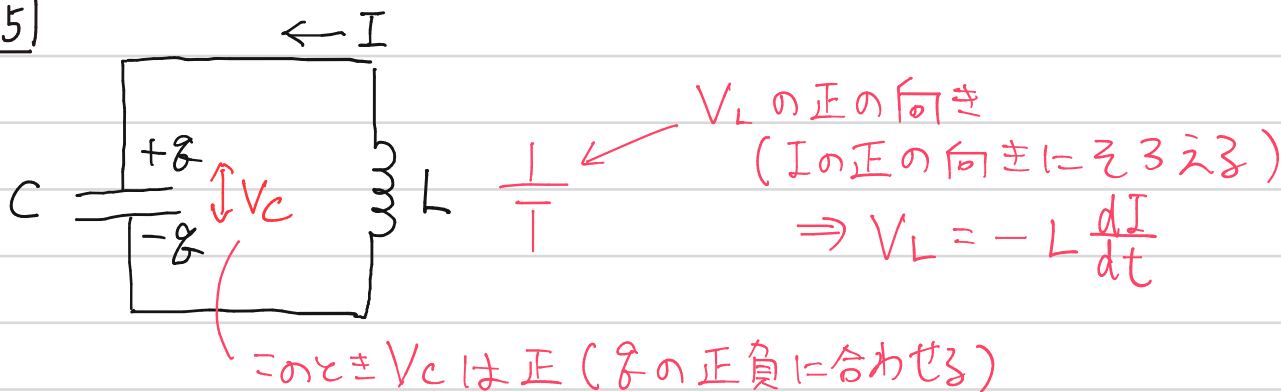


335



(ア)

電流の定義「 $I = \frac{dq}{dt}$ 」より

$$I = \frac{dq}{dt} \quad \# (ア)$$

(イ)

インダクタンスの式より

$$V_L = -L \frac{dI}{dt}$$

$Q = CV$ より

$$V_C = \frac{q}{C}$$

キルヒホッフ第2法則より

$$V_L = V_C \quad (\text{正の向きに注意})$$

$$\Rightarrow -L \frac{dI}{dt} = \frac{q}{C}$$

$$\therefore L \frac{dI}{dt} = - \frac{1}{C} q \quad \# (イ)$$

(ウ)

$\frac{d^2 q}{dt^2}$ は $I = \frac{dq}{dt}$ を微分したものであるので

$$\frac{d^2 q}{dt^2} = \frac{dI}{dt} = - \frac{1}{LC} q \quad \# (ウ) \quad \text{※ (イ) の式を変形した.}$$

335 続き

(工)

(ウ)の式 $\frac{d^2\phi}{dt^2} = -\frac{1}{LC}\phi$ と

単振動の式 $\frac{d^2x}{dt^2} = -\frac{k}{m}x = -\omega^2x$ を比べて.

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

$$\therefore \omega = \frac{1}{\sqrt{LC}} \quad \# (工)$$

(オ)

$$f = \frac{1}{T} = \frac{1}{\frac{2\pi}{\omega}} = \frac{\omega}{2\pi} = \frac{1}{2\pi\sqrt{LC}} \quad \# (オ)$$

※ 振動の類示性は次のように考えよう.

単振動

電気振動

m が大きいと ゆっくり v が変化 \Rightarrow L が大きいと ゆっくり I が変化
(インダクタンスは I の変化を嫌がる
度合を示す物理量)

＝おより $m \rightarrow L$, $v \rightarrow I$ の対応関係が見出させる.

また エネルギーのやりとりを見てみると.

単振動

電気振動

$$\frac{1}{2} m v^2 \leftrightarrow \frac{1}{2} k x^2$$

$$\frac{1}{2} L I^2 \leftrightarrow \frac{1}{2} \frac{q^2}{C}$$

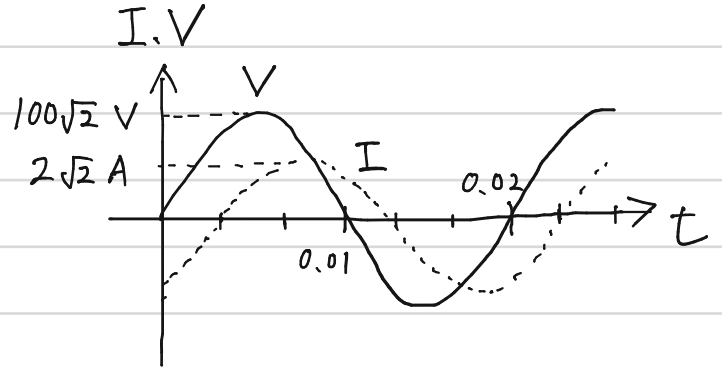
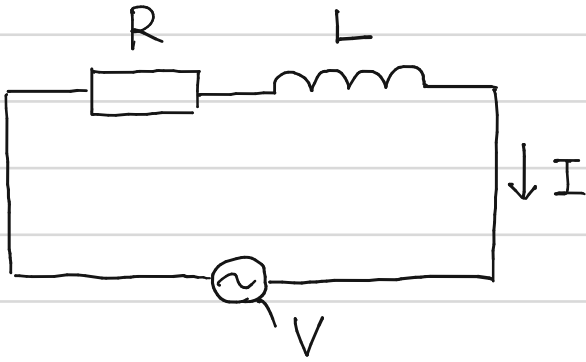
＝おのように書いて、 $\frac{1}{2} k x^2$ と $\frac{1}{2} \frac{q^2}{C}$ が対応しているといえる.

＝おより $k \rightarrow \frac{1}{C}$, $x \rightarrow q$ の対応関係が見出させる.

また

$v = \frac{dx}{dt}$ と $I = \frac{dq}{dt}$ の関係も、＝おの対応関係を満たしている.

336



(1)

グラフより $T = 0.02$ [s] なので

$$f = \frac{1}{T} = \frac{1}{0.02} = \underline{50 \text{ Hz}}$$

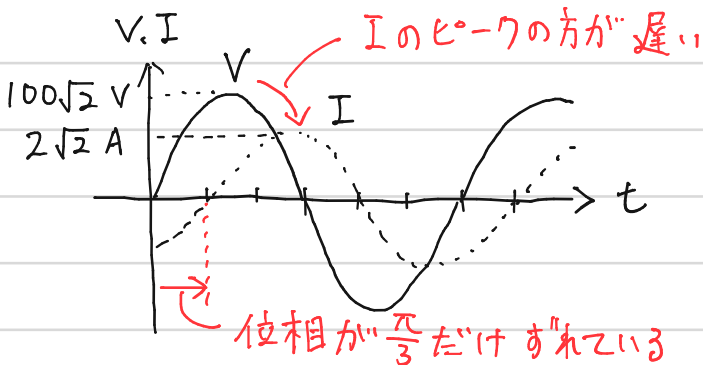
(2)

実効値は最大値の $\frac{1}{\sqrt{2}}$ 倍なので

$$\begin{aligned} V_e &= \frac{1}{\sqrt{2}} V_0 \\ &= \frac{1}{\sqrt{2}} \cdot 100\sqrt{2} \\ &= \underline{100 \text{ [V]}} \end{aligned}$$

(3)

グラフを読みとると、I は V に対して $\frac{\pi}{3}$ 遅れているといえる。



※この V は 電源電圧なので

$$V = V_R + V_L$$

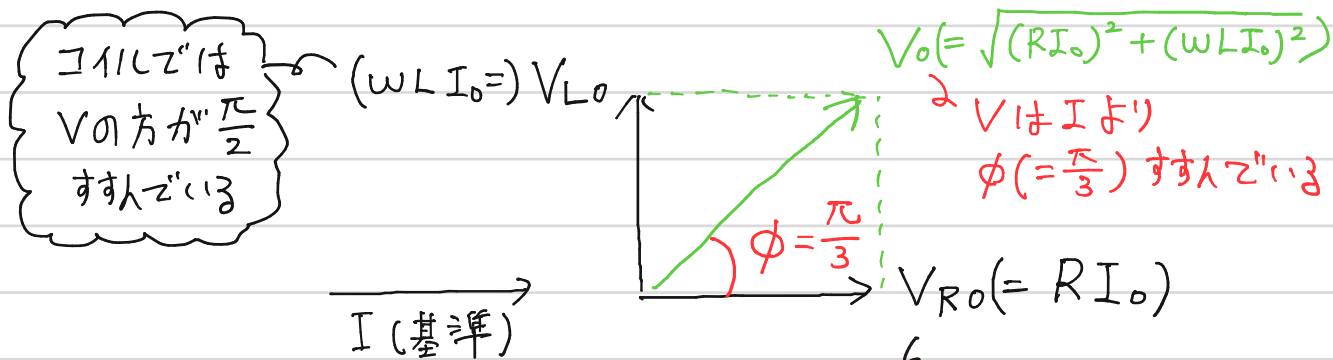
である。素子全体にかかる $V_{\text{全体}}$ を示しているといえる。

336 続き

(4)

直列接続なので 2つの素子での I が共通である。

これを利用しベクトル図を書いて、回路全体の V を考える。



∴

$$\tan \phi = \frac{\omega L I_0}{R I_0} = \frac{\omega L}{R}$$

であり、(3)より $\phi = \frac{\pi}{3}$ なので

$$\tan \frac{\pi}{3} = \frac{\omega L}{R}$$

$$\therefore \sqrt{3} R = \omega L \dots \textcircled{1}$$

※ ベクトル図を用いずに、三角関数の合成公式を使って
 やると同じである。 $I = I_0 \sin \omega t$ とおくと

$$V_R = R I_0 \sin \omega t$$

$$V_L = \omega L I_0 \sin \left(\omega t + \frac{\pi}{2} \right) = \omega L I_0 \cos \omega t$$

$$\Rightarrow V_{\text{全体}} = V_R + V_L = R I_0 \sin \omega t + \omega L I_0 \cos \omega t$$

$$= \sqrt{(R I_0)^2 + (\omega L I_0)^2} \sin(\omega t + \alpha)$$

(ただし $\tan \alpha = \frac{\omega L I_0}{R I_0}$)

$V_{\text{全体}}$ と I の位相のずれ α が $\frac{\pi}{3}$ なので

$$\tan \frac{\pi}{3} = \frac{\omega L I_0}{R I_0}$$

となる。

336

(4) 続き

RL 直列回路の合成インピーダンスは

$$Z = \sqrt{R^2 + (\omega L)^2}$$

※ 直列のインピーダンスの公式として、この式を覚えててもよいが、
前ページのベクトル図で求めた V_0 を用いて、

$$V_0 = I_0 Z$$

$$\sqrt{(RI_0)^2 + (\omega LI_0)^2} = I_0 Z$$

$$\therefore Z = \sqrt{R^2 + (\omega L)^2}$$

と求めてもよい。 (公式は覚える必要がない)

一方で電流と電圧の最大値からインピーダンスを求めると、

$$\begin{aligned} Z &= \frac{V_0}{I_0} = \frac{100\sqrt{2}}{2\sqrt{2}} \\ &= 50 [\Omega] \end{aligned}$$

2式より

$$\begin{aligned} 50 &= \sqrt{R^2 + (\omega L)^2} \\ \Rightarrow 2500 &= R^2 + (\omega L)^2 \dots \textcircled{2} \end{aligned}$$

①と②に代入して

$$\begin{aligned} 2500 &= R^2 + (\sqrt{3}L)^2 \\ \Rightarrow 4R^2 &= 2500 \end{aligned}$$

$$2R = 50 \quad \therefore R = \underline{25 [\Omega]}_{\#}$$

(5)

①に代入して

$$\sqrt{3} \cdot 25 = \omega L$$

$$\Rightarrow L = \frac{25\sqrt{3}}{\omega}$$

$$= \frac{25\sqrt{3}}{2\pi f} = \frac{25\sqrt{3}}{2\pi \cdot 50} = \underline{\frac{\sqrt{3}}{4\pi} [H]}_{\#}$$

336 続き

(b)

コイルでの消費電力は0なので、抵抗のみを考えればよい。

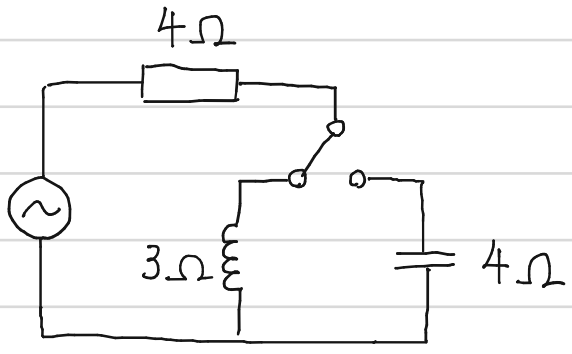
$$P_e = I_e^2 R$$

$$= \left(\frac{1}{\sqrt{2}} I_0 \right)^2 R$$

$$= \left(\frac{1}{\sqrt{2}} \cdot 2\sqrt{2} \right)^2 \cdot 25$$

$$= \underline{100 \text{ [W]}}$$

337



(1)

「 $\sqrt{2}A$ の電流が流れた」という表記だと、実効値なのか最大値なのかは、きりしないが。そういうときは実効値を示していることが多い。どちらだとしても、たてる式は $V_e = Z I_e$ か $V_o = Z I_o$ となるので 答えは変わらず求めることはできる。

RとLの直列接続なので、インピーダンスZは

$$Z = \sqrt{R^2 + (\omega L)^2}$$

$$= \sqrt{4^2 + 3^2}$$

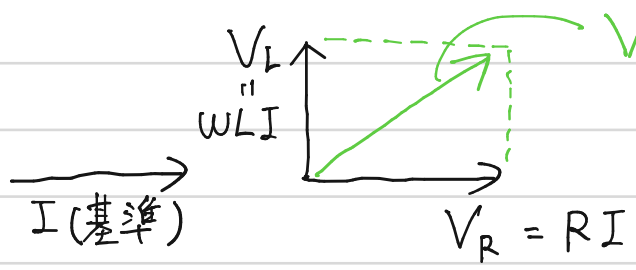
$$= 5 [\Omega]$$

よって

$$V = Z I$$

$$V = 5\sqrt{2} [V] (\approx 7.1 [V])$$

※ 直列接続の合成の式を覚えていなくても、ベクトル図を書いて考えればよい。(公式を覚える必要はない)
直列なので I が共通。I を基準としてベクトル図をかく。



$$V_{全} = \sqrt{(RI)^2 + (\omega LI)^2}$$

$$= \sqrt{R^2 + \omega L^2} \cdot I$$

$$= \sqrt{4^2 + 3^2} \cdot \sqrt{2}$$

$$= 5\sqrt{2} [V]$$

337 続き

(2)

RとCの直列接続なので、インピーダンスZ'は

$$\begin{aligned} Z' &= \sqrt{R^2 + \left(\frac{1}{\omega C}\right)^2} \\ &= \sqrt{4^2 + 4^2} \\ &= 4\sqrt{2} \text{ } [\Omega] \end{aligned}$$

よって

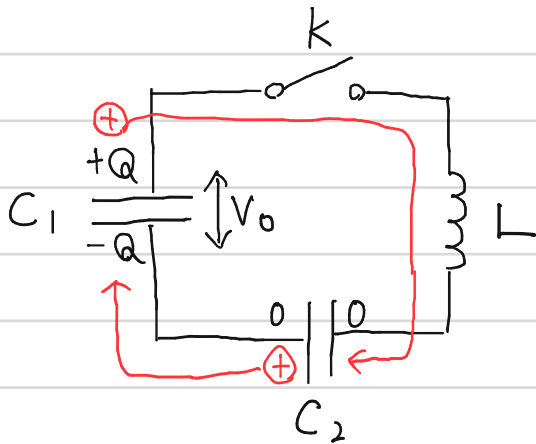
$$\begin{aligned} V &= Z' I \\ \Rightarrow I &= \frac{V}{Z'} = \frac{5\sqrt{2}}{4\sqrt{2}} \\ &= \frac{5}{4} \text{ } [A] \quad (\doteq 1.3 \text{ } [A]) \end{aligned}$$

※ 直列接続の合成の式を覚えていなくても、ベクトル図を書いて考えればよい。(公式を覚える必要はない)
直列なのでIが共通。Iを基準にしてベクトル図をかく。

$$\begin{aligned} I &= \frac{V_{\text{全}}}{\sqrt{R^2 + \left(\frac{1}{\omega C}\right)^2}} = \frac{5\sqrt{2}}{\sqrt{4^2 + 4^2}} \\ &= \frac{5}{4} \text{ } [A] \end{aligned}$$

(ア)

電荷は下図のように動かしとす。



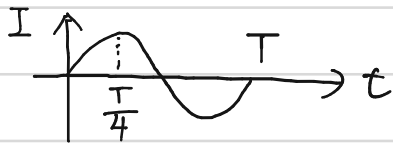
ただし、スイッチ切り換え直後は
コイルが直前の $I (I=0)$ を
キープするため 流れない。

よって

$$I = 0 \quad \text{--- (ア)}$$

(イ)

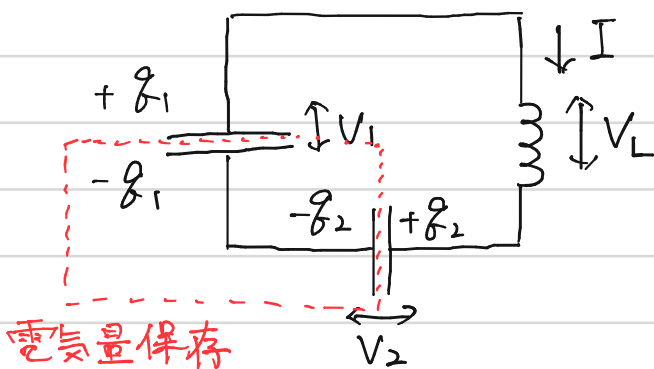
振動電流は下のようなグラフとなる



I が最大となるのは $t = \frac{T}{4}$ といえる。
--- (イ)

(ウ) (エ)

コンデンサーが2つあるので1周期の流れが、コンデンサー
が1つするときと異なる 任意の時刻での回路の式を
たててみる。



ここで

$$V_L = -L \frac{dI}{dt}$$

よって、キルヒホッフ第2法則より

$$V_1 - L \frac{dI}{dt} - V_2 = 0$$

I が最大のとき $\frac{dI}{dt} = 0$ なのでキルヒホッフ第2法則の式は

$$V_1 - V_2 = 0$$

$$\Rightarrow V_1 = V_2 \quad \dots \text{--- (1)}$$

とかける。

338 (ウ)(エ) 続き

また、電気量の保存より

$$-Q = -q_1 - q_2 \dots \textcircled{2}$$

また、 $Q = CV$ より

$$Q = C_1 V_0, \quad q_1 = C_1 V_1, \quad q_2 = C_2 V_2 (= C_2 V_1) \dots \textcircled{3}$$

③を②に代入して

$$-C_1 V_0 = -C_1 V_1 - C_2 V_1$$

$$\therefore V_1 = \frac{C_1}{C_1 + C_2} V_0 \quad \# \textcircled{ウ}$$

$V_2 = V_1$ なので

$$V_2 = \frac{C_1}{C_1 + C_2} V_0 \quad \# \textcircled{エ}$$

(オ)

エネルギーの保存より

$$\frac{1}{2} C_1 V_0^2 = \frac{1}{2} C_1 V_1^2 + \frac{1}{2} C_2 V_2^2 + \frac{1}{2} L I_M^2$$

$$\frac{1}{2} C_1 V_0^2 = \frac{1}{2} (C_1 + C_2) V_1^2 + \frac{1}{2} L I_M^2$$

$$\frac{1}{2} C_1 V_0^2 = \frac{1}{2} (C_1 + C_2) \left(\frac{C_1}{C_1 + C_2} V_0 \right)^2 + \frac{1}{2} L I_M^2$$

$$\therefore I_M = \frac{\sqrt{\frac{C_1 C_2}{L(C_1 + C_2)}} V_0}{\# \textcircled{オ}}$$

(カ)

C_2 の極板間電圧が最大となるのは、 C_2 への電流がとまり、④が新たに運びこまなくなったときである。

よって(イ)で書いたグラフより

$$t_2 = \frac{T}{2} \quad \# \textcircled{カ}$$

338 続き

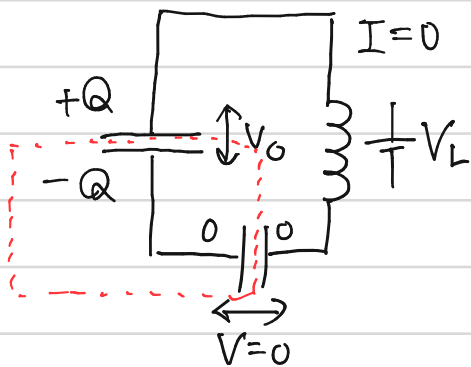
(キ)

(カ)の説明の通り, $I=0$ (キ) となったときは V_2 は最大となる.

(ク)

(イ)のグラフを見ると, $t=0$ のときと, $t=t_2 (= \frac{T}{2})$ のときの $\frac{dI}{dt}$ の大きさは等しいといえる. 二の二より, t_2 のときの V_L は $t=0$ のときと同じ大きさで逆向きといえるのだ.

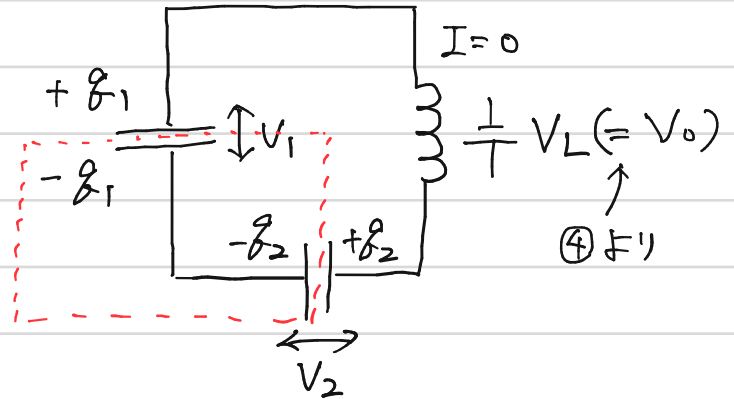
($t=0$)



キルヒホッフ則より

$$V_L = V_0 \dots \textcircled{4}$$

($t=t_2$)



キルヒホッフ則より

$$\begin{aligned} V_1 + V_L &= V_2 \\ \Rightarrow V_1 + V_0 &= V_2 \\ \Rightarrow V_2 &= V_1 + V_0 \dots \textcircled{5} \end{aligned}$$

また, 電気量保存より

$$\begin{aligned} -Q &= -q_1 - q_2 \\ \Rightarrow -C_1 V_0 &= -C_1 V_1 - C_2 V_2 \dots \textcircled{6} \end{aligned}$$

⑤を代入して

$$\begin{aligned} -C_1 V_0 &= -C_1 V_1 - C_2 (V_1 + V_0) \\ (C_1 + C_2) V_1 &= (C_1 - C_2) V_0 \end{aligned}$$

$$\therefore V_1 = \frac{C_1 - C_2}{C_1 + C_2} V_0 \quad \text{よって絶対値は } \frac{|C_1 - C_2|}{C_1 + C_2} V_0 \quad \text{④(ク)}$$

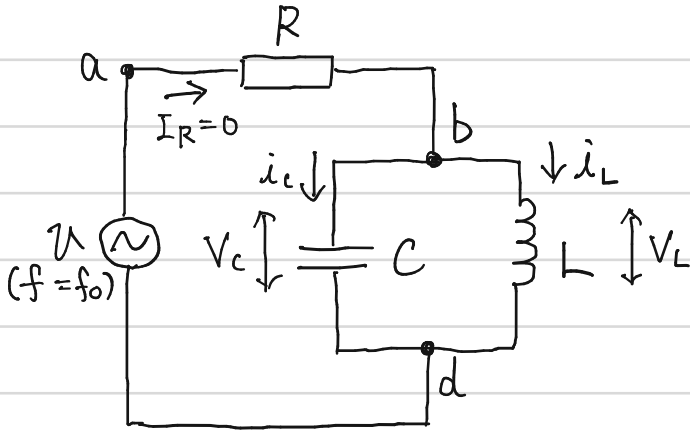
- ※ 付属の解説と q の正負の設定がちがう, 途中式や答えが少しちがっている.
- ※ $C_1 < C_2$ だと, C_1 での電荷の正負が逆にあり, 付属の解説のようになる.
- ※ 電気量保存を意識しなから文字設定すると, このノートのように解くことになるはず.

339

見た形の方が計算しやすいので

$$v = v_0 \sin(2\pi f t) = v_0 \sin \omega t$$

として計算するにせよ。 ($\omega = 2\pi f$)



(1)

I_R が 0 なのは $V_R = 0$ である。よって 0 。

(2)

C と L では V が共通で、 $V_R = 0$ なのはキルヒホッフ則りより

$$V_C = v, \quad V_L = v$$

といえる。 ($V_L = v$ は (3) で使う)

C のリアクタンスは $\frac{1}{\omega C}$ なので i_c の最大値 i_{c0} は

$$v_0 = \frac{1}{\omega C} i_{c0}$$

$$\therefore i_{c0} = \omega C v_0$$

i_c の位相は v の位相 (ωt) より $\frac{\pi}{2}$ すすんでいるので

$$i_c = i_{c0} \sin\left(\omega t + \frac{\pi}{2}\right)$$

$$= \omega C v_0 \cos \omega t$$

$$\omega = 2\pi f_0 \text{ 代入して}$$

$$i_c = \underline{2\pi f_0 C v_0 \cos(2\pi f_0 t)}$$

339 続き

(3)

コイルのリアクタンスは ωL なので i_L の最大値 i_{L0} は

$$v_0 = i_{L0} \cdot \omega L$$

$$\therefore i_{L0} = \frac{v_0}{\omega L}$$

i_L の位相は v の位相 (ωt) より $\frac{\pi}{2}$ おくれているので

$$\begin{aligned} i_L &= i_{L0} \sin(\omega t - \frac{\pi}{2}) \\ &= -\frac{v_0}{\omega L} \cos \omega t \end{aligned}$$

$\omega = 2\pi f_0$ を代入して

$$i_L = -\frac{v_0}{2\pi f_0 L} \cos(2\pi f_0 t) \quad \#$$

(4)

$$\begin{aligned} i_{bd} &= i_C + i_L \\ &= 2\pi f_0 C v_0 \cos(2\pi f_0 t) - \frac{v_0}{2\pi f_0 L} \cos(2\pi f_0 t) \\ &= \left(2\pi f_0 C - \frac{1}{2\pi f_0 L} \right) v_0 \cos(2\pi f_0 t) \quad \# \end{aligned}$$

(5)

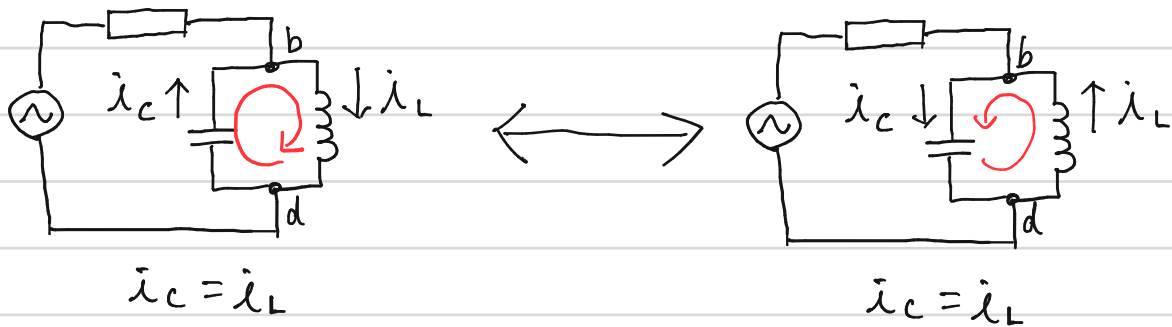
$i_{bd} = 0$ とするとき、共振しているという。よって

$$2\pi f_0 C = \frac{1}{2\pi f_0 L}$$

$$\Rightarrow 4\pi^2 f_0^2 LC = 1$$

$$\therefore f_0 = \frac{1}{2\pi \sqrt{LC}} \quad \#$$

※ 共振回路の補足(重要)



上記のように LC 振動回路のように電流が流れていて、抵抗に電流が流れていない状態を共振と呼ぶ。

(5) で

「 $i_{bd} = 0$ となるのが共振」としているのは、

「全体で流れる電流が 0」という意味ではなく、

「 $i_{bd} = i_c + i_L$ という式において、 i_c と i_L が大きさが同じで向きが逆にっている」という意味である。

また、付属の解説の「L、C 並列の合成インピーダンスが無限大」というのは、電源に電流が流れていないので回路全体の抵抗が無限大と見える、ということからきている。

度々、直列での合成インピーダンス、並列での合成インピーダンスなどの話がでてきているが、キルヒホッフ則やオームの法則で解けるので覚える必要はないし、重要でもない。