

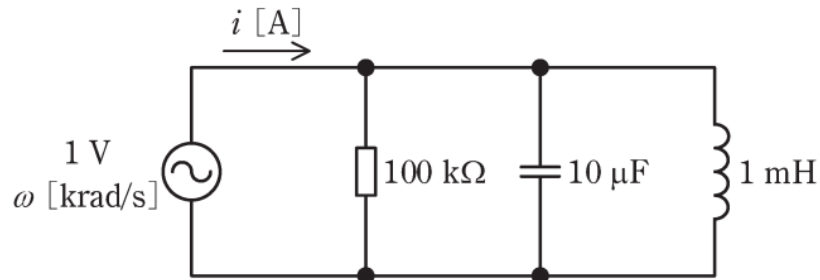
# 電験二種 オンライン講座

## 二種理論 交流回路(4)

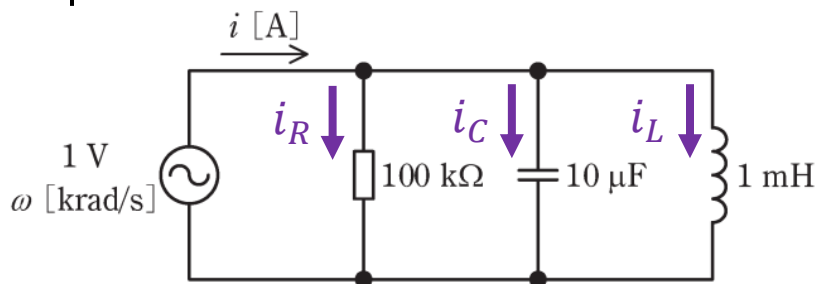
# R01 問9

問9 図は、実効値が  $1\text{ V}$  で角周波数  $\omega$  [krad/s] が変化する正弦波交流電源を含む回路である。いま、 $\omega$  の値が  $\omega_1 = 5\text{ krad/s}$ ,  $\omega_2 = 10\text{ krad/s}$ ,  $\omega_3 = 30\text{ krad/s}$  と3通りの場合を考え、 $\omega = \omega_k$  ( $k = 1, 2, 3$ ) のときの電流  $i$  [A] の実効値を  $I_k$  と表すとき、 $I_1, I_2, I_3$  の大小関係として、正しいものを次の(1)～(5)のうちから一つ選べ。

$I_1, I_2, I_3$  の大きさ [A] をそれぞれ求めよ



# 導出のポイント



$\omega_1 = 5 \text{ krad/s}$ ,  $\omega_2 = 10 \text{ krad/s}$ ,  $\omega_3 = 30 \text{ krad/s}$

## 電流と電圧の関係

$$i = i_R + i_L + i_C$$

$$i_R = \frac{1}{R} V \quad i_R = \frac{1}{100\text{k}} = 10 \mu\text{A}$$

$$i_C = j\omega CV$$

$$i_L = -j \frac{1}{\omega L} V$$

## 共振角周波数 $\omega_0$ を求める

$$\begin{aligned} \omega_0 &= \frac{1}{\sqrt{LC}} = \frac{1}{\sqrt{10 \times 10^{-6} \times 10^{-3}}} \\ &= \frac{1}{\sqrt{10^{-8}}} = \frac{1}{10^{-4}} = 10 \text{ krad/s} = \omega_2 \end{aligned}$$

$$i_{C2} = j\omega_2 CV = j \times 10 \times 10^3 \times 10 \times 10^{-6} \times 1 = j0.1 \text{ A}$$

$$i_{C1} = j\omega_1 CV = \frac{1}{2} j\omega_2 CV = j0.05 \text{ A}$$

$$i_{C3} = j\omega_3 CV = 3j\omega_2 CV = j0.3 \text{ A}$$

$$i_{L2} = -j \frac{1}{\omega_2 L} V = -j \frac{1}{10 \times 10^3 \times 10^{-3}} \times 1 = -j0.1 \text{ A}$$

$$i_{L1} = -j \frac{1}{\omega_1 L} V = -2j \frac{1}{\omega_2 L} V = -j0.2 \text{ A}$$

$$i_{L3} = -j \frac{1}{\omega_3 L} V = -\frac{1}{3} j \frac{1}{\omega_2 L} V = -j0.033 \text{ A}$$

$\omega_1$  のとき

$$I_1 = i_R + i_{L1} + i_{C1} = i_R - j0.2 + j0.05 = i_R - j0.15$$

$\omega_2$  のとき

$$I_2 = i_R + i_{L2} + i_{C2} = i_R - j0.1 + j0.1 = i_R$$

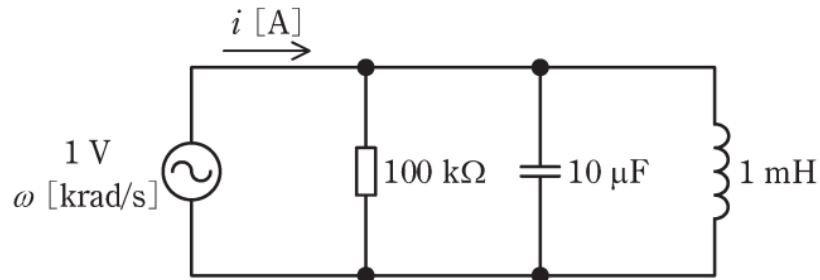
$\omega_3$  のとき

$$I_3 = i_R + i_{L3} + i_{C3} = i_R - j0.033 + j0.3 = i_R + j0.266$$

Ans.  $I_2 < I_1 < I_3$

# RO1 問9

問9 図は、実効値が 1 V で角周波数  $\omega$  [krad/s] が変化する正弦波交流電源を含む回路である。いま、 $\omega$  の値が  $\omega_1 = 5$  krad/s,  $\omega_2 = 10$  krad/s,  $\omega_3 = 30$  krad/s と 3 通りの場合を考え、 $\omega = \omega_k$  ( $k = 1, 2, 3$ ) のときの電流  $i$  [A] の実効値を  $I_k$  と表すとき、 $I_1, I_2, I_3$  の大小関係として、正しいものを次の (1) ~ (5) のうちから一つ選べ。



- (1)  $I_1 < I_2 < I_3$       (2)  $I_1 = I_2 < I_3$       (3)  $I_2 < I_1 < I_3$   
(4)  $I_2 < I_1 = I_3$       (5)  $I_3 < I_2 < I_1$

# H28 問6

問6 次の文章は、交流回路に関する記述である。文中の  に当てはまる最も適切なものを解答群の中から選べ。

図の回路において交流電圧源  $\dot{E}$  の角周波数は  $\omega$  とする。それぞれの素子の両端の電圧と、素子に流れる電流を求めたい。

抵抗  $r$  に流れる電流  $\dot{I}$  は、

$$\dot{I} = \text{ (1)}$$

インダクタンス  $L$  のコイルの両端の電圧  $\dot{V}_L$  は、

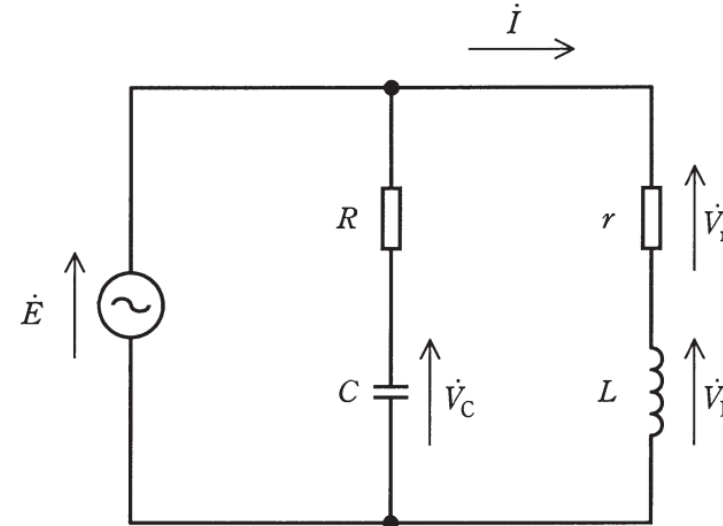
$$\dot{V}_L = \text{ (2)}$$

静電容量  $C$  のコンデンサの両端の電圧  $\dot{V}_C$  は、

$$\dot{V}_C = \text{ (3)}$$

となる。

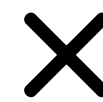
各素子の値が  (4) の関係にあるとき、 $\omega$  の値に関係なく  $\dot{V}_C = \dot{V}_r$  となる。このとき、 $\dot{V}_C$  の位相は  $\dot{V}_L$  に対して、  (5) 。



[問6の解答群]

- |  |                                     |  |
|--|-------------------------------------|--|
| (イ) $\frac{j\omega L}{r+j\omega L}\dot{E}$ | (ロ) $\frac{1}{j\omega L}\dot{E}$    | (ハ) $Rr = \sqrt{LC}$                         |
| (ニ) $\frac{j\omega L}{r}\dot{E}$           | (ホ) $\frac{R}{1+j\omega CR}\dot{E}$ | (ヘ) $\frac{j\omega CR}{1+j\omega CR}\dot{E}$ |
| (ヒ) $\frac{1}{r+j\omega L}\dot{E}$         | (フ) $\frac{1}{1+j\omega CR}\dot{E}$ | (ロ) $\frac{r}{r+j\omega L}\dot{E}$           |
| (ヌ) $Rr = \frac{C}{L}$                     | (ル) $\frac{1}{r}\dot{E}$            | (リ) $Rr = \frac{L}{C}$                       |
| (リ) 同相である                                  | (カ) $90^\circ$ 遅れている                | (イ) $90^\circ$ 進んでいる                         |

# H28 問6



問6 次の文章は、交流回路に関する記述である。文中の  に当てはまる最も適切なものを解答群の中から選べ。

図の回路において交流電圧源  $\dot{E}$  の角周波数は  $\omega$  とする。それぞれの素子の両端の電圧と、素子に流れる電流を求めたい。

抵抗  $r$  に流れる電流  $i$  は、

$$i = \frac{\dot{E}}{r + j\omega L} \quad i = \frac{\dot{E}}{r + j\omega L}$$

インダクタンス  $L$  のコイルの両端の電圧  $\dot{V}_L$  は、

$$\dot{V}_L = \frac{j\omega L \dot{E}}{r + j\omega L}$$

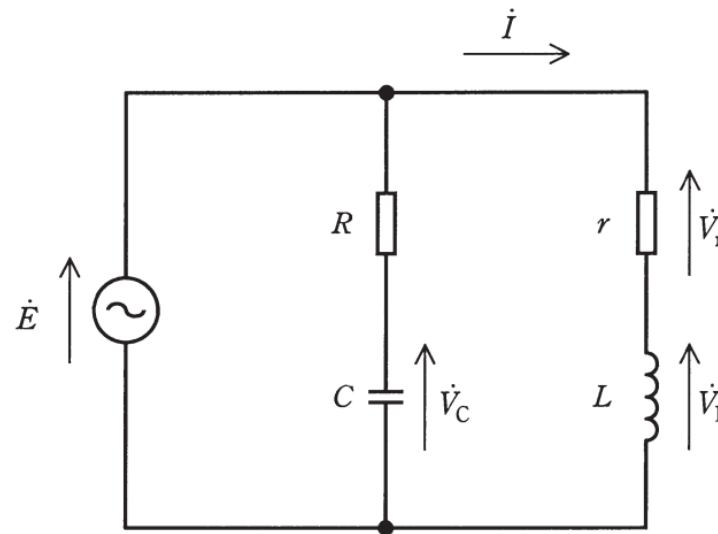
$$\dot{V}_L = j\omega L i = \frac{j\omega L \dot{E}}{r + j\omega L}$$

静電容量  $C$  のコンデンサの両端の電圧  $\dot{V}_C$  は、

$$\dot{V}_C = \frac{\dot{E}}{1 + j\omega CR}$$

となる。

$$\dot{V}_C = \frac{1}{j\omega C} i_c = \frac{1}{j\omega C} \times \frac{\dot{E}}{R + \frac{1}{j\omega C}} = \frac{\dot{E}}{1 + j\omega CR}$$



$$Rr = \frac{L}{C}$$

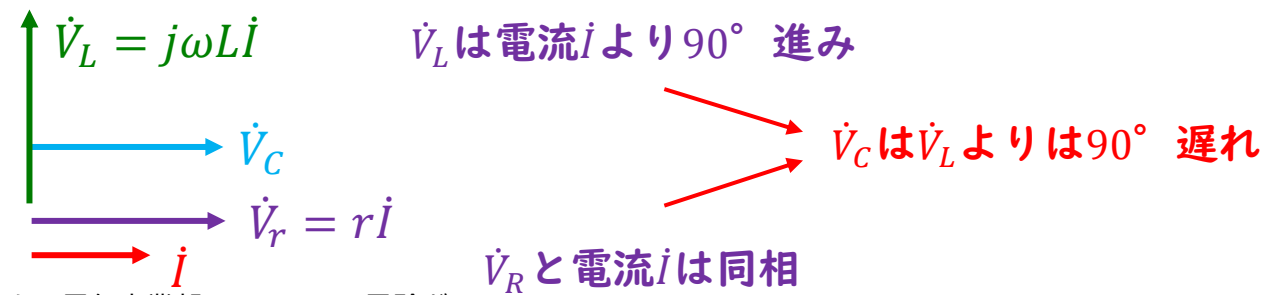
各素子の値が  (4) の関係にあるとき、 $\omega$  の値に関係なく  $\dot{V}_C = \dot{V}_r$  となる。

とき、 $\dot{V}_C$  の位相は  $\dot{V}_L$  に対して、 (5) 。

90° 遅れている

$$\dot{V}_C = \dot{V}_r \rightarrow \frac{\dot{E}}{1 + j\omega CR} = \frac{r\dot{E}}{r + j\omega L} \rightarrow \frac{1}{1 + j\omega CR} = \frac{r}{r + j\omega L}$$

$$\rightarrow 1 + j\omega CR = 1 + \frac{j\omega L}{r} \rightarrow CR = \frac{L}{r} \rightarrow Rr = \frac{L}{C}$$



# H28 問6

問6 次の文章は、交流回路に関する記述である。文中の  に当てはまる最も適切なものを解答群の中から選べ。

図の回路において交流電圧源  $\dot{E}$  の角周波数は  $\omega$  とする。それぞれの素子の両端の電圧と、素子に流れる電流を求めたい。

抵抗  $r$  に流れる電流  $\dot{i}$  は、

$$\dot{i} = \text{(1)} \frac{\dot{E}}{r + j\omega L}$$

インダクタンス  $L$  のコイルの両端の電圧  $\dot{V}_L$  は、

$$\dot{V}_L = \text{(2)} \frac{j\omega L \dot{E}}{r + j\omega L}$$

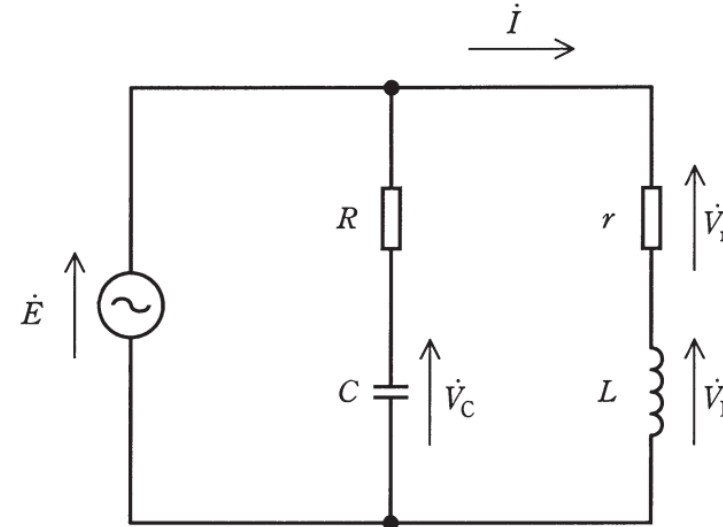
静電容量  $C$  のコンデンサの両端の電圧  $\dot{V}_C$  は、

$$\dot{V}_C = \text{(3)} \frac{\dot{E}}{1 + j\omega CR}$$

となる。

各素子の値が  (4)  $L$  関係にあるとき、 $\omega$  の値に関係なく  $\dot{V}_C = \dot{V}_r$  となる。

このとき、 $\dot{V}_C$  の位相は  $\dot{V}_L$  に対して、 (5)  $90^\circ$  遅れている



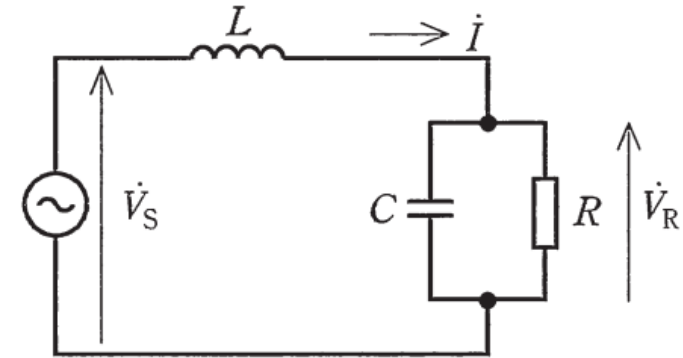
[問6の解答群]

- |   |  |   |
|---|--|---|
| (イ) $\frac{j\omega L}{r + j\omega L} \dot{E}$ (2) | (ロ) $\frac{1}{j\omega L} \dot{E}$          | (ハ) $Rr = \sqrt{LC}$                            |
| (ニ) $\frac{j\omega L}{r} \dot{E}$                 | (ホ) $\frac{R}{1 + j\omega CR} \dot{E}$     | (ヘ) $\frac{j\omega CR}{1 + j\omega CR} \dot{E}$ |
| (ト) $\frac{1}{r + j\omega L} \dot{E}$ (1)         | (フ) $\frac{1}{1 + j\omega CR} \dot{E}$ (3) | (ロ) $\frac{r}{r + j\omega L} \dot{E}$           |
| (ヌ) $Rr = \frac{C}{L}$                            | (ル) $\frac{1}{r} \dot{E}$                  | (リ) $Rr = \frac{L}{C}$ (4)                      |
| (ワ) 同相である   | (カ) $90^\circ$ 遅れている (5)                   | (ク) $90^\circ$ 進んでいる                            |

# H26 問3

問3 次の文章は、正弦波交流電源、抵抗、コイル、コンデンサからなる交流回路に関する記述である。文中の  に当てはまる最も適切なものを解答群の中から選びなさい。

図のような回路があり、コイルのインダクタンスは  $L=25\text{ mH}$  で、電源の角周波数は  $\omega=400\text{ rad/s}$  である。ここで、電圧と電流を測定したところ、 $|\dot{V}_S| = |\dot{V}_R| = 130\text{ V}$ 、 $|\dot{I}| = 10\text{ A}$  であった。このとき、ベクトル（フェーザ）図において、複素電流  $\dot{I}$  [A] と直交する複素電圧を、 $\dot{V}_S$ 、 $\dot{V}_R$  を使って表すと、  
 (1) [V] であり、 $|\dot{V}_S - \dot{V}_R| =$   (2) V である。また、抵抗で消費される電力は  (3) W であり、抵抗  $R$  は  (4)  $\Omega$ 、コンデンサの静電容量  $C$  は  (5)  $\mu\text{F}$  である。



[問3の解答群]

- |                             |                             |           |
|-----------------------------|-----------------------------|-----------|
| (イ) $\dot{V}_S + \dot{V}_R$ | (ロ) $\dot{V}_R$             | (ハ) 1 000 |
| (ニ) 100                     | (ホ) 13                      | (ヘ) 77    |
| (ト) 74                      | (フ) 12                      | (リ) 0     |
| (ヌ) 1 200                   | (ル) 120                     | (レ) 14    |
| (リ) 1 300                   | (カ) $\dot{V}_S - \dot{V}_R$ | (ロ) 59    |

# H26 問3

問3 次の文章は、正弦波交流電源、抵抗、コイル、コンデンサからなる交流回路に関する記述である。文中の  に当てはまる最も適切なものを解答群の中から選びなさい。

図のような回路があり、コイルのインダクタンスは  $L=25\text{ mH}$  で、電源の角周波数は  $\omega=400\text{ rad/s}$  である。ここで、電圧と電流を測定したところ、 $|\dot{V}_S| = |\dot{V}_R| = 130\text{ V}$ 、 $|\dot{I}| = 10\text{ A}$  であった。このとき、ベクトル（フェーザ）図において、複素電流  $\dot{I}$  [A] と直交する複素電圧を、 $\dot{V}_S$ 、 $\dot{V}_R$  を使って表すと、  
 (1) [V] であり、 $|\dot{V}_S - \dot{V}_R| =$   (2)  $100$  V である。また、抵抗で消費される電力は  (3)  $1200$  W であり、抵抗  $R$  は  (4)  $14$   $\Omega$ 、コンデンサの静電容量  $C$  は  (5)  $74$   $\mu\text{F}$  である。

フェーザ図より電流に直交する成分  $\dot{V}_L = \dot{V}_S - \dot{V}_R$

$$V_L = \omega LI = 400 \times 25 \times 10^{-3} \times 10 = 100\text{ V}$$

$$\cos \theta = \frac{\sqrt{130^2 - 50^2}}{130} = \frac{12}{13}$$

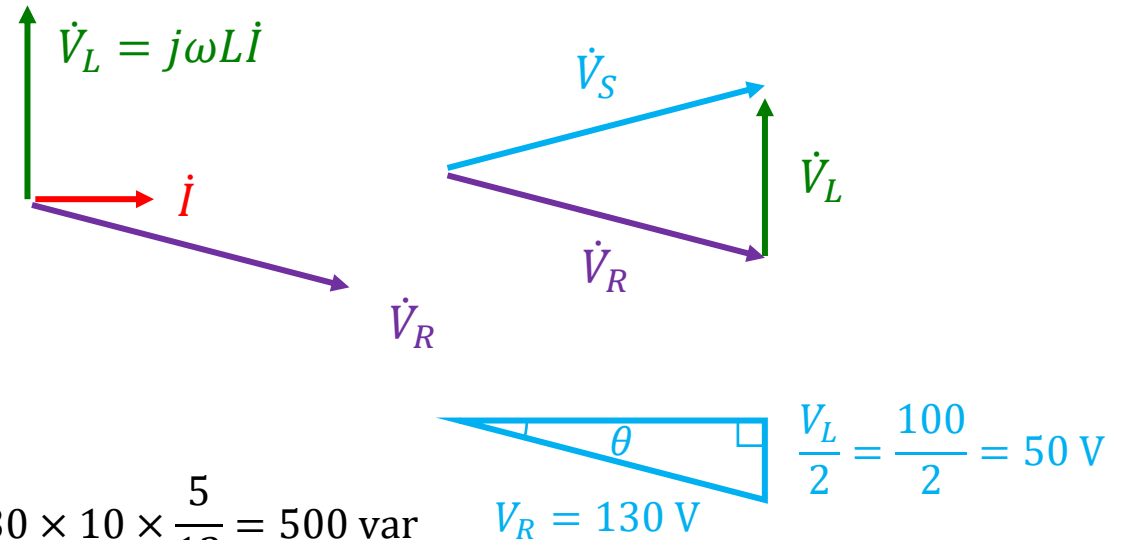
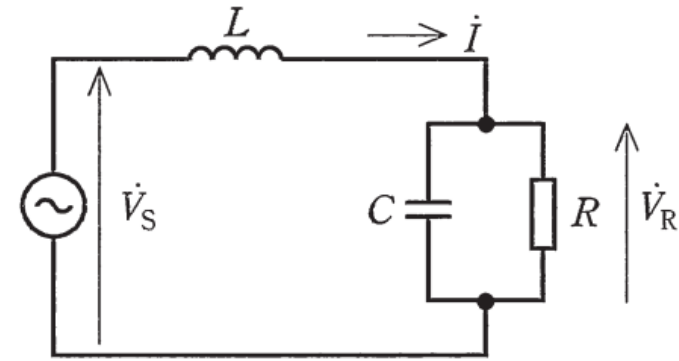
$$P = V_R I \cos \theta = 130 \times 10 \times \frac{12}{13} = 1200\text{ W}$$

$$P = \frac{V_R^2}{R} \rightarrow R = \frac{V_R^2}{P} = \frac{130^2}{1200} = 14.1\ \Omega$$

$$Q = V_R I \sin \theta = 130 \times 10 \times \frac{5}{13} = 500\text{ var}$$

$$Q = \frac{V_R^2}{X_C} \rightarrow X_C = \frac{V_R^2}{Q} = \frac{130^2}{500} = 33.8\ \Omega$$

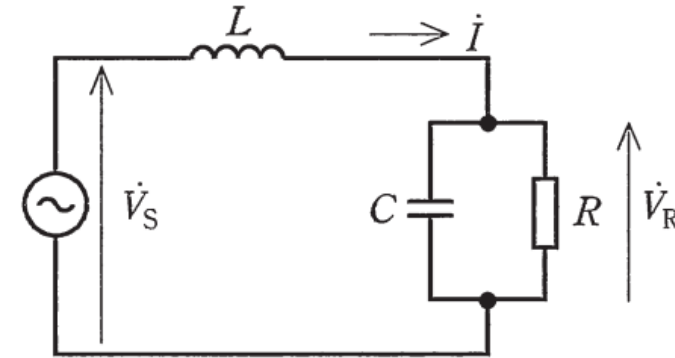
$$\frac{1}{\omega C} = X_C \rightarrow C = \frac{1}{\omega X_C} = \frac{1}{400 \times 33.8} = 73.96 \times 10^{-6}\text{ F} \sim 74\ \mu\text{F}$$



# H26 問3

問3 次の文章は、正弦波交流電源、抵抗、コイル、コンデンサからなる交流回路に関する記述である。文中の  に当てはまる最も適切なものを解答群の中から選びなさい。

図のような回路があり、コイルのインダクタンスは  $L=25\text{ mH}$  で、電源の角周波数は  $\omega=400\text{ rad/s}$  である。ここで、電圧と電流を測定したところ、 $|\dot{V}_S| = |\dot{V}_R| = 130\text{ V}$ 、 $|\dot{I}| = 10\text{ A}$  であった。このとき、ベクトル（フェーザ）図において、複素電流  $\dot{I}$  [A] と直交する複素電圧を、 $\dot{V}_S$ 、 $\dot{V}_R$  を使って表すと、  
 (1)  $\dot{V}_S - \dot{V}_R$  [V] であり、 $|\dot{V}_S - \dot{V}_R| =$   (2)  $100$  V である。また、抵抗で消費される電力は  (3)  $1200$  W であり、抵抗  $R$  は  (4)  $14$   $\Omega$ 、コンデンサの静電容量  $C$  は  (5)  $74$   $\mu\text{F}$  である。



[問3の解答群]

- |                             |                                 |            |
|-----------------------------|---------------------------------|------------|
| (イ) $\dot{V}_S + \dot{V}_R$ | (ロ) $\dot{V}_R$                 | (ハ) 1 000  |
| (ニ) 100 (2)                 | (ホ) 13                          | (ヘ) 77     |
| (ト) 74 (5)                  | (フ) 12                          | (リ) 0      |
| (ヌ) 1 200 (3)               | (ル) 120                         | (レ) 14 (4) |
| (リ) 1 300                   | (カ) $\dot{V}_S - \dot{V}_R$ (1) | (ロ) 59     |

# R01 問2

問2 次の文章は、直流と交流が混在する回路の電流と電圧に関する記述である。

文中の  に当てはまる最も適切なものを解答群の中から選べ。

図のように、直流と角周波数  $\omega$  の正弦波交流からなる理想電圧源  $e_s(t) = E + \sqrt{2}E \cos \omega t$  と理想電流源  $i_s(t) = I + \sqrt{2}I \cos \omega t$  が接続された回路を考える。定常状態での図の電流  $i(t) = I_0 + i_1(t)$  と電圧  $v(t) = V_0 + v_2(t)$  を求めたい。ただし、 $I_0$  と  $V_0$  は直流成分を、 $i_1(t)$  と  $v_2(t)$  は交流成分を表し、 $E > 0$ 、 $I > 0$  とする。

回路の直流解析を行うと、重ねの理により  $I_0 = \text{〔(1)〕}$ 、 $V_0 = \text{〔(2)〕}$  となる。

次に実効値を用いて、 $e_s(t)$ 、 $i_s(t)$  の交流成分の複素表示及び  $i_1(t)$ 、 $v_2(t)$  の複素表示を、それぞれ  $\dot{E}$ 、 $\dot{I}$  及び  $\dot{I}_1$ 、 $\dot{V}_2$  とすると、回路の交流解析の結果は、

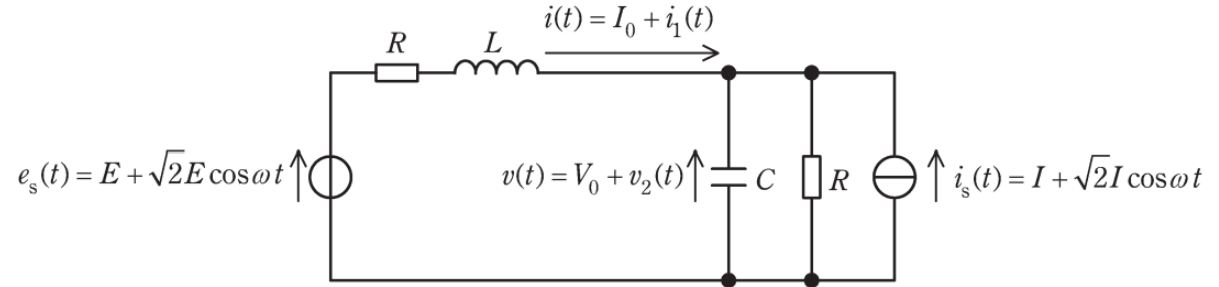
$$\begin{bmatrix} \dot{E} \\ \dot{I} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \text{〔(3)〕} & 1 \\ -1 & \text{〔(4)〕} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{V}_2 \end{bmatrix} \dots\dots\dots \text{①}$$

となる。この表現は 2 端子対回路の H パラメータ表現に他ならない。ここで、

$\dot{E} = R\dot{I}$ 、 $R = \omega L$ 、 $\frac{1}{R} = \omega C$  と仮定し、①式を解くと、

$$\begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{V}_2 \end{bmatrix} = \frac{1}{(1+j)^2 + 1} \begin{bmatrix} \text{〔(4)〕} & -1 \\ 1 & \text{〔(3)〕} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{E} \\ \dot{I} \end{bmatrix} = \frac{1}{1+j2} \begin{bmatrix} j\dot{I} \\ (2+j)\dot{E} \end{bmatrix} \dots\dots\dots \text{②}$$

を得る。②式の結果を利用すると、交流電圧  $v_2(t)$  は  $v_2(t) = \text{〔(5)〕}$  となる。



〔問2の解答群〕

- |   |                                  |   |
|---|----------------------------------|---|
| (イ) $\sqrt{2}E \cos\left(\omega t - \tan^{-1} \frac{3}{4}\right)$ | (ロ) $\frac{1}{R} + j\omega C$    | (ハ) $E \cos\left(\omega t - \tan^{-1} \frac{4}{3}\right)$         |
| (ニ) $\frac{E}{2} - \frac{RI}{2}$                                  | (ホ) $\frac{E}{2R} + \frac{I}{2}$ | (ヘ) $j\omega L + \frac{1}{j\omega C}$                             |
| (ト) $\frac{RI}{2}$  | (チ) $\frac{R}{1 + j\omega CL}$   | (リ) $R + j\omega L$   |
| (ス) $j\omega C + \frac{1}{j\omega L}$                             | (ル) $\frac{E}{2} + \frac{RI}{2}$ | (レ) $\sqrt{2}E \cos\left(\omega t + \tan^{-1} \frac{4}{3}\right)$ |
| (ワ) $\frac{E}{2R} - \frac{I}{2}$                                  | (ヲ) $\frac{E}{2R}$               | (エ) $\frac{1}{R + j\omega L}$                                     |

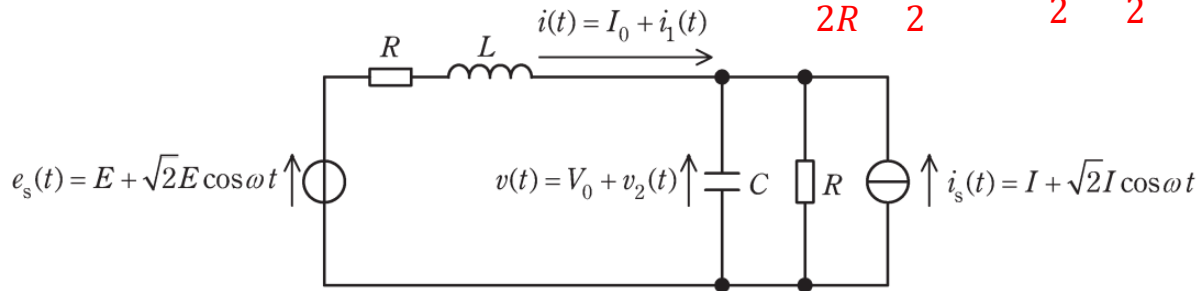
# RO1 問2

問2 次の文章は、直流と交流が混在する回路の電流と電圧に関する記述である。

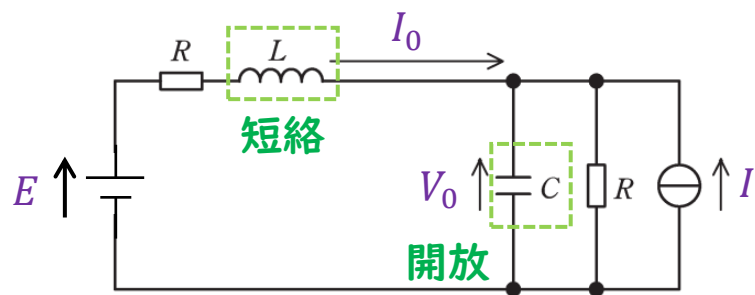
文中の  に当てはまる最も適切なものを解答群の中から選べ。

図のように、直流と角周波数  $\omega$  の正弦波交流からなる理想電圧源  $e_s(t) = E + \sqrt{2}E \cos \omega t$  と理想電流源  $i_s(t) = I + \sqrt{2}I \cos \omega t$  が接続された回路を考える。定常状態での図の電流  $i(t) = I_0 + i_1(t)$  と電圧  $v(t) = V_0 + v_2(t)$  を求めたい。ただし、 $I_0$  と  $V_0$  は直流成分を、 $i_1(t)$  と  $v_2(t)$  は交流成分を表し、 $E > 0$ 、 $I > 0$  とする。

回路の直流解析を行うと、重ねの理により  $I_0 = \frac{(1)}{\square} I$ 、 $V_0 = \frac{(2)}{\square} RI$  となる。



## 直流成分



$$E = RI_0 + V_0 \rightarrow V_0 = E - RI_0$$

$$I + I_0 = \frac{V_0}{R} \rightarrow I_0 = \frac{V_0}{R} - I$$

$$I_0 = \frac{E - RI_0}{R} - I \rightarrow I_0 = \frac{E}{2R} - \frac{I}{2}$$

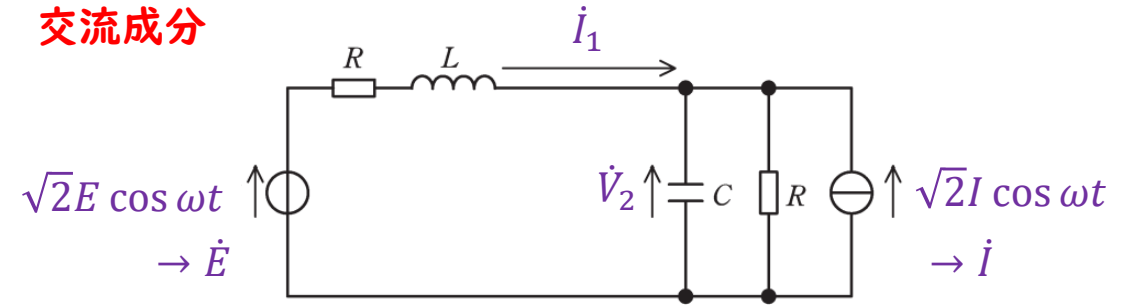
$$V_0 = E - R \times \left( \frac{E}{2R} - \frac{I}{2} \right) = \frac{E}{2} + \frac{RI}{2}$$

次に実効値を用いて、 $e_s(t)$ 、 $i_s(t)$  の交流成分の複素表示及び  $i_1(t)$ 、 $v_2(t)$  の複素表示を、それぞれ  $\dot{E}$ 、 $\dot{I}$  及び  $\dot{I}_1$ 、 $\dot{V}_2$  とすると、回路の交流解析の結果は、

$$\begin{bmatrix} \dot{E} \\ \dot{I} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} (3) & 1 \\ -1 & \frac{1}{\frac{1}{R} + j\omega C} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{V}_2 \end{bmatrix} \dots\dots\dots (1)$$

となる。この表現は 2 端子対回路の H パラメータ表現に他ならない。ここで、

## 交流成分



$$\dot{E} = (R + j\omega L)\dot{I}_1 + \dot{V}_2$$

$$\dot{I} + \dot{I}_1 = j\omega C\dot{V}_2 + \frac{1}{R}\dot{V}_2 \rightarrow \dot{I} = -\dot{I}_1 + \left( j\omega C + \frac{1}{R} \right) \dot{V}_2$$

$$\begin{pmatrix} \dot{E} \\ \dot{I} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} (R + j\omega L)\dot{I}_1 + \dot{V}_2 \\ -\dot{I}_1 + \left( j\omega C + \frac{1}{R} \right) \dot{V}_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} R + j\omega L & 1 \\ -1 & \frac{1}{R} + j\omega C \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{V}_2 \end{pmatrix}$$

# R01 問2

となる。この表現は 2 端子対回路の H パラメータ表現に他ならない。ここで、

$\dot{E} = R\dot{I}$ ,  $R = \omega L$ ,  $\frac{1}{R} = \omega C$  と仮定し、①式を解くと、

$$\begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{V}_2 \end{bmatrix} = \frac{1}{(1+j)^2 + 1} \begin{bmatrix} (4) & -1 \\ 1 & (3) \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{E} \\ \dot{I} \end{bmatrix} = \frac{1}{1+j2} \begin{bmatrix} j\dot{I} \\ (2+j)\dot{E} \end{bmatrix} \dots\dots\dots \textcircled{2}$$

を得る。②式の結果を利用すると、交流電圧  $v_2(t)$  は  $v_2(t) = \sqrt{2}E \cos(\omega t - \tan^{-1} \frac{3}{4})$  となる。

$$\begin{aligned} \begin{pmatrix} \dot{E} \\ \dot{I} \end{pmatrix} &= \begin{pmatrix} R + j\omega L & 1 \\ -1 & \frac{1}{R} + j\omega C \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{V}_2 \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} R + jR & 1 \\ -1 & \frac{1}{R} + j\frac{1}{R} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{V}_2 \end{pmatrix} \\ \begin{pmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{V}_2 \end{pmatrix} &= \begin{pmatrix} R + jR & 1 \\ -1 & \frac{1}{R} + j\frac{1}{R} \end{pmatrix}^{-1} \begin{pmatrix} \dot{E} \\ \dot{I} \end{pmatrix} \\ &= \frac{1}{\left(\frac{1}{R} + j\frac{1}{R}\right) \times (R + jR) - (-1) \times 1} \begin{pmatrix} \frac{1}{R} + j\frac{1}{R} & -1 \\ 1 & R + jR \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \dot{E} \\ \dot{I} \end{pmatrix} \end{aligned}$$

**<2行2列の行列の逆行列>**

$$\begin{pmatrix} a & b \\ c & d \end{pmatrix}^{-1} = \frac{1}{ad - bc} \begin{pmatrix} d & -b \\ -c & a \end{pmatrix}$$

$$\begin{aligned} \begin{pmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{V}_2 \end{pmatrix} &= \frac{1}{(1+j)^2 + 1} \begin{pmatrix} \frac{1}{R} + j\frac{1}{R} & -1 \\ 1 & R + jR \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \dot{E} \\ \dot{I} \end{pmatrix} = \frac{1}{1+j2} \begin{pmatrix} \left(\frac{1}{R} + j\frac{1}{R}\right)\dot{E} - \dot{I} \\ \dot{E} + (R + jR)\dot{I} \end{pmatrix} \\ &= \frac{1}{1+j2} \begin{pmatrix} \left(\frac{1}{R} + j\frac{1}{R}\right)R\dot{I} - \dot{I} \\ \dot{E} + (R + jR)\frac{\dot{E}}{R} \end{pmatrix} = \frac{1}{1+j2} \begin{pmatrix} \dot{I} + j\dot{I} - \dot{I} \\ \dot{E} + \dot{E} + j\dot{E} \end{pmatrix} = \frac{1}{1+j2} \begin{pmatrix} j\dot{I} \\ (2+j)\dot{E} \end{pmatrix} \end{aligned}$$

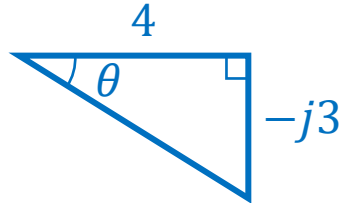
$$\dot{V}_2 = \frac{1}{1+j2} \times (2+j)\dot{E} = \frac{(2+j)(1-j2)}{(1+j2)(1-j2)} \dot{E} = \frac{2+2+j-j4}{1+2^2} \dot{E}$$

$$\dot{V}_2 = \frac{4-j3}{5} \dot{E} \rightarrow \dot{V}_2 = \frac{\sqrt{4^2+3^2}}{5} E \angle \theta = E \angle \theta \quad \tan \theta = \frac{-3}{4} = -\frac{3}{4}$$

$$\rightarrow \theta = -\tan^{-1} \frac{3}{4}$$

瞬時値で表現すると、

$$v_2(t) = \sqrt{2}V_2 \cos(\omega t + \theta) = \sqrt{2}E \cos\left(\omega t - \tan^{-1} \frac{3}{4}\right)$$



# RO1 問2

問2 次の文章は、直流と交流が混在する回路の電流と電圧に関する記述である。

文中の  に当てはまる最も適切なものを解答群の中から選べ。

図のように、直流と角周波数  $\omega$  の正弦波交流からなる理想電圧源  $e_s(t) = E + \sqrt{2}E \cos \omega t$  と理想電流源  $i_s(t) = I + \sqrt{2}I \cos \omega t$  が接続された回路を考える。定常状態での図の電流  $i(t) = I_0 + i_1(t)$  と電圧  $v(t) = V_0 + v_2(t)$  を求めたい。ただし、 $I_0$  と  $V_0$  は直流成分を、 $i_1(t)$  と  $v_2(t)$  は交流成分を表し、 $E > 0$ 、 $I > 0$  とする。

回路の直流解析を行うと、重ねの理により  $I_0 = \frac{E}{2R} I$ 、 $V_0 = \frac{E}{2R} RI$  となる。

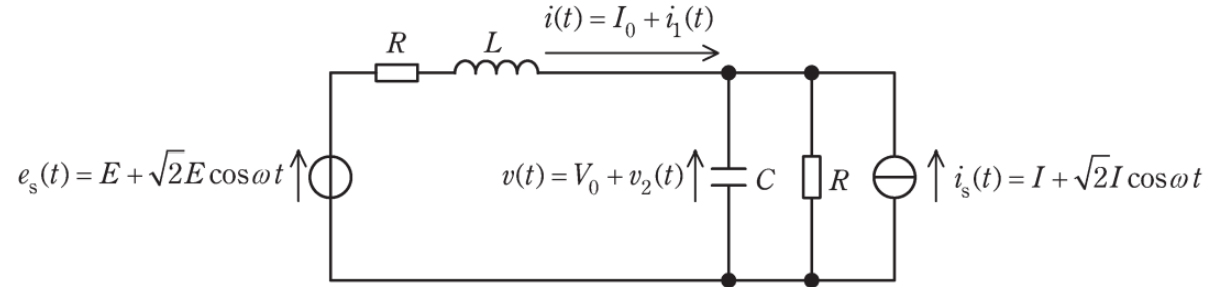
次に実効値を用いて、 $e_s(t)$ 、 $i_s(t)$  の交流成分の複素表示を、それぞれ  $\dot{E}$ 、 $\dot{I}$  及び  $\dot{I}_1$ 、 $\dot{V}_2$  とすると、回路の交流解析の結果は、

$$\begin{bmatrix} \dot{E} \\ \dot{I} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} R + j\omega L & 1 \\ -1 & \frac{1}{R} + j\omega C \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{V}_2 \end{bmatrix} \dots\dots\dots \textcircled{1}$$

となる。この表現は 2 端子対回路の H パラメータ表現に他ならない。ここで、 $\dot{E} = R\dot{I}$ 、 $R = \omega L$ 、 $\frac{1}{R} = \omega C$  と仮定し、 $\textcircled{1}$ 式を解くと、

$$\begin{bmatrix} \dot{I}_1 \\ \dot{V}_2 \end{bmatrix} = \frac{1}{(1+j)^2 + 1} \begin{bmatrix} R + j\omega L & -1 \\ 1 & R + j\omega L \end{bmatrix} \begin{bmatrix} \dot{E} \\ \dot{I} \end{bmatrix} = \frac{1}{1+j2} \begin{bmatrix} j\dot{I} \\ (2+j)\dot{E} \end{bmatrix} \dots\dots\dots \textcircled{2}$$

を得る。 $\textcircled{2}$ 式の結果を利用すると、交流電圧  $v_2(t)$  は  $v_2(t) = \frac{\sqrt{2}E \cos(\omega t - \tan^{-1} \frac{3}{4})}{2}$  となる。



[問2の解答群]

- (イ)  $\sqrt{2}E \cos(\omega t - \tan^{-1} \frac{3}{4})$  (5)    (ロ)  $\frac{1}{R} + j\omega C$  (4)    (ハ)  $E \cos(\omega t - \tan^{-1} \frac{4}{3})$
- (ニ)  $\frac{E}{2} - \frac{RI}{2}$     (ホ)  $\frac{E}{2R} + \frac{I}{2}$     (ヘ)  $j\omega L + \frac{1}{j\omega C}$
- (ヒ)  $\frac{RI}{2}$     (ト)  $\frac{R}{1+j\omega CL}$     (ヘ)  $R + j\omega L$  (3)
- (ス)  $j\omega C + \frac{1}{j\omega L}$     (ル)  $\frac{E}{2} + \frac{RI}{2}$  (2)    (セ)  $\sqrt{2}E \cos(\omega t + \tan^{-1} \frac{4}{3})$
- (ワ)  $\frac{E}{2R} - \frac{I}{2}$  (1)    (カ)  $\frac{E}{2R}$     (コ)  $\frac{1}{R + j\omega L}$

ご聴講ありがとうございました!!