus der allgemeinen homogenen Lösung und einer speziellen inhomogenen Lösung:

$$I(t) = A \cdot e^{-\frac{R}{L}t} + \frac{U}{R}$$

Nun muss man noch die Anfangsbedingungen I(0)=0 und $\dot{I}(0)=\dot{I}_0$ verwenden und gelangt schließlich zu der bekannten Form:

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

c) Die Zeit bei der der Strom 90 Prozent seines Maximalwertes erreicht hat berechnet sich folgenerdmaßen:

$$I(t) = 0, 9\frac{U}{R} = \frac{U}{R}(1 - e^{-\frac{R}{L}t})$$

Auflösen nach t liefer schließlich: $t = \frac{L}{R} \ln 10$

Die bis zu diesem Zeitpunkt t verbrauchte Leistung berechnet sich zu:

$$P(t) = \int_0^t RI^2 dt = R \int_0^t \frac{U^2}{R^2} (1 - 2e^{-\frac{R}{L}t} + e^{-\frac{2R}{L}t}) dt = 0,042 \,\mathrm{J}$$