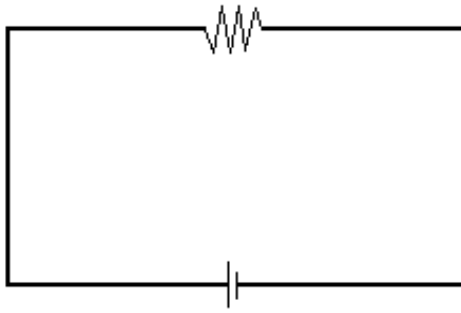


回路のノート

1. R 回路



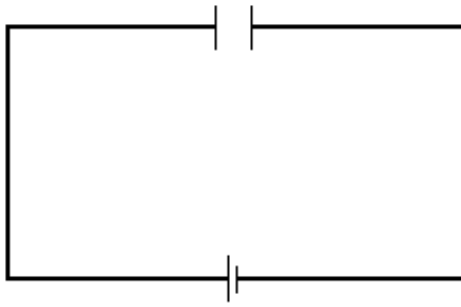
電流  $I(t)$  を求めよ。

回路の方程式

$$RI = V$$

$$I = \frac{V}{R}$$

## 2. C 回路



電流  $I(t)$  を求めよ。

回路の方程式

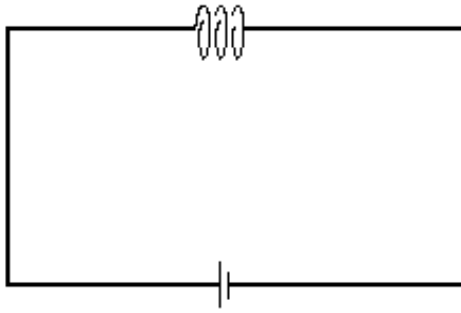
$$\frac{q}{c} = V$$

$$q = CV$$

よって

$$I = \frac{dq}{dt} = 0$$

### 3. L 回路



電流  $I(t)$  を求めよ。

回路の方程式

$$L \frac{dI}{dt} = V$$

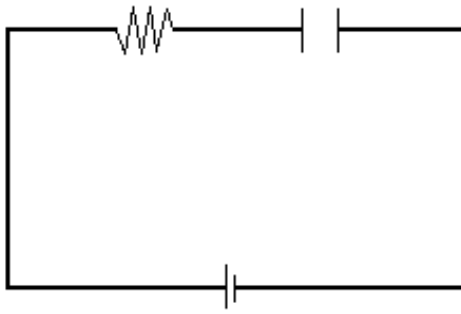
$$\frac{dI}{dt} = \frac{V}{L}$$

$$I = \frac{V}{L}t + A$$

初期条件 ( $I(0) = 0$ ) を考慮すると  $A = 0$  となるから

$$I = \frac{V}{L}t$$

#### 4. RC回路



電流  $I(t)$  を求めよ。

回路の方程式

$$RI + \frac{q}{C} = V$$

$$R \frac{dq}{dt} + \frac{q}{C} = V$$

$$R \frac{dq}{dt} = -\frac{q}{C} + V$$

$$R \frac{dq}{dt} = -\frac{1}{C}(q - CV)$$

$$\frac{dq}{dt} = -\frac{1}{RC}(q - CV)$$

$$\frac{d}{dt}(q - CV) = -\frac{1}{RC}(q - CV)$$

$$q - CV = Ae^{-\frac{1}{RC}t}$$

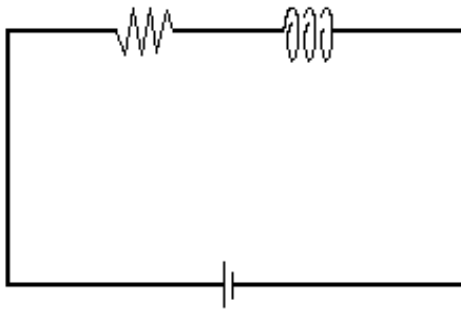
$$q = CV + Ae^{-\frac{1}{RC}t}$$

初期条件 ( $q(0) = 0$ ) を考慮すると  $A = -CV$  となるから

$$q = CV \left(1 - e^{-\frac{1}{RC}t}\right)$$

$$I = \frac{V}{R} e^{-\frac{1}{RC}t}$$

5. RL 回路



電流  $I(t)$  を求めよ。

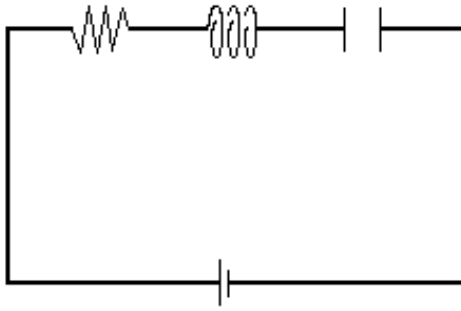
回路の方程式

$$\begin{aligned}RI + L \frac{dI}{dt} &= V \\L \frac{dI}{dt} &= -RI + V \\L \frac{dI}{dt} &= -R \left( I - \frac{V}{R} \right) \\ \frac{dI}{dt} &= -\frac{R}{L} \left( I - \frac{V}{R} \right) \\ \frac{d}{dt} \left( I - \frac{V}{R} \right) &= -\frac{R}{L} \left( I - \frac{V}{R} \right) \\ I - \frac{V}{R} &= A e^{-\frac{R}{L}t} \\ I &= \frac{V}{R} + A e^{-\frac{R}{L}t}\end{aligned}$$

初期条件 ( $I(0) = 0$ ) を考慮すると  $A = -\frac{V}{R}$  となるから

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

## 6. RLC 回路



電流  $I(t)$  を求めよ。

回路の方程式

$$V = \frac{q(t)}{C} + RI(t) - LdI(t)dt$$

$$V = \frac{1}{C}q(t) + R\dot{q}(t) + L\ddot{q}(t)$$

この微分方程式は高校生の知識では解けないが、演繹的な方法での説明なら理解できるはずである。

1 階微分や 2 階微分で自身が出てくるのは  $e^x, \sin(x)$  であるが、恐らくその積  $e^x \sin(x)$  も数回の微分で自身が出てくるはずである。確かめてみよう。

$$x(t) = Ae^{\lambda t} \cos(kt + \phi)$$

$$\begin{aligned} \dot{x}(t) &= A\lambda e^{\lambda t} \cos(kt + \phi) - Ake^{\lambda t} \sin(kt + \phi) \\ &= \lambda x(t) - Ake^{\lambda t} \sin(kt + \phi) \end{aligned}$$

$$Ae^{\lambda t} \sin(kt + \phi) = -\frac{1}{k} (\dot{x}(t) - \lambda x(t))$$

$$\begin{aligned} \ddot{x}(t) &= \lambda \dot{x}(t) - Ak (\lambda e^{\lambda t} \sin(kt + \phi) + ke^{\lambda t} \cos(kt + \phi)) \\ &= \lambda \dot{x}(t) - k\lambda Ae^{\lambda t} \sin(kt + \phi) - k^2 Ae^{\lambda t} \cos(kt + \phi) \\ &= \lambda \dot{x}(t) - k\lambda \left( -\frac{1}{k} (\dot{x}(t) - \lambda x(t)) \right) - k^2 x(t) \\ &= 2\lambda \dot{x}(t) - (k^2 + \lambda^2)x(t) \end{aligned}$$

RLC 回路の方程式 (電池 OFF) は

$$\begin{aligned}0 &= \frac{q(t)}{C} + RI(t) - LdI(t)dt \\0 &= \frac{1}{C}q(t) + R\dot{q}(t) + L\ddot{q}(t) \\ \ddot{q}(t) &= -\frac{R}{L}\dot{q}(t) - \frac{1}{LC}q(t)\end{aligned}$$

先ほどの結果と見比べると

$$\begin{aligned}\ddot{q}(t) &= -\frac{R}{L}\dot{q}(t) - \frac{1}{LC}q(t) \\ \ddot{x}(t) &= 2\lambda\dot{x}(t) - (k^2 + \lambda^2)x(t) \quad \text{の時} \quad x(t) = Ae^{\lambda t} \cos(kt + \phi)\end{aligned}$$

よって

$$\begin{aligned}\lambda &= -\frac{R}{2L} \\ k &= \sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2}\end{aligned}$$

以上より電池の入った RLC 回路では

$$\begin{aligned}q(t) &= Ae^{-\frac{R}{2L}t} \cos\left(\sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2}t + \phi\right) \\ I(t) &= A \left[ -\frac{R}{2L}e^{-\frac{R}{2L}t} \cos\left(\sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2}t + \phi\right) - \sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2}e^{-\frac{R}{2L}t} \sin\left(\sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2}t + \phi\right) \right]\end{aligned}$$

これを踏まえると、微分方程式

$$\begin{aligned}V &= \frac{q(t)}{C} + RI(t) - LdI(t)dt \\ V &= \frac{1}{C}q(t) + R\dot{q}(t) + L\ddot{q}(t) \\ \ddot{q}(t) &= -\frac{R}{L}\dot{q}(t) - \frac{1}{LC}q(t) + V\end{aligned}$$



を満たす解は

$$q(t) = Ae^{-\frac{R}{2L}t} \cos\left(\sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2} t + \phi\right) + VLC$$

$$I(t) = A \left[ -\frac{R}{2L} e^{-\frac{R}{2L}t} \cos\left(\sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2} t + \phi\right) - \sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2} e^{-\frac{R}{2L}t} \sin\left(\sqrt{\frac{1}{LC} - \left(\frac{R}{2L}\right)^2} t + \phi\right) \right]$$

さらにこの結果を踏まえると、微分方程式

$$V \cos \omega t = \frac{q(t)}{C} + RI(t) - LdI(t)dt$$

$$V \cos \omega t = \frac{1}{C}q(t) + R\dot{q}(t) + L\ddot{q}(t)$$

$$\ddot{q}(t) = -\frac{R}{L}\dot{q}(t) - \frac{1}{LC}q(t) + V \cos \omega t$$

を満たす解は

$$q(t) = Ae^{\lambda t} \cos(kt + \phi) + Be^{\lambda_2 t} \cos(k_2 t + \phi_2)$$

$$\ddot{q}(t) = 2\lambda\dot{q}(t) - (k^2 + \lambda^2)q(t) + 2\lambda_2\dot{q}(t) - (k_2^2 + \lambda_2^2)q(t)$$

ここで

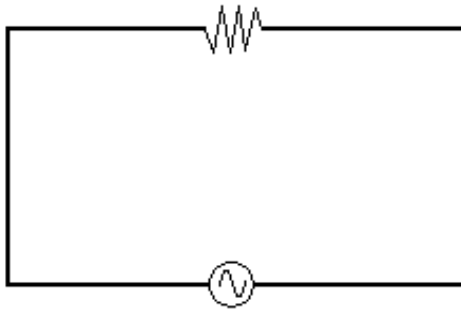
$$2\lambda_2\dot{q}(t) - (k_2^2 + \lambda_2^2)q(t)$$

これが

$$V \cos \omega t$$

になれば良い。それは  $k_2 = \omega, \phi_2 = 0$  で満たされる。

7. 交流 R 回路



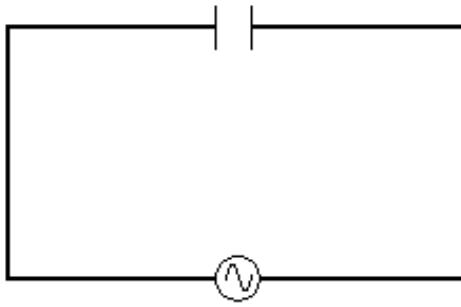
電流  $I(t)$  を求めよ。

回路の方程式

$$RI = V \sin \omega t$$

$$I = \frac{V}{R} \sin \omega t$$

8. 交流 C 回路



電流  $I(t)$  を求めよ。

回路の方程式

$$\frac{q}{c} = V \sin \omega t$$

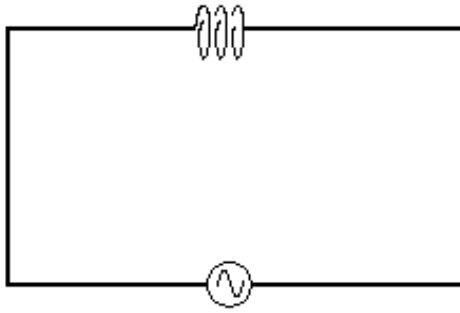
$$q = CV \sin \omega t$$

$$I = \omega CV \cos \omega t$$

$$I = \omega CV \sin\left(\omega t + \frac{\pi}{2}\right)$$

よって電流の位相は交流電源の位相より  $\frac{\pi}{2}$  進んでいると分かる。また、 $V = \frac{1}{\omega C} I$  と書けるので、容量が  $\omega C$  のコンデンサーが繋いである回路として見ることも出来る。この  $\omega C$  は容量リアクタンスと呼ばれる。

9. 交流 L 回路



電流  $I(t)$  を求めよ。

回路の方程式

$$L \frac{dI}{dt} = V \sin \omega t$$

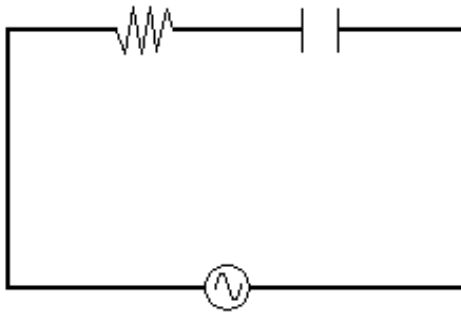
$$\frac{dI}{dt} = \frac{V}{L} \sin \omega t$$

$$I = -\frac{V}{\omega L} \cos \omega t + A$$

$$I = \frac{V}{\omega L} \sin\left(\omega t - \frac{\pi}{2}\right)$$

よって電流の位相は交流電源の位相より  $\frac{\pi}{2}$  遅れていると分かる。また、 $V = \omega LI$  と書けるので、抵抗値が  $\omega L$  の抵抗が繋いだ回路として見ることも出来る。この  $\omega L$  は誘導リアクタンスと呼ばれる。

10. 交流 RC 回路



電流  $I(t)$  を求めよ。

回路の方程式

$$\frac{q}{c} + RI = V \sin \omega t$$

$$\frac{q}{c} + \frac{dq}{dt} = CV \sin \omega t$$

これを推論的な方法で解いてみよう。交流電源を繋いで十分に時間がたったのなら、回路に流れる電流もまた同じ振動数で揺れているだろう（同じ関数形で書けるだろう）と予想する。つまり

$$I = I_0 \sin \omega t$$

$$q = -\frac{I_0}{\omega} \cos \omega t$$

を仮定し、これを微分方程式に代入して  $I_0$  を決定する。

$$\frac{q}{c} + RI = V \sin \omega t$$

$$\frac{1}{c} \left( -\frac{I_0}{\omega} \cos \omega t \right) + R(I_0 \sin \omega t) = V \sin \omega t$$

$$I_0 \left( R \sin \omega t - \frac{1}{\omega C} \cos \omega t \right) = V \sin \omega t$$

$$I_0 \sqrt{R^2 + \left( \frac{1}{\omega C} \right)^2} \left( \sin \omega t \frac{R}{\sqrt{R^2 + \left( \frac{1}{\omega C} \right)^2}} - \cos \omega t \frac{\frac{1}{\omega C}}{\sqrt{R^2 + \left( \frac{1}{\omega C} \right)^2}} \right) = V \sin \omega t$$

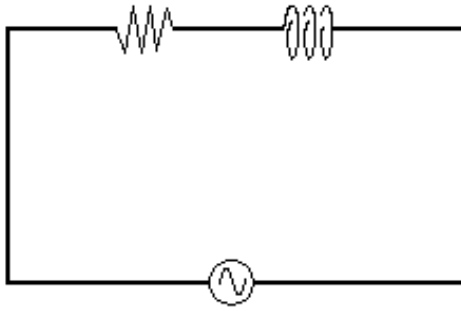
$$I_0 Z (\sin \omega t \cos \phi - \cos \omega t \sin \phi) = V \sin \omega t$$

$$I_0 Z \sin(\omega t - \phi) = V \sin \omega t$$

$$I_0 = \frac{V \sin \omega t}{Z \sin(\omega t - \phi)}$$

最後から一個手前の式は回路の方程式の形になっている。この時の抵抗  $Z$  をインピーダンスと呼ぶ。回路に流れる電流の位相が、電源に対して進むか遅れるかは  $\tan \phi = 1/\omega RC$  で決定される  $\phi$  に依る。

11. 交流 RL 回路



電流  $I(t)$  を求めよ。

回路の方程式

$$L \frac{dI}{dt} + RI = V \sin \omega t$$

これも推論的な方法で解いてみよう。

$$I = I_0 \sin \omega t$$

$$\dot{I} = I_0 \omega \cos \omega t$$

を仮定し、これを微分方程式に代入して  $I_0$  を決定する。

$$L \frac{dI}{dt} + RI = V \sin \omega t$$

$$L(I_0 \omega \cos \omega t) + R(I_0 \sin \omega t) = V \sin \omega t$$

$$I_0(\omega L \cos \omega t + R \sin \omega t) = V \sin \omega t$$

$$I_0 \sqrt{R^2 + (\omega L)^2} \left( \sin \omega t \frac{R}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} - \cos \omega t \frac{\omega L}{\sqrt{R^2 + (\omega L)^2}} \right) = V \sin \omega t$$

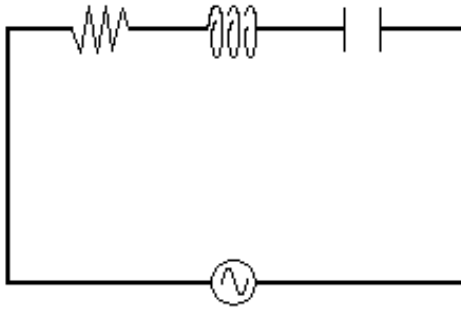
$$I_0 Z (\sin \omega t \cos \phi - \cos \omega t \sin \phi) = V \sin \omega t$$

$$I_0 Z \sin(\omega t - \phi) = V \sin \omega t$$

$$I_0 = \frac{V \sin \omega t}{Z \sin(\omega t - \phi)}$$

最後から一個手前の式は回路の方程式の形になっている。この時の抵抗  $Z$  をインピーダンスと呼ぶ。回路に流れる電流の位相が、電源に対して進むか遅れるかは  $\tan \phi = \omega L / R$  で決定される  $\phi$  に依る。

12. 交流 RLC 回路



電流  $I(t)$  を求めよ。

回路の方程式

$$L \frac{dI}{dt} + \frac{q}{C} + RI = V \sin \omega t$$

$$L\ddot{q} + \frac{q}{C} + R\dot{q} = V \sin \omega t$$

これも推論的な方法で解いてみよう。

$$I = I_0 \sin \omega t \quad \text{より} \quad \begin{cases} q = -\frac{I_0}{\omega} \cos \omega t \\ \dot{q} = I_0 \sin \omega t \\ \ddot{q} = I_0 \omega \cos \omega t \end{cases}$$

を仮定し、これを微分方程式に代入して  $I_0$  を決定する。

$$L\ddot{q} + \frac{q}{C} + R\dot{q} = V \sin \omega t$$

$$L(I_0 \omega \cos \omega t) + \frac{1}{C} \left( -\frac{I_0}{\omega} \cos \omega t \right) + R(I_0 \sin \omega t) = V \sin \omega t$$

$$I_0 \left( R \sin \omega t \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right) \cos \omega t \right) = V \sin \omega t$$

$$I_0 \sqrt{R^2 + \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right)^2} \left( \frac{R}{\sqrt{R^2 + \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right)^2}} \sin \omega t - \frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{\sqrt{R^2 + \left( \omega L - \frac{1}{\omega C} \right)^2}} \cos \omega t \right) = V \sin \omega t$$

$$I_0 Z (\sin \omega t \cos \phi + \cos \omega t \sin \phi) = V \sin \omega t$$

$$I_0 Z \sin(\omega t + \phi) = V \sin \omega t$$

$$I_0 = \frac{V \sin \omega t}{Z \sin(\omega t + \phi)}$$

最後から一個手前の式は回路の方程式の形になっている。この時の抵抗  $Z$  をインピーダンスと呼ぶ。回路に流れる電流の位相が、電源に対して進むか遅れるかは  $\tan \phi = (\omega L - \frac{1}{\omega C})/R$  で決定される  $\phi$  に依る。

まとめ

名前	回路の方程式	解など
直流 R 回路	$V = RI$	電流 $I = \frac{V}{R}$
直流 C 回路	$V = \frac{q}{c}$	電流 $I = 0$
直流 L 回路	$V = L \frac{dI}{dt}$	電流 $I = \frac{V}{L}t$
直流 RC 回路	$V = RI + \frac{q}{C}$	電流 $I = \frac{V}{R}e^{-\frac{1}{RC}t}$
直流 RL 回路	$V = RI + L \frac{dI}{dt}$	電流 $I = \frac{V}{R} \left(1 - e^{-\frac{R}{L}t}\right)$
直流 RLC 回路	$V = \frac{q}{C} + RI - L \frac{dI}{dt}$	電流 $I=(長いので省略)$
交流 R 回路	$V \sin \omega t = RI$	電流 $I = \frac{V}{R} \sin \omega t$ インピーダンス $Z = R$ 位相のズレ $\phi = 0$
交流 C 回路	$V \sin \omega t = \frac{q}{c}$	電流 $I = \omega CV \sin(\omega t + \frac{\pi}{2})$ 容量リアクタンス $C' = \frac{1}{\omega C}$ 位相のズレ $\phi = \frac{\pi}{2}$
交流 L 回路	$V \sin \omega t = L \frac{dI}{dt}$	電流 $I = \frac{V}{\omega L} \sin(\omega t - \frac{\pi}{2})$ 誘導リアクタンス $L' = \omega L$ 位相のズレ $\phi = \arctan -\frac{\pi}{2}$
交流 RC 回路	$V \sin \omega t = RI + \frac{q}{C}$	電流 $I = \frac{V \sin \omega t}{Z \sin(\omega t - \phi)} \sin \omega t$ インピーダンス $Z = \sqrt{R^2 + (\frac{1}{\omega C})^2}$ 位相のズレ $\phi = \arctan \frac{1}{\omega RC}$
交流 RL 回路	$V \sin \omega t = RI + L \frac{dI}{dt}$	電流 $I = \frac{V \sin \omega t}{Z \sin(\omega t - \phi)} \sin \omega t$ インピーダンス $Z = \sqrt{R^2 + (\omega L)^2}$ 位相のズレ $\phi = \arctan \frac{\omega L}{R}$
交流 RLC 回路	$V \sin \omega t = \frac{q}{C} + RI - L \frac{dI}{dt}$	電流 $I = \frac{V \sin \omega t}{Z \sin(\omega t - \phi)} \sin \omega t$ インピーダンス $Z = \sqrt{R^2 + (\omega L - \frac{1}{\omega C})^2}$ 位相のズレ $\phi = \arctan \frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R}$

- コンデンサーは電流を吸い込むため位相が早くなり、コイルは電流を妨げるため位相が遅くなるというイメージ。
- 交流 RLC 回路ではインピーダンスが最小になるとき、最大の電流が流れる。つまり  $\omega L = \frac{1}{\omega C}$  の時。
- 今回、交流回路については解の関数形を仮定し、微分方程式を満たすようにその係数を決定した。しかし普通はそうそう解の形を思いつけるものではない。仮定を用いない方法には定数変化法、積分因子法、ラプラス変換による方法などがあるが、これは大学で学ぶことだろう。(数学を使う学科だったらね。)
- 殆どの微分方程式は手で解けず、旨く手計算で行ける形に変換(もしくは近似)するか、数値計算に頼るしかない。



Takashi Inoue  
<http://www.persianblue.net/>