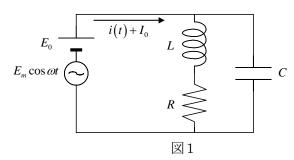
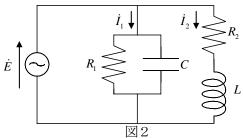
### || 部電気回路 | 中間演習験問題 1

1. 図1の回路に関し答えよ。

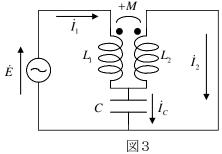


- 1)図1の回路における定常電流の瞬時値i(t)+  $I_0$  を求めよ。但し $I_0$ は直流電源 $E_0$  による直流電流である。
- 2) 交流電源 $E_m \cos \omega t$  と交流成分i(t)が同相となる条件を求めよ。
- $_{m}$  3) 上記 2) の条件下で  $E_{0}=10$  ( $\mathbf{V}$ )、 $E_{m}=\sqrt{2\cdot100}$  ( $\mathbf{V}$ )、R=1000 ( $\Omega$ )、 $\omega L=2000$  ( $\Omega$ ) のとき、負荷で消費される有効電力 P ( $\mathbf{W}$ ) を求めよ。
- 2. 図2の回路に関し答えよ。

電流 $\dot{I}_1$ と電流 $\dot{I}_2$ の大きさが等しく、 $\dot{I}_1$ の位相が $\dot{I}_2$ に比べ $\frac{\pi}{2}$ 進む場合のL, C,  $R_1$ ,  $R_2$ 間の条件式を求めよ。



3. 図3の回路に関し答えよ。



- 1) 相互インダクタンスM を含むT形の等価回路を示せ。
- 2)  $\left|\dot{I}_{c}\right|$  が最大となる電源の角周波数 $\omega$  を求めよ(但しこのとき  $\dot{I}_{2}=0$  となる)。
- 4. 図4の回路に関し答えよ。

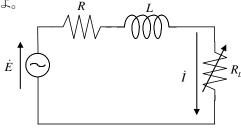


図4

- 1) 抵抗 $R_L$ で消費される電力が最大になるよう抵抗 $R_L$ を可変するとする。このときの $R_L$ の値を求めよ。
- 2)  $R_L$ で消費される最大電力 $P_{L \max}$ を求めよ。

# || 部電気回路 | 中間演習問題 1 解答

1

1) 解答:重ね合わせの理より、直流電源  $E_0$  による電流を  $I_0$ 、交流電源  $E_m\cos\omega t$  による電流を i(t) とすると、求める電流は  $I_0+i(t)$  となる。直流電源  $E_0$  による電流を  $I_0$  は、  $I_0=E_0/R$ 

次に交流電源  $E_m\cos\omega t$  による電流をi(t) を求める。交流電源  $E_m\cos\omega t$  を複素記号法に変換すると、 $\dot{E}=\frac{E_m}{\sqrt{2}}$  となる。よって、 $\dot{E}$  による電流 i は

$$\dot{I} = \frac{\dot{E}}{R + j\omega L} + \frac{\dot{E}}{\frac{1}{j\omega C}} = \left(\frac{1}{R + j\omega L} + j\omega C\right) \dot{E} = \frac{\left(1 - \omega^2 LC\right) + j\omega CR}{R + j\omega L} \dot{E}$$

$$=\frac{\left(1-\omega^{2}LC+j\omega CR\right)\left(R-j\omega L\right)}{R^{2}+\left(\omega L\right)^{2}}\dot{E}=\frac{R-\omega^{2}LCR+\omega^{2}LCR+j\left(\omega CR^{2}-\omega L+\omega^{3}L^{2}C\right)}{R^{2}+\left(\omega L\right)^{2}}\dot{E}=\frac{R+j\left(\omega CR^{2}-\omega L+\omega^{3}L^{2}C\right)}{R^{2}+\left(\omega L\right)^{2}}\dot{E}$$

一方

$$\left|\dot{I}\right| = \left|\frac{\left(1 - \omega^{2}LC\right) + j\omega CR}{R + j\omega L}\dot{E}\right| = \frac{\sqrt{\left(1 - \omega^{2}LC\right)^{2} + \left(\omega CR\right)^{2}}}{\sqrt{R^{2} + \left(\omega L\right)^{2}}}\left|\dot{E}\right| = \frac{\sqrt{\left(1 - \omega^{2}LC\right)^{2} + \left(\omega CR\right)^{2}}}{\sqrt{R^{2} + \left(\omega L\right)^{2}}} \cdot \frac{E_{m}}{\sqrt{2}}$$

$$\dot{I} = \left| \dot{I} \right| e^{j\theta}$$
 における位相  $\theta$  は、  $\dot{I} = \frac{R + j\left(\omega CR^2 - \omega L + \omega^3 L^2 C\right)}{R^2 + \left(\omega L\right)^2} \dot{E} = \frac{R + j\omega\left(CR^2 - L + \omega^2 L^2 C\right)}{R^2 + \left(\omega L\right)^2} \cdot \frac{E_m}{\sqrt{2}}$  であるから

$$\theta = \tan^{-1} \left\{ \frac{\omega \left( CR^2 - L + \omega^2 L^2 C \right)}{R} \right\}$$

で与えられる。この  $\dot{I}=\left|\dot{I}\right|e^{j heta}$  に対応する瞬時時(時間波形)は、 $i(t)=\mathrm{Re}\left\{\sqrt{2}ie^{j\omega t}\right\}$  で与えられるので

$$i(t) = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2}ie^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2}\left|i\right|e^{j\theta}e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2}\frac{\sqrt{\left(1-\omega^{2}LC\right)^{2}+\left(\omega CR\right)^{2}}}{\sqrt{R^{2}+\left(\omega L\right)^{2}}} \cdot \frac{E_{m}}{\sqrt{2}}e^{j(\omega t+\theta)}\right\}$$

$$=\frac{\sqrt{\left(1-\omega^{2}LC\right)^{2}+\left(\omega CR\right)^{2}}}{\sqrt{R^{2}+\left(\omega L\right)^{2}}}E_{m}\cos\left(\omega t+\theta\right)$$

$$\therefore I_0 + i(t) = \frac{E_0}{R} + \frac{\sqrt{\left(1 - \omega^2 L C\right)^2 + \left(\omega C R\right)^2}}{\sqrt{R^2 + \left(\omega L\right)^2}} E_m \cos\left(\omega t + \theta\right), \quad \text{in } \theta = \tan^{-1}\left\{\frac{\omega\left(C R^2 - L + \omega^2 L^2 C\right)}{R}\right\}$$

2)解答

$$\dot{I} = \frac{\left(1 - \omega^2 L C\right) + j\omega C R}{R + j\omega L} \dot{E} = \frac{\left(1 - \omega^2 L C + j\omega C R\right) \left(R - j\omega L\right)}{R^2 + \left(\omega L\right)^2} \dot{E} = \frac{R + j\omega \left(C R^2 - L + \omega^2 L^2 C\right)}{R^2 + \left(\omega L\right)^2} \dot{E}$$

において $\omega$  $\left(CR^2-L+\omega^2L^2C\right)$ 、すなわち、 $CR^2-L+\omega^2L^2C=0$ 、 $C\left(R^2+\omega^2L^2\right)=L$  となれば、I の虚部は0 とな

り、
$$\dot{E} = \frac{E_m}{\sqrt{2}}$$
 と $\dot{I}$  は共に実数となり同相となる。すなわち $C = \frac{L}{R^2 + \omega^2 L^2}$  となれば、 $\dot{I} = \frac{R}{R^2 + (\omega L)^2} \dot{E}$  となって、 $\dot{I}$ 

と
$$\dot{E}$$
は同相となり力率  $100\%$ となる。  $C = \frac{L}{R^2 + \omega^2 L^2} \cdot \cdot \cdot \cdot$  答え

3) 解答: $\dot{I}$  と $\dot{E}$  が同相となるとき、交流電源による有効電力は

$$P_{AC} = \text{Re}\left\{\dot{E}\dot{I}^*\right\} = \text{Re}\left\{\frac{R}{R^2 + (\omega L)^2}\dot{E}\dot{E}^*\right\} = \text{Re}\left\{\frac{R}{R^2 + (\omega L)^2}\left|\dot{E}\right|^2\right\} = \frac{1000}{1000^2 + (2000)^2}100^2 = 2 \text{ (W)}$$

直流電源による消費電力は $P_0 = \frac{{E_0}^2}{R} = \frac{10^2}{1000} = 0.1 \text{ (W)}$ 。よって全消費電力は $P_0 + P_{AC} = 0.1 + 2 = 2.1 \text{ (W)}$ ・・・・・ 答え

#### 2. 解答:

$$\dot{I}_{1} = \frac{\dot{E}}{\frac{1}{R_{1}} + \frac{1}{\frac{1}{i\omega C}}} = \frac{\dot{E}}{\frac{1}{R_{1}} + j\omega C} = \frac{\dot{E}}{\frac{R_{1}}{1 + j\omega CR_{1}}} = \frac{1 + j\omega CR_{1}}{R_{1}} \dot{E} , \quad \dot{I}_{2} = \frac{\dot{E}}{R_{2} + j\omega L}$$

 $\left|\dot{I_1}\right| = \left|\dot{I_2}\right|$  でかつ $\dot{I_1}$  の位相が $\dot{I_2}$  に比べ $\frac{\pi}{2}$  進むということは

$$\frac{\dot{I}_{1}}{\dot{I}_{2}} = e^{j\frac{\pi}{2}} = j \qquad \qquad \therefore \frac{\dot{I}_{1}}{\dot{I}_{2}} = \frac{\frac{1 + j\omega CR_{1}}{R_{1}}\dot{E}}{\frac{\dot{E}}{R_{2} + j\omega L}} = \frac{(1 + j\omega CR_{1})(R_{2} + j\omega L)}{R_{1}} = j$$

$$(1+j\omega CR_1)(R_2+j\omega L)=jR_1$$

$$R_2 - \omega^2 LCR_1 + j\omega CR_1R_2 + j\omega L - jR_1 = 0$$

$$(R_2 - \omega^2 LCR_1) + j(\omega CR_1R_2 + \omega L - R_1) = 0$$

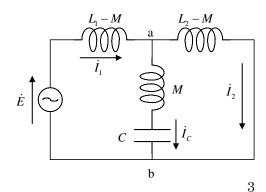
実部=0及び虚部=0より

$$\begin{cases} R_2 = \omega^2 L C R_1 \\ \omega \left( C R_1 R_2 + L \right) = R_1 \end{cases} \quad \text{for } \begin{cases} \omega^2 = \frac{R_2}{L C R_1} \\ \omega = \frac{R_1}{C R_1 R_2 + L} \end{cases}$$

$$\omega$$
 を消去して、 $\frac{R_2}{LCR_1} = \left(\frac{R_1}{CR_1R_2 + L}\right)^2$  ・・・・答え

# 3.

1)解答: T形等価回路は以下で与えられる。



2) 解答: T 形等価回路で a,b 間のインピーダンス  $\dot{Z}_{ab}$  は

$$\begin{split} \dot{Z}_{ab} &= j\omega M + \frac{1}{j\omega C} \\ \dot{Z}_{ab} &= j\omega M + \frac{1}{j\omega C} = j \bigg(\omega M - \frac{1}{\omega C}\bigg) \\ \dot{Z}_{ab} &\circlearrowleft \mathcal{D}$$
 かきさ $|\dot{Z}_{ab}| = 0$  となれば $|\dot{I}_{C}|$  が最大となり、 $\dot{I}_{1} = \dot{I}_{C}$  となって $\dot{I}_{2} = 0$  となる。よって $|\dot{Z}_{ab}| = \left|j \bigg(\omega M - \frac{1}{\omega C}\bigg)\right| = \left|\omega M - \frac{1}{\omega C}\right| = 0$  より、 $\omega^{2} = \frac{1}{MC}$  、 $\dot{\omega} = \sqrt{\frac{1}{MC}}$  ・・・・答え

4.

# 1)解答:

$$\dot{I} = \frac{\dot{E}}{\left(R + R_L\right) + j\omega L} , \quad \dot{V}_L = R_L \dot{I}$$

$$P_{L} = \text{Re}\left\{\dot{V}_{L}\dot{I}^{*}\right\} = \frac{1}{2}\left(\dot{V}_{L}\dot{I}^{*} + \dot{V}_{L}^{*}\dot{I}\right) = \frac{1}{2}\left(R_{L}\dot{I}\dot{I}^{*} + R_{L}\dot{I}^{*}\dot{I}\right) = R_{L}\left|\dot{I}\right|^{2} = R_{L}\left|\frac{\dot{E}}{\left(R + R_{L}\right) + j\omega L}\right|^{2} = \frac{R_{L}}{\left(R + R_{L}\right)^{2} + \left(\omega L\right)^{2}}\left|\dot{E}\right|^{2}$$

 $P_L$  を  $R_L$  で 微分して 0 と置く。

$$\begin{split} &\frac{dP_{L}}{dR_{L}} = \frac{d}{dR_{L}} \left\{ \frac{R_{L}}{\left(R + R_{L}\right)^{2} + \left(\omega L\right)^{2}} \left| \dot{E} \right|^{2} \right\} = \left| \dot{E} \right|^{2} \frac{d}{dR_{L}} \left\{ \frac{R_{L}}{\left(R + R_{L}\right)^{2} + \left(\omega L\right)^{2}} \right\} \\ &= \frac{\left\{ \left(R + R_{L}\right)^{2} + \left(\omega L\right)^{2} \right\} - 2\left(R + R_{L}\right)R_{L}}{\left\{ \left(R + R_{L}\right)^{2} + \left(\omega L\right)^{2} \right\}^{2}} = \frac{R^{2} + 2RR_{L} + R_{L}^{2} + \left(\omega L\right)^{2} - 2RR_{L} - 2R_{L}^{2}}{\left\{ \left(R + R_{L}\right)^{2} + \left(\omega L\right)^{2} \right\}^{2}} \\ &= \frac{R^{2} + \left(\omega L\right)^{2} - R_{L}^{2}}{\left\{ \left(R + R_{L}\right)^{2} + \left(\omega L\right)^{2} \right\}^{2}} = 0 \end{split}$$

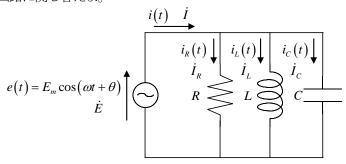
$$\therefore R^2 + (\omega L)^2 = R_L^2 \ \text{よって} R_L = \sqrt{R^2 + (\omega L)^2} \quad \cdot \cdot \cdot \cdot \cdot$$
答え

2)解答: 
$$P_L = \frac{R_L}{\left(R + R_L\right)^2 + \left(\omega L\right)^2} \left|\dot{E}\right|^2$$
ここで $R_L^2 = R^2 + \left(\omega L\right)^2$ であり、 $\left(\omega L\right)^2 = R_L^2 - R^2$ を上式に代入して
$$P_L = \frac{R_L}{\left(R + R_L\right)^2 + \left(\omega L\right)^2} \left|\dot{E}\right|^2 = \frac{R_L}{\left(R + R_L\right)^2 + R_L^2 - R^2} \left|\dot{E}\right|^2 = \frac{R_L}{R^2 + 2RR_L + R_L^2 + R_L^2 - R^2} \left|\dot{E}\right|^2$$

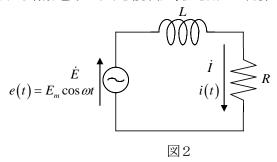
$$= \frac{R_L}{2RR_L + 2R_L^2} \left|\dot{E}\right|^2 = \frac{1}{2(R + R_L)} \left|\dot{E}\right|^2$$
を得る。  $P_{L\text{max}} = \frac{1}{2(R + R_L)} \left|\dot{E}\right|^2 \cdot \cdot \cdot \cdot$ 答え

# || 部電気回路 | 中間演習問題2

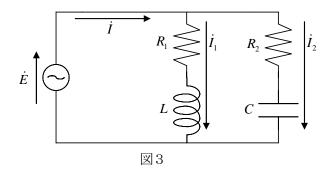
1. 図1の回路に関し答えよ。



- 1) 交流電源電圧が時間領域表現で $e(t) = E_m \cos(\omega t + \theta)$  (Volt)であるとき、これに対応する複素記号法にお ける電圧 $\dot{E}$ を示せ。
- 2) 複素記号法を用い、電流 $\dot{I}_{\it R},\,\dot{I}_{\it L},\,\dot{I}_{\it C}$  を求めよ。
- 3) 時間領域波形である $i_R(t)$ ,  $i_L(t)$ ,  $i_C(t)$  を求めよ。
- 4) 複素記号法における電流 $\dot{I}$  を求めよ。
- 5) 時間領域波形であるi(t)を求めよ。
- 2. 図2の回路に関し答えよ。
- 1) 電源電圧を $\dot{E}$  とし、複素記号法を用いて電流 $\dot{I}$  を計算せよ。
- 2) 上記の結果を用い、電圧時間波形が $e(t) = E_m \cos \omega t$  のとき時間波形i(t)を求めよ。
- 3) 抵抗R で消費される有効電力P(W)を複素記号法を用いて計算せよ。



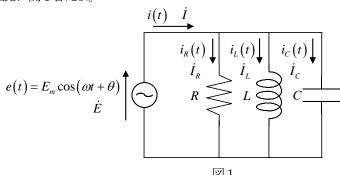
3. 図3の回路に関し答えよ。



- 1) 複素記号法を用いて $\dot{I}_1$ ,  $\dot{I}_2$  を求めよ。 2)  $\dot{E}$  と $\dot{I}$  が同相になるための条件を述べよ(条件を説明せよ)。
- 3) 全ての角周波数 $\omega$  において $\dot{E}$  と $\dot{I}$  が同相になるための条件式を計算により求めよ。

### || 部電気回路 | 中間演習問題 2 解答

1. 図1の回路に関し答えよ。



1) 交流電源電圧が時間領域表現で $e(t) = E_m \cos(\omega t + \theta)$  (Volt)であるとき、これに対応する複素記号法における電圧  $\dot{E}$  を示せ。

時間波形e(t)と複素記号法電圧 $\dot{E}$ の関係は

$$e(t) = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \dot{E} \cdot e^{j\omega t}\right\}$$

である。したがって

$$e(t) = E_m \cos(\omega t + \theta) = \operatorname{Re}\left\{E_m e^{j(\omega t + \theta)}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \frac{E_m}{\sqrt{2}} e^{j\theta} \cdot e^{j\omega t}\right\} \qquad \text{$\dot{E}$} = \frac{E_m}{\sqrt{2}} e^{j\theta} \cdot \cdot \cdot \cdot \cdot \text{$\dot{E}$}$$

2) 複素記号法を用い、電流 $\dot{I}_{\scriptscriptstyle R},\,\dot{I}_{\scriptscriptstyle L},\,\dot{I}_{\scriptscriptstyle C}$  を求めよ。

3) 時間領域波形である $i_R(t)$ ,  $i_L(t)$ ,  $i_C(t)$  を求めよ。

$$i_{R}(t) = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \dot{I}_{R} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \frac{\dot{E}}{R} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \frac{1}{R} \frac{E_{m}}{\sqrt{2}} e^{j\theta} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \frac{E_{m}}{R} \cos(\omega t + \theta) \cdot \cdot \cdot \cdot$$

$$i_{L}(t) = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \dot{I}_{L} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \frac{\dot{E}}{j\omega L} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \frac{1}{j\omega L} \frac{E_{m}}{\sqrt{2}} e^{j\theta} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\frac{E_{m}}{\omega L} e^{-j\frac{\pi}{2}} \cdot e^{j\theta} \cdot e^{j\omega t}\right\}$$

$$= \frac{E_{m}}{\omega L} \cos\left(\omega t + \theta - \frac{\pi}{2}\right) = \frac{E_{m}}{\omega L} \sin\left(\omega t + \theta\right)$$

$$i_{C}(t) = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \dot{I}_{C} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot j\omega C\dot{E} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot j\omega C\frac{E_{m}}{\sqrt{2}}e^{j\theta} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\omega CE_{m}e^{+j\frac{\pi}{2}} \cdot e^{j\theta} \cdot e^{j\omega t}\right\}$$

$$= \omega CE_{m} \cos\left(\omega t + \theta + \frac{\pi}{2}\right) = -\omega CE_{m} \sin\left(\omega t + \theta\right)$$

4) 複素記号法における電流 İ を求めよ。

$$\dot{I} = \dot{I}_R + \dot{I}_L + \dot{I}_C = \frac{\dot{E}}{R} + \frac{\dot{E}}{j\omega L} + j\omega C\dot{E} = \left(\frac{1}{R} + \frac{1}{j\omega L} + j\omega C\right)\dot{E} = \left\{\frac{1}{R} + j\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)\right\}\dot{E} \cdot \cdot \cdot \cdot \cdot \dot{E}$$

5) 時間領域波形であるi(t)を求めよ。

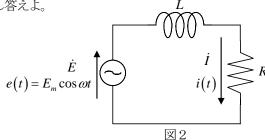
$$\begin{cases} \dot{I} = \dot{I}_R + \dot{I}_L + \dot{I}_C = \frac{\dot{E}}{R} + \frac{\dot{E}}{j\omega L} + j\omega C\dot{E} = \left(\frac{1}{R} + \frac{1}{j\omega L} + j\omega C\right)\dot{E} = \left\{\frac{1}{R} + j\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)\right\}\dot{E} = \sqrt{\frac{1}{R^2} + \left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)^2} \cdot \dot{E}e^{j\phi} \\ \phi = \tan^{-1}\left(\frac{\omega C - \frac{1}{\omega L}}{\frac{1}{R}}\right) = \tan^{-1}\left\{R\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)\right\} \end{cases}$$

$$i(t) = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \dot{I} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \sqrt{\frac{1}{R^{2}} + \left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)^{2}} \cdot \dot{E} \cdot e^{j\phi} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2} \cdot \sqrt{\frac{1}{R^{2}} + \left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)^{2}} \cdot \frac{E_{m}}{\sqrt{2}} e^{j\theta} \cdot e^{j\phi} \cdot e^{j\omega t}\right\}$$

$$= \operatorname{Re}\left\{\sqrt{\frac{1}{R^{2}} + \left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)^{2}} \cdot E_{m} e^{j(\theta + \phi)} \cdot e^{j\omega t}\right\} = \sqrt{\frac{1}{R^{2}} + \left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)^{2}} E_{m} \cos\left(\omega t + \theta + \phi\right), \quad \phi = \tan^{-1}\left\{R\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)\right\}$$

$$\cdot \cdot \cdot \cdot \cdot \stackrel{\triangle}{\cong}$$

2. 図2の回路に関し答えよ。



2) 電源電圧を $\dot{E}$  とし、複素記号法を用いて電流 $\dot{I}$  を計算せよ。

$$\dot{I} = \frac{\dot{E}}{R + j\omega L} \cdot \cdot \cdot \cdot \hat{S}$$

2) 上記の結果を用い、電圧時間波形が $e(t) = E_m \cos \omega t$  のとき時間波形i(t) を求めよ。

$$\dot{I} = \frac{\dot{E}}{R + j\omega L} = \frac{\frac{E_m}{\sqrt{2}}}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2} e^{j\phi}} = \frac{E_m}{\sqrt{2}} \frac{e^{-j\phi}}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}}, \quad \phi = \tan^{-1}\left(\frac{\omega L}{R}\right)$$

$$i(t) = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2}\dot{I}e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\sqrt{2}\frac{E_{m}}{\sqrt{2}}\frac{e^{-j\phi}}{\sqrt{R^{2} + (\omega L)^{2}}}e^{j\omega t}\right\} = \operatorname{Re}\left\{\frac{E_{m}}{\sqrt{R^{2} + (\omega L)^{2}}}e^{j(\omega t - \phi)}\right\} = \frac{E_{m}}{\sqrt{R^{2} + (\omega L)^{2}}}\cos(\omega t - \phi), \quad \phi = \tan^{-1}\left(\frac{\omega L}{R}\right)$$

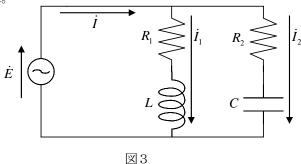
3) 抵抗R で消費される有効電力P (W)を複素記号法を用いて計算せよ。

$$P = \operatorname{Re}\left\{\dot{V}_{\scriptscriptstyle R}\dot{I}^*\right\} = \frac{1}{2}\left(\dot{V}_{\scriptscriptstyle R}\dot{I}^* + \dot{V}_{\scriptscriptstyle R}^*\dot{I}\right)$$
、 :公式  $\operatorname{Re}\left(\dot{z}\right) = \frac{\dot{z} + \dot{z}^*}{2}$  、 $\dot{V}_{\scriptscriptstyle R} = R\dot{I}$  であるので

$$P = \operatorname{Re}\left\{V_R \dot{I}^*\right\} = \operatorname{Re}\left\{\left(R\dot{I}\right)\dot{I}^*\right\} = \operatorname{Re}\left\{R\dot{I}\dot{I}^*\right\} = \operatorname{Re}\left\{R\left|\dot{I}\right|^2\right\} = R\left|\dot{I}\right|^2, \quad \text{if } \dot{z}\dot{z}^* = \left|\dot{z}\right|^2$$

$$\left|\dot{I}\right| = \left|\frac{\dot{E}}{R + j\omega L}\right| = \frac{\left|\dot{E}\right|}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} = \frac{1}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} \frac{E_m}{\sqrt{2}}, \quad \therefore P = R\left|\dot{I}\right|^2 = \frac{R}{R^2 + (\omega L)^2} \frac{E_m^2}{2} \cdot \cdot \cdot \cdot \cdot \stackrel{\triangle}{=}$$

3. 図3の回路に関し答えよ。



1) 複素記号法を用いて $\dot{I}_1$ ,  $\dot{I}_2$  を求めよ。

$$\dot{I}_1 = \frac{\dot{E}}{R_1 + j\omega L}, \quad \dot{I}_2 = \frac{\dot{E}}{R_2 + \frac{1}{j\omega C}} \quad \cdot \quad \cdot \quad \stackrel{\triangle}{\simeq}$$

2)  $\dot{E}$   $\dot{E}$  が同相になるための条件を述べよ(条件を説明せよ)。

 $\dot{E}$  と $\dot{I}$  が同相になるということは、 $\dot{E}$  と $\dot{E}$  の位相が等しいことである。複素記号法電源電圧 $\dot{E}$  を時間波形電源電圧  $e(t)=E_m\cos\omega t$  に対応させ、 $\dot{E}=\frac{E_m}{\sqrt{2}}$  と実軸ベクトルに取ると $\dot{E}$  は実数になり虚部は0となる。 $\dot{E}$  と $\dot{I}$  の位相が等しい為には、 $\dot{I}$  が実数になり虚部が0にならなければならない。・・・・答

3) 全ての角周波数 $\omega$  において $\dot{E}$  と $\dot{I}$  が同相になるための条件式を計算により求めよ。

$$\dot{I} = \dot{I}_{1} + \dot{I}_{2} = \frac{\dot{E}}{R_{1} + j\omega L} + \frac{\dot{E}}{R_{2} + \frac{1}{1 + 2}} = \left(\frac{1}{R_{1} + j\omega L} + \frac{j\omega C}{1 + j\omega CR_{2}}\right)\dot{E} = \left\{\frac{R_{1} - j\omega L}{R_{1}^{2} + \left(\omega L\right)^{2}} + \frac{j\omega C\left(1 - j\omega CR_{2}\right)}{1 + \left(\omega CR_{2}\right)^{2}}\right\}\dot{E}$$

$$= \frac{\left(R_{1} - j\omega L\right)\left\{1 + \left(\omega C R_{2}\right)^{2}\right\} + \left\{R_{1}^{2} + \left(\omega L\right)^{2}\right\}\left(\omega^{2} C^{2} R_{2} + j\omega C\right)}{\left\{R_{1}^{2} + \left(\omega L\right)^{2}\right\}\left\{1 + \left(\omega C R_{2}\right)^{2}\right\}} \dot{E}$$

$$= \frac{R_{1}\left\{1+\left(\omega C R_{2}\right)^{2}\right\}+\left\{R_{1}^{2}+\left(\omega L\right)^{2}\right\}\omega^{2} C^{2} R_{2}-j\omega\left[L\left\{1+\left(\omega C R_{2}\right)^{2}\right\}-C\left\{R_{1}^{2}+\left(\omega L\right)^{2}\right\}\right]}{\left\{R_{1}^{2}+\left(\omega L\right)^{2}\right\}\left\{1+\left(\omega C R_{2}\right)^{2}\right\}}\dot{E}$$

 $\dot{E} = \frac{E_m}{\sqrt{2}}$  が実数のとき、 $\dot{I}$  が実数になるためには、上式において

分子の虚部  $j\omega\Big[L\Big\{1+\big(\omega CR_2\big)^2\Big\}-C\Big\{R_1^2+\big(\omega L\big)^2\Big\}\Big]$  が成立する必要がある。従って

$$L\{1+(\omega CR_2)^2\}-C\{R_1^2+(\omega L)^2\}=0$$

ωについて整理すると

$$\omega^{2} \left\{ \left( CR_{2} \right)^{2} L - CL^{2} \right\} + L - CR_{1}^{2} = 0$$

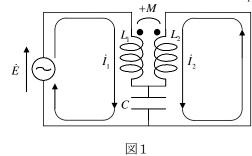
となるが、この式が全ての $\omega$ に対し成立する為には

$$\begin{cases} \left(CR_{2}\right)^{2}L-CL^{2}=0\\ L-CR_{1}^{2}=0 \end{cases}$$
 が成り立つ必要がある。さらに整理して 
$$\begin{cases} CR_{2}^{2}-L=0\\ L-CR_{1}^{2}=0 \end{cases}$$
 よって 
$$\begin{cases} R_{2}^{2}=\frac{L}{C}\\ R_{1}^{2}=\frac{L}{C} \end{cases}$$

$$\therefore R_1^2 = R_2^2 = \frac{L}{C} \cdot \cdot \cdot \cdot$$
 答

# || 部電気回路 | 閉ループ解析の演習問題及び解答

演習問題: 下図の回路に関し、閉ループ電流解析を行い、電流 $\dot{I}_1$ ,  $\dot{I}_2$  を求めよ。



解答:

相互インダクタンス回路の部分をT形等価回路で表すと、図1は図2の様に表される。

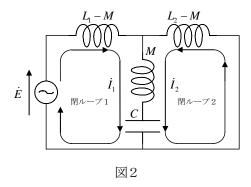


図2より、閉ループ1に関しループの電圧方程式を立てると

$$\dot{E} = j\omega \left(L_1 - M\right)\dot{I}_1 + \left(j\omega M + \frac{1}{j\omega C}\right)\left(\dot{I}_1 + \dot{I}_2\right)$$

同様に、閉ループ2に関レループの電圧方程式を立てると

$$0 = j\omega \left(L_2 - M\right)\dot{I}_2 + \left(j\omega M + \frac{1}{j\omega C}\right)\left(\dot{I}_2 + \dot{I}_1\right)$$

 $\dot{I}_1$ ,  $\dot{I}_2$ に関して整理して

$$\begin{cases} \left( j\omega L_1 + \frac{1}{j\omega C} \right) \dot{I}_1 + \left( j\omega M + \frac{1}{j\omega C} \right) \dot{I}_2 = \dot{E} \\ \left( j\omega M + \frac{1}{j\omega C} \right) \dot{I}_1 + \left( j\omega L_2 + \frac{1}{j\omega C} \right) \dot{I}_2 = 0 \end{cases}$$

2元の連立方程式を行列表現すると

$$\begin{bmatrix} \left( j\omega L_{1} + \frac{1}{j\omega C} \right) & \left( j\omega M + \frac{1}{j\omega C} \right) \\ \left( j\omega M + \frac{1}{j\omega C} \right) & \left( j\omega L_{2} + \frac{1}{j\omega C} \right) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{I}_{1} \\ \dot{I}_{2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{E} \\ 0 \end{bmatrix} \qquad \text{ここで} \begin{bmatrix} \left( j\omega L_{1} + \frac{1}{j\omega C} \right) & \left( j\omega M + \frac{1}{j\omega C} \right) \\ \left( j\omega M + \frac{1}{j\omega C} \right) & \left( j\omega L_{2} + \frac{1}{j\omega C} \right) \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} & \text{と置く} \\ \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{I}_{1} \\ \dot{I}_{2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{E} \\ 0 \end{bmatrix}, & \begin{bmatrix} \dot{I}_{1} \\ \dot{I}_{2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix}^{-1} \begin{bmatrix} \dot{E} \\ 0 \end{bmatrix} \qquad \text{ここで逆行列の公式} \begin{bmatrix} A & B \\ C & D \end{bmatrix}^{-1} = \frac{1}{AD - BC} \begin{bmatrix} D & -B \\ -C & A \end{bmatrix} & \text{を用いる} \\ \begin{bmatrix} \dot{I}_{1} \\ \dot{I}_{2} \end{bmatrix} = \frac{1}{AD - BC} \begin{bmatrix} D & -B \\ -C & A \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{E} \\ 0 \end{bmatrix} & \text{を得る}. \end{aligned}$$

$$\dot{I}_{1} = \frac{D\dot{E}}{AD - BC} = \frac{\left(j\omega L_{2} + \frac{1}{j\omega C}\right)}{\left(j\omega L_{1} + \frac{1}{j\omega C}\right)\left(j\omega L_{2} + \frac{1}{j\omega C}\right) - \left(j\omega M + \frac{1}{j\omega C}\right)^{2}}\dot{E}$$

$$\dot{I}_{2} = \frac{-C\dot{E}}{AD - BC} = \frac{-\left(j\omega M + \frac{1}{j\omega C}\right)}{\left(j\omega L_{1} + \frac{1}{j\omega C}\right)\left(j\omega L_{2} + \frac{1}{j\omega C}\right) - \left(j\omega M + \frac{1}{j\omega C}\right)^{2}}\dot{E}$$

上式の $\dot{I}_2$ の分子において $\left(j\omega M+\frac{1}{j\omega C}\right)=j\left(\omega M-\frac{1}{\omega C}\right)=0$ 、すなわち $\omega=\frac{1}{\sqrt{MC}}$ となる角周波数(周波数は  $f=\frac{1}{2\pi\sqrt{MC}}$ )では、 $\dot{I}_2=0$ となる。