

第8回 1階常微分方程式: 階数の引き下げ・RC / RL回路の例

6月14日(木)

【学習範囲】 『理工系のための解く！微分方程式』第2章2.5～2.7(pp.23～30)
詳細は本を参照のこと。

階数の引き下げ(x が含まれない場合)

解法

2階常微分方程式に x が含まれない場合、 $\frac{dy}{dx} = p$ とおいて

$\frac{d^2y}{dx^2} = \frac{dp}{dx} = \frac{dp}{dy} \frac{dy}{dx} = \frac{dp}{dy} p$  y を独立変数とした
 p の1階常微分方程式に帰する。

階数の引き下げ(y, y', y'' の同次式)

解法

y, y', y'' について同次式である場合、 $y = ce^z$ (c は定数)とにおいて、

$$\frac{dy}{dx} = \frac{dy}{dz} \frac{dz}{dx} = ce^z \frac{dz}{dx}$$

$$\frac{d^2y}{dx^2} = \frac{d}{dx} \left(\frac{dy}{dx} \right) = c \left(e^z \frac{dz}{dx} \frac{dz}{dx} + e^z \frac{d^2z}{dx^2} \right) = ce^z \left[\left(\frac{dz}{dx} \right)^2 + \frac{d^2z}{dx^2} \right]$$



ce^z がキャンセルされ、 x, z', z'' の微分方程式に帰着される。

学習範囲の内容をしっかりと身につけるため、本の問題を解いてみよう。

平成19年度 解析学(電気電子)(O)講義資料
「線形1次微分方程式の解法(RC・RL回路編)」

2007.6.14

[1] 線形1次微分方程式の解の一般式の導出

[公式]

1階線形微分方程式 $\frac{dy}{dx} + P(x)y = Q(x) \dots (1)$ の一般解は式(2)で与えられる。

$$y = e^{-\int P(x)dx} \left(\int Q(x)e^{\int P(x)dx} dx + c_0 \right) \dots (2)$$

ただし c_0 は定数である。

[導出方法]

$\frac{dy}{dx} + P(x)y = Q(x)$ の両辺に $e^{\int P(x)dx}$ を掛ける。

両辺に $e^{\int P(x)dx}$ をかけて、

$$e^{\int P(x)dx} \frac{dy}{dx} + P(x)y e^{\int P(x)dx} = Q(x)e^{\int P(x)dx} \quad (3)$$

いま $ye^{\int P(x)dx}$ を x について微分すると、

$$\begin{aligned} \frac{d}{dx} \left(ye^{\int P(x)dx} \right) &= e^{\int P(x)dx} \frac{dy}{dx} + y \frac{d}{dx} \left(e^{\int P(x)dx} \right) = e^{\int P(x)dx} \frac{dy}{dx} + ye^{\int P(x)dx} \frac{d}{dx} \int P(x)dx \\ &= e^{\int P(x)dx} \frac{dy}{dx} + P(x)ye^{\int P(x)dx} \end{aligned}$$

よって式(3)を変形して、

$$\begin{aligned} \frac{d}{dx} \left(ye^{\int P(x)dx} \right) &= Q(x)e^{\int P(x)dx} \\ \therefore ye^{\int P(x)dx} &= \int \left[Q(x)e^{\int P(x)dx} \right] dx + c_0 \\ \therefore y &= e^{-\int P(x)dx} \left(\int \left[Q(x)e^{\int P(x)dx} \right] dx + c_0 \right) \end{aligned}$$

$$\frac{dy}{dx} + P(x)y = Q(x) \dots (4) \quad \text{の } Q(x) = 0 \text{ とおき、解 } y_0 \text{ を求める。}$$

$$\frac{dy}{dx} + P(x)y = 0$$

$$\frac{dy}{dx} = -P(x)y$$

$$\frac{1}{y} \frac{dy}{dx} = -P(x)$$

$$\int \frac{dy}{y} = -\int P(x)dx$$

$$\log|y| = -\int P(x)dx + k \quad (k \text{ は定数})$$

$$y_0 = k' e^{-\int P(x)dx} \quad (k' = \pm e^k)$$

次に、元の微分方程式の解を y_0 を用いて $y = c(x)y_0$ とおけると仮定し、 $c(x)$ を求める。

$y = c(x)y_0$ を式(4)に代入

$$\frac{d(cy_0)}{dx} + P(x)cy_0 = Q(x)$$

$$\left(y_0 \frac{dc}{dx} + c \frac{dy_0}{dx} \right) + cP(x)y_0 = Q(x)$$

$$y_0 \frac{dc}{dx} + c \left(\frac{dy_0}{dx} + P(x)y_0 \right) = Q(x)$$

ここで y_0 は $\frac{dy}{dx} + P(x)y = 0$ の解なので、 $\frac{dy_0}{dx} + P(x)y_0 = 0$ だから、

$$y_0 \frac{dc}{dx} = Q(x)$$

$$\frac{dc}{dx} = \frac{Q(x)}{y_0} = \frac{Q(x)}{k' e^{-\int P(x)dx}} = \frac{1}{k'} Q(x) e^{\int P(x)dx}$$

$$c = \frac{1}{k'} \int Q(x) e^{\int P(x)dx} dx + c_0 \quad (c_0 \text{ は定数})$$

$$\therefore y = cy_0 = \left(\frac{1}{k'} \int Q(x) e^{\int P(x)dx} dx + c_0 \right) k' e^{-\int P(x)dx}$$

$$= e^{-\int P(x)dx} \left(\int Q(x) e^{\int P(x)dx} dx + c_0 \right)$$

[2] RC 回路の解法

直流 (DC) 電源

図 1 に示す RC 回路を考える。初期状態ではスイッチ S が開放であり、キャパシタには電荷が蓄積されていないとする。

直流電圧源の両端電圧を E とし、時刻 $t = 0$ においてスイッチ S を閉じたとき、時間 t に対して回路に流れる電流 $i(t)$ を求めてみよう。

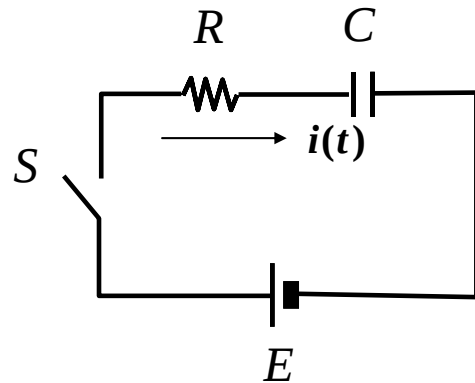


図 1 RC 回路 (直流電圧源)

時刻 $t = 0$ 以降において、電流 $i(t)$ を用いて電圧に対する式をたてると以下の通りになる。

$$Ri(t) + \frac{1}{C} \int i(t) dt = E$$

両辺を t について微分すると、 $t = 0$ 以降は E は一定であり $\frac{dE}{dt} = 0$ だから、

$$R \frac{di}{dt} + \frac{i}{C} = 0$$

$$\frac{di}{dt} = -\frac{1}{CR} i$$

$$\frac{1}{i} \frac{di}{dt} = -\frac{1}{CR}$$

$$\int \frac{di}{i} = -\frac{1}{CR} \int dt$$

$$\log|i| = -\frac{t}{CR} + k \quad (k \text{ は定数})$$

$$i = k' e^{-\frac{t}{CR}} \quad (k' = \pm e^k)$$

ここで $t = 0$ においてキャパシタ両端の電圧は 0 なので、 $i(0) = \frac{E}{R}$ である。

よって $k' = \frac{E}{R}$ なので、

$$i(t) = \frac{E}{R} e^{-\frac{t}{CR}}$$

模式的に図示すると図 2 のようになる。

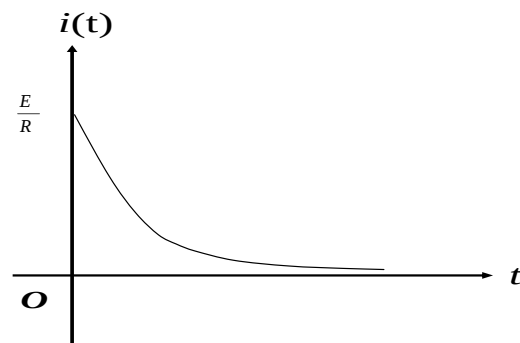


図 2 図 1 の電流 (直流電圧源)

交流（AC）電源

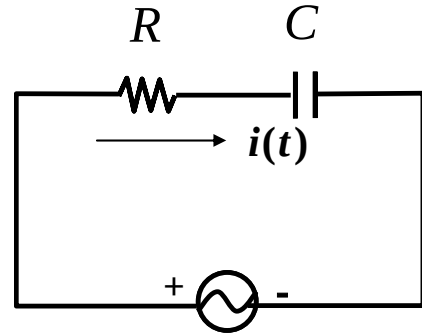
図3に示す回路に対して電圧の式を立てると以下の通りとなる。ただし $v(t) = V_0 \cos \omega_0 t$ ($t \geq 0$), 0 ($t < 0$) とおく。

$$Ri(t) + \frac{1}{C} \int i(t) dt = V_0 \cos \omega_0 t$$

両辺を t について微分すると、

$$R \frac{di}{dt} + \frac{i}{C} = -\omega_0 V_0 \sin \omega_0 t$$

$$\frac{di}{dt} + \frac{i}{CR} = -\frac{\omega_0 V_0}{R} \sin \omega_0 t$$



$$v(t) = V_0 \cos \omega_0 t$$

図3 RC 回路（交流電圧源）

[1]の式(1)の変数 x を t に置き換えてあてはめると $P(t) = \frac{1}{CR}$, $Q(t) = -\frac{\omega_0 V_0}{R} \sin \omega_0 t$

なので、式(2)に代入して、

$$\begin{aligned} i(t) &= e^{-\int \frac{1}{CR} dt} \left(\int \left(-\frac{\omega_0 V_0}{R} \sin \omega_0 t \right) e^{\int \frac{1}{CR} dt} dt + c_0 \right) \\ &= \left(-\frac{\omega_0 V_0}{R} \right) e^{-\frac{t}{CR}} \left(\int e^{\frac{t}{CR}} \sin \omega_0 t dt + c_0 \right) \end{aligned}$$

$P = \int e^{\frac{t}{CR}} \sin \omega_0 t dt$ において部分積分を計算すると、

$$\begin{aligned} P &= \int e^{\frac{t}{CR}} \sin \omega_0 t dt = CR \cdot e^{\frac{t}{CR}} \sin \omega_0 t - CR \omega_0 \int e^{\frac{t}{CR}} \cos \omega_0 t dt \\ &= CR \cdot e^{\frac{t}{CR}} \sin \omega_0 t - CR \omega_0 \left(CR \cdot e^{\frac{t}{CR}} \cos \omega_0 t + CR \omega_0 \int e^{\frac{t}{CR}} \sin \omega_0 t dt \right) \\ &= CR \cdot e^{\frac{t}{CR}} (-\omega_0 CR \cos \omega_0 t + \sin \omega_0 t) - (\omega_0 CR)^2 P \\ \left\{ 1 + (\omega_0 CR)^2 \right\} P &= CR \cdot e^{\frac{t}{CR}} (-\omega_0 CR \cos \omega_0 t + \sin \omega_0 t) \\ \therefore P &= CR \cdot e^{\frac{t}{CR}} \frac{-\omega_0 CR \cos \omega_0 t + \sin \omega_0 t}{1 + (\omega_0 CR)^2} \end{aligned}$$

$$\begin{aligned}
&= -\frac{CR}{\sqrt{1+(\omega_0 CR)^2}} \cdot e^{\frac{t}{CR}} \left(\frac{\omega_0 CR}{\sqrt{1+(\omega_0 CR)^2}} \cos \omega_0 t - \frac{1}{\sqrt{1+(\omega_0 CR)^2}} \sin \omega_0 t \right) \\
&= -\frac{CR}{\sqrt{1+(\omega_0 CR)^2}} \cdot e^{\frac{t}{CR}} (\cos \phi \cos \omega_0 t - \sin \phi \sin \omega_0 t) \quad (\tan \phi = \frac{1}{\omega_0 CR}) \\
&= -\frac{CR}{\sqrt{1+(\omega_0 CR)^2}} \cdot e^{\frac{t}{CR}} \cos(\omega_0 t + \phi)
\end{aligned}$$

よって、

$$\begin{aligned}
i(t) &= \left(-\frac{\omega_0 V_0}{R} \right) e^{-\frac{t}{CR}} \left(\int e^{\frac{t}{CR}} \sin \omega_0 t dt + c_0 \right) \\
&= \left(-\frac{\omega_0 V_0}{R} \right) e^{-\frac{t}{CR}} \left(-\frac{CR}{\sqrt{1+(\omega_0 CR)^2}} \cdot e^{\frac{t}{CR}} \cos(\omega_0 t + \phi) + c_0 \right) \\
&= \left(-\frac{c_0 \omega_0 V_0}{R} \right) e^{-\frac{t}{CR}} + \frac{\omega_0 C V_0}{\sqrt{1+(\omega_0 CR)^2}} \cos(\omega_0 t + \phi)
\end{aligned}$$

ここで $t=0$ において電源の電圧は V_0 であり、キャパシタの蓄積電荷量が 0 なので

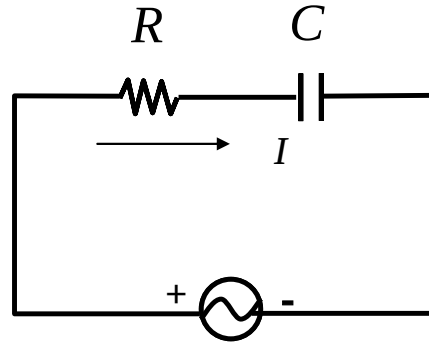
$i(0) = \frac{V_0}{R}$ であるから、上式に代入して、

$$\begin{aligned}
c_0 &= -\frac{1}{\omega_0} + \frac{CR}{\sqrt{1+(\omega_0 CR)^2}} \cos \phi = -\frac{1}{\omega_0} + \frac{CR}{\sqrt{1+(\omega_0 CR)^2}} \cdot \frac{\omega_0 CR}{\sqrt{1+(\omega_0 CR)^2}} \\
&= \frac{1}{\omega_0} \left(\frac{-1}{1+(\omega_0 CR)^2} \right) \\
\therefore i(t) &= \frac{V_0}{R} \frac{1}{1+(\omega_0 CR)^2} e^{-\frac{t}{CR}} + \frac{\omega_0 C V_0}{\sqrt{1+(\omega_0 CR)^2}} \cos(\omega_0 t + \phi)
\end{aligned}$$

交流回路を $v(t) = V_0 e^{j\omega_0 t}$ とおいて解く

(交流の定常解)

$$\begin{aligned} I &= \frac{V_0 e^{j\omega_0 t}}{R + \frac{1}{j\omega_0 C}} = \frac{j\omega_0 C V_0 e^{j\omega_0 t}}{1 + j\omega_0 CR} \\ &= \frac{j\omega_0 C (1 - j\omega_0 CR) V_0}{1 + (\omega_0 CR)^2} e^{j\omega_0 t} \\ &= \frac{\omega_0 C (\omega_0 CR - j) V_0}{1 + (\omega_0 CR)^2} e^{j\omega_0 t} \end{aligned}$$



$$v(t) = V_0 e^{j\omega_0 t}$$

図 4 RC 回路 (交流電圧源)

$$\begin{aligned} &= \frac{\omega_0 C V_0}{\sqrt{1 + (\omega_0 CR)^2}} \left(\frac{\omega_0 CR}{\sqrt{1 + (\omega_0 CR)^2}} + j \frac{1}{\sqrt{1 + (\omega_0 CR)^2}} \right) e^{j\omega_0 t} \\ &= \frac{\omega_0 C V_0}{\sqrt{1 + (\omega_0 CR)^2}} e^{j\phi} e^{j\omega_0 t} \quad \left(\tan \phi = \frac{1}{\omega_0 CR} \right) \\ &= \frac{\omega_0 C V_0}{\sqrt{1 + (\omega_0 CR)^2}} e^{j(\omega_0 t + \phi)} \end{aligned}$$

よって実部をとって $i(t)$ が求まる。

$$i(t) = \frac{\omega_0 C V_0}{\sqrt{1 + (\omega_0 CR)^2}} \cos(\omega_0 t + \phi)$$

この結果は と一致する。

[3] RL 回路の解法

直流 (DC) 電源

図 5 に示す RC 回路を考える。初期状態ではスイッチ S が開放されているとする。

直流電圧源の両端電圧を E とし、時刻 $t = 0$ においてスイッチ S を閉じたとき、時間 t に対して回路に流れる電流 $i(t)$ を求めてみよう。

時刻 $t = 0$ 以降において、電流 $i(t)$ を用いて電圧に対する式をたてると以下の通りになる。

$$Ri(t) + L \frac{di}{dt} = E$$

$$\frac{di}{dt} + \frac{R}{L}i = \frac{E}{L}$$

[1] の式(1)の変数 x を t に置き換えてあてはめると

$P(t) = \frac{R}{L}$, $Q(t) = \frac{E}{L}$ なので、式(2)に代入して、

$$\begin{aligned} i(t) &= e^{-\int \frac{R}{L} dt} \left(\int \frac{E}{L} e^{\int \frac{R}{L} dt} dt + c_0 \right) \\ &= \frac{E}{L} e^{-\frac{R}{L}t} \left(\int e^{\frac{R}{L}t} dt + c_0 \right) = \frac{E}{L} e^{-\frac{R}{L}t} \left(\frac{L}{R} e^{\frac{R}{L}t} + c_0 \right) \\ &= \frac{E}{R} + c_0 \frac{E}{L} e^{-\frac{R}{L}t} \end{aligned}$$

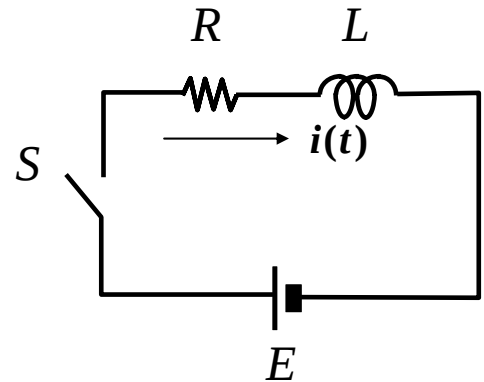


図 5 RL 回路 (直流電圧源)

ここで $t = 0$ においてインダクタ両端の電圧は E なので、 $i(0) = 0$ である。
よって、

$$\frac{E}{R} + c_0 \frac{E}{L} = 0$$

$$c_0 = -\frac{L}{R}$$

$$\therefore i(t) = \frac{E}{R} \left(1 - e^{-\frac{R}{L}t} \right)$$

模式的に図示すると図 6 のようになる。

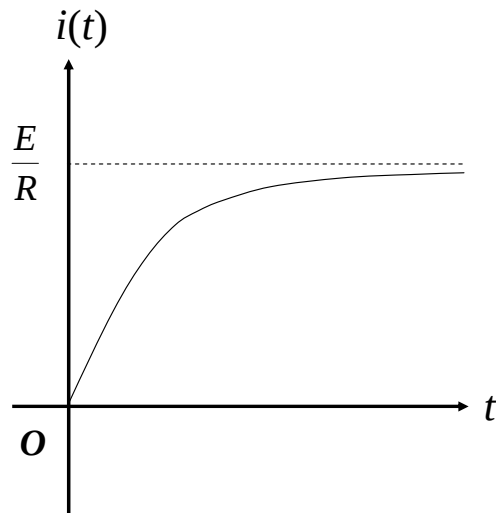


図 6 図 5 の電流 (直流電源)

交流（AC）電源

図7に示す回路に対して電圧の式を立てると以下の通りとなる。ただし $v(t) = V_0 \cos \omega_0 t$ ($t \geq 0$), 0 ($t < 0$) とおく。

$$Ri(t) + L \frac{di}{dt} = V_0 \cos \omega_0 t$$

$$\frac{di}{dt} + \frac{R}{L}i = \frac{V_0}{L} \cos \omega_0 t$$

[1]の式(1)の変数 x を t に置き換えてあてはめ

ると $P(t) = \frac{R}{L}$, $Q(t) = \frac{V_0}{L} \cos \omega_0 t$ なので、式(2)

に代入して、

$$\begin{aligned} i(t) &= e^{-\int \frac{R}{L} dt} \left(\int \left(\frac{V_0}{L} \cos \omega_0 t \right) e^{\int \frac{R}{L} dt} dt + c_0 \right) \\ &= \left(\frac{V_0}{L} \right) e^{-\frac{R}{L} t} \left(\int e^{\frac{R}{L} t} \cos \omega_0 t dt + c_0 \right) \end{aligned}$$

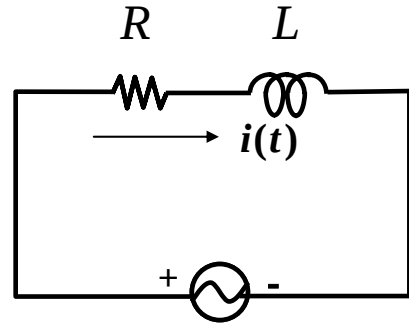
$P = \int e^{\frac{R}{L} t} \cos \omega_0 t dt$ において部分積分を計算すると、

$$\begin{aligned} P &= \int e^{\frac{R}{L} t} \cos \omega_0 t dt = \frac{L}{R} e^{\frac{R}{L} t} \cos \omega_0 t + \frac{L}{R} \omega_0 \int e^{\frac{R}{L} t} \sin \omega_0 t dt \\ &= \frac{L}{R} e^{\frac{R}{L} t} \cos \omega_0 t + \frac{\omega_0 L}{R} \left(\frac{L}{R} e^{\frac{R}{L} t} \sin \omega_0 t - \frac{\omega_0 L}{R} \int e^{\frac{R}{L} t} \cos \omega_0 t dt \right) \end{aligned}$$

$$= \frac{L}{R} e^{\frac{R}{L} t} \left(\cos \omega_0 t + \frac{\omega_0 L}{R} \sin \omega_0 t \right) - \left(\frac{\omega_0 L}{R} \right)^2 P$$

$$\left\{ 1 + \left(\frac{\omega_0 L}{R} \right)^2 \right\} P = \frac{L}{R} e^{\frac{R}{L} t} \left(\cos \omega_0 t + \frac{\omega_0 L}{R} \sin \omega_0 t \right)$$

$$\therefore P = \frac{L}{R} e^{\frac{R}{L} t} \frac{\cos \omega_0 t + \frac{\omega_0 L}{R} \sin \omega_0 t}{1 + \left(\frac{\omega_0 L}{R} \right)^2}$$



$$v(t) = V_0 \cos \omega_0 t$$

図7 RL 回路（交流電圧源）

$$\begin{aligned}
&= \frac{1}{\sqrt{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2}} \frac{L}{R} e^{\frac{R}{L}t} \left(\frac{1}{\sqrt{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2}} \cos \omega_0 t + \frac{\frac{\omega_0 L}{R}}{\sqrt{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2}} \sin \omega_0 t \right) \\
&= \frac{1}{\sqrt{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2}} \frac{L}{R} e^{\frac{R}{L}t} (\cos \phi \cos \omega_0 t + \sin \phi \sin \omega_0 t) \quad (\tan \phi = \frac{\omega_0 L}{R}) \\
&= \frac{1}{\sqrt{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2}} \frac{L}{R} e^{\frac{R}{L}t} \cos(\omega_0 t - \phi)
\end{aligned}$$

よって、

$$\begin{aligned}
i(t) &= \left(\frac{V_0}{L} \right) e^{-\frac{R}{L}t} \left(\int e^{\frac{R}{L}t} \cos \omega_0 t dt + c_0 \right) \\
&= \left(\frac{V_0}{L} \right) e^{-\frac{R}{L}t} \left(\frac{1}{\sqrt{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2}} \frac{L}{R} e^{\frac{R}{L}t} \cos(\omega_0 t - \phi) + c_0 \right) \\
&= \left(\frac{c_0 V_0}{L} \right) e^{-\frac{R}{L}t} + \frac{V_0}{R} \frac{1}{\sqrt{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2}} \cos(\omega_0 t - \phi)
\end{aligned}$$

ここで $i(0) = 0$ なので、上式に代入して、

$$\begin{aligned}
c_0 &= -\frac{L}{R} \frac{1}{\sqrt{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2}} \cos \phi = -\frac{L}{R} \frac{1}{\sqrt{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2}} \cdot \frac{1}{\sqrt{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2}} = -\frac{L}{R} \frac{1}{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2} \\
\therefore i(t) &= \frac{V_0}{R} \left[-\frac{1}{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2} e^{-\frac{R}{L}t} + \frac{1}{\sqrt{1+(\frac{\omega_0 L}{R})^2}} \cos(\omega_0 t - \phi) \right]
\end{aligned}$$

交流回路を $v(t) = V_0 e^{j\omega_0 t}$ とおいて解く

(交流の定常解)

$$I = \frac{V_0 e^{j\omega_0 t}}{R + j\omega_0 L} = \frac{V_0}{R} \frac{1}{1 + \left(j \frac{\omega_0 L}{R} \right)} e^{j\omega_0 t}$$

$$= \frac{V_0}{R} \frac{1 - \left(j \frac{\omega_0 L}{R} \right)}{1 + \left(\frac{\omega_0 L}{R} \right)^2} e^{j\omega_0 t}$$

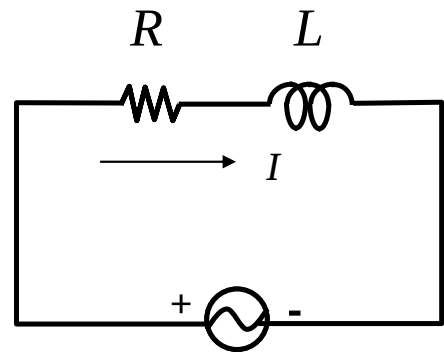
$$= \frac{V_0}{R} \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_0 L}{R} \right)^2}} \left(\frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_0 L}{R} \right)^2}} - j \frac{\frac{\omega_0 L}{R}}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_0 L}{R} \right)^2}} \right) e^{j\omega_0 t}$$

$$= \frac{V_0}{R} \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_0 L}{R} \right)^2}} e^{-j\phi} e^{j\omega_0 t} \quad (\tan \phi = \frac{\omega_0 L}{R})$$

$$= \frac{V_0}{R} \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_0 L}{R} \right)^2}} e^{j(\omega_0 t - \phi)}$$

よって実部をとって $i(t)$ が求まる。

$$i(t) = \frac{V_0}{R} \frac{1}{\sqrt{1 + \left(\frac{\omega_0 L}{R} \right)^2}} \cos(\omega_0 t - \phi)$$



$$v(t) = V_0 e^{j\omega_0 t}$$

図8 RL 回路 (交流電圧源)

[2] の RC 回路と比べると、位相の進み・遅れの関係が逆であることがわかる。