

共振回路

Resonant circuit

- 共振

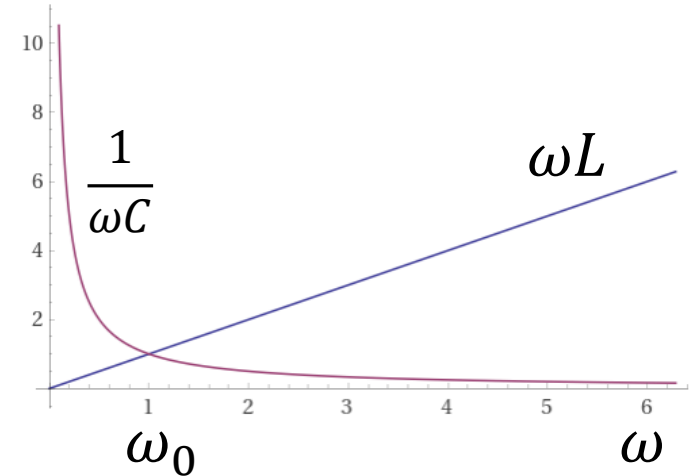
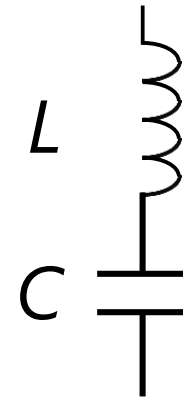
- 特定の周波数で、素子のインピーダンスが打ち消しあう現象
 - ◆ この周波数を、共振周波数とよぶ

- 例. LとCの直列の合成インピーダンス

- $\dot{Z} = j\omega L + \frac{1}{j\omega C} = j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)$

- ◆ $\omega L - \frac{1}{\omega C} = 0$ のとき, $\dot{Z} = 0$

- 共振周波数 $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$



RLC直列回路

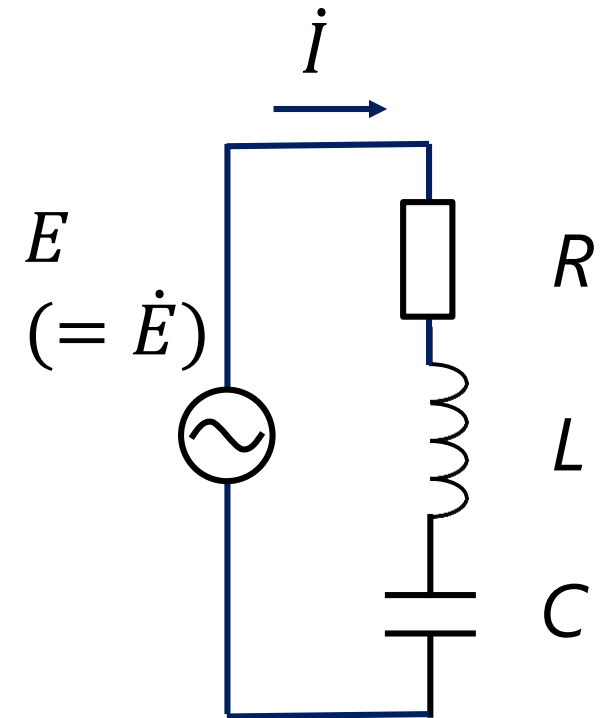
- RLC直列回路のインピーダンスと電流

- $\dot{Z} = R + j\omega L + \frac{1}{j\omega C} = R + j\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)$

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

- ◆ $\omega L - \frac{1}{\omega C} = 0$ のとき、つまり、

$\omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ のとき、電流が最大値 $\frac{E}{R}$ となる



RLC直列回路

- 共振角周波数 $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ における電流

- $\dot{I} = \frac{E}{R}$

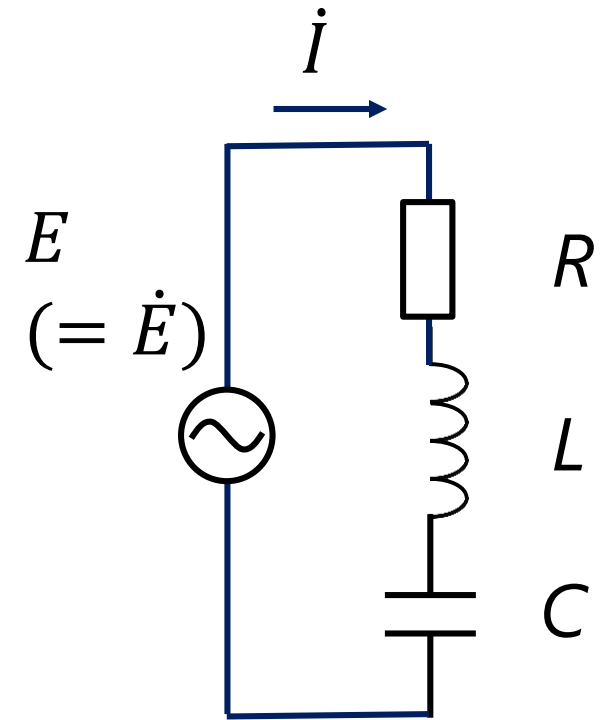
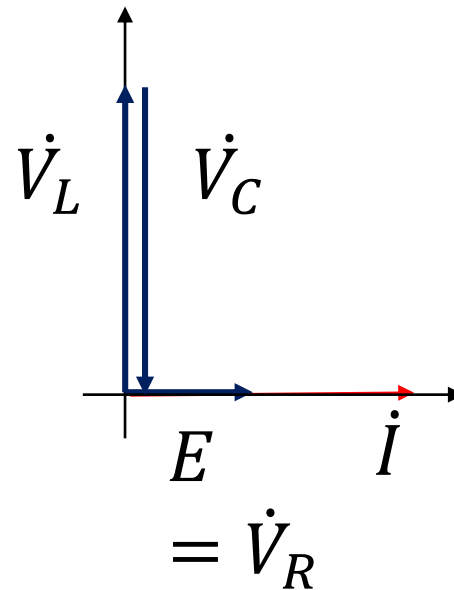
- 共振角周波数における電圧

- $\dot{V}_R = R\dot{I} = E$

- $\dot{V}_L = j\omega L\dot{I} = j\omega L \frac{E}{R}$

- $\dot{V}_C = \frac{1}{j\omega C}\dot{I} = -j \frac{1}{\omega C} \frac{E}{R}$

- ☞ \dot{V}_L との一致を確認



LC並列共振回路

●電流

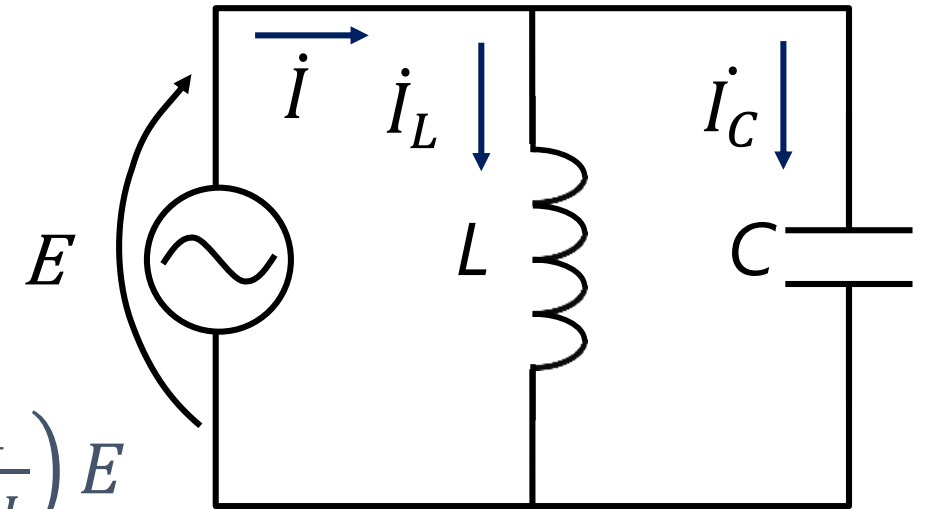
$$\blacksquare \dot{I}_L = \frac{E}{j\omega L}$$

$$\blacksquare \dot{I}_C = \frac{E}{\frac{1}{j\omega C}} = j\omega C E$$

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

◆ $\omega C - \frac{1}{\omega L} = 0$ のとき, つまり,

$\omega = \omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ のとき $\dot{I} = 0$ となる



LC並列共振回路

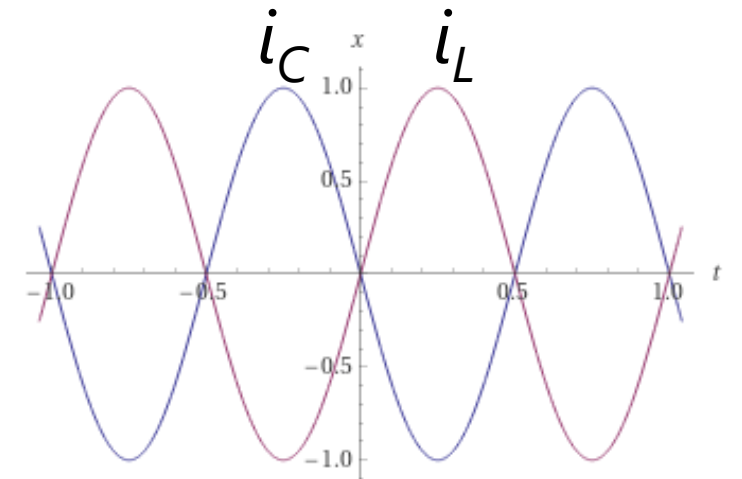
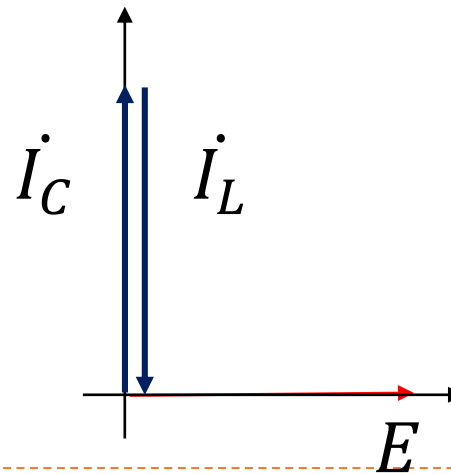
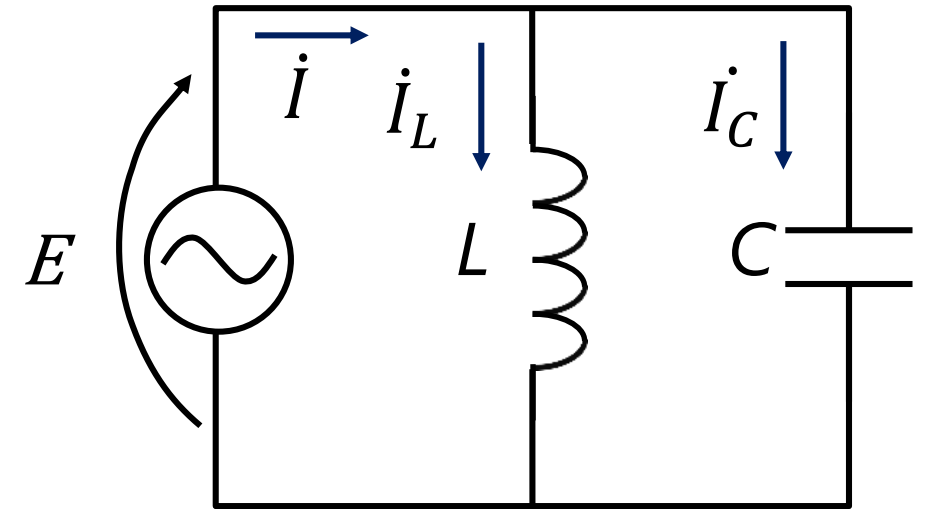
● 共振角周波数 $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{LC}}$ における電流

■ $\dot{I}_L = \frac{E}{j\omega_0 L} = -j \frac{\sqrt{C}}{L} E$

■ $\dot{I}_C = \frac{E}{\frac{1}{j\omega_0 C}} = j \frac{\sqrt{C}}{L} E$

■ $\dot{I} = \dot{I}_L + \dot{I}_C = 0$

LCを含むループだけで
電流が流れる



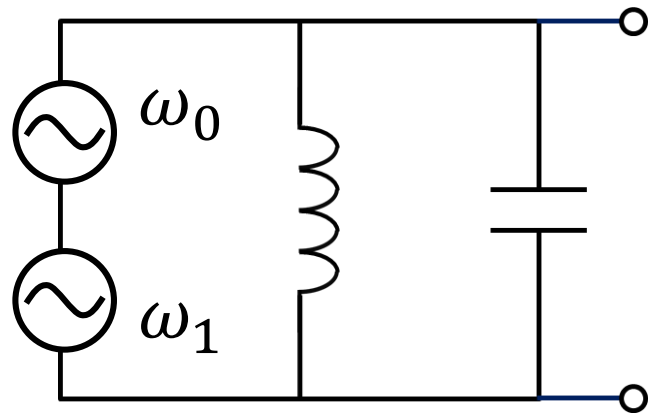
LC並列共振回路

- 合成インピーダンスを考える

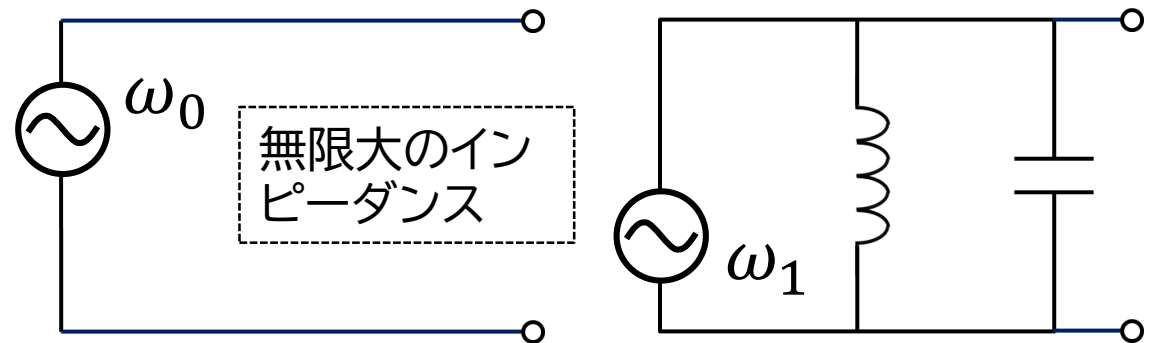
- $\dot{Z} = \frac{1}{\frac{1}{j\omega L} + j\omega C} = \frac{1}{j\left(\omega C - \frac{1}{\omega L}\right)}$

- 共振角周波数のとき, 無限大になる

- ➡ 共振角周波数の電流を抽出できる



周波数の異なる電圧源



電圧源毎に分けた回路

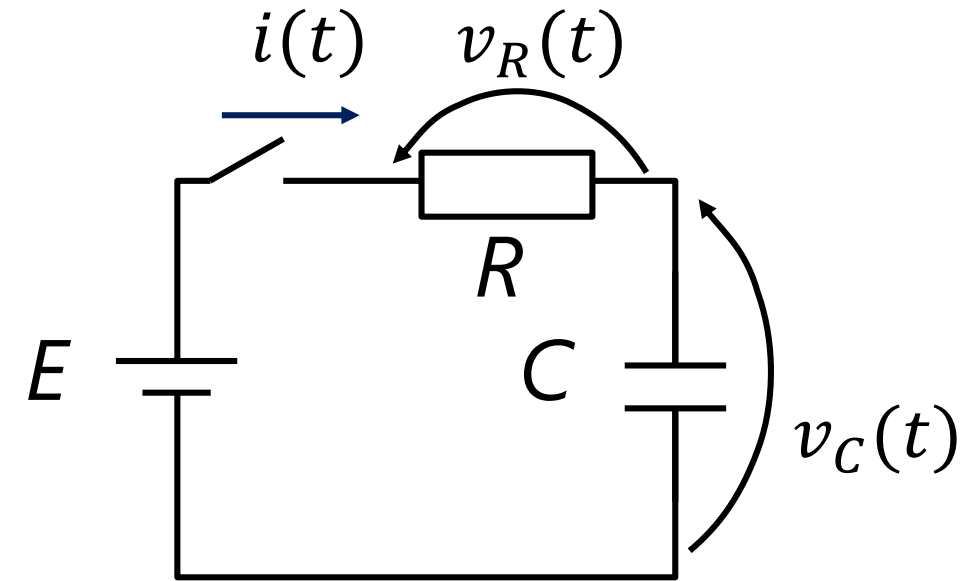
過渡現象

transient phenomenon

- 定常状態 steady state
 - 変化後十分に時間が経過した後の状態
- 過渡現象 transient phenomenon
 - 変化に対する一時的な動作

RC直列回路の過渡現象

- キャパシタの充電を考える
- 仮定
 - 時刻 $t=0$ でスイッチを閉じる
 - 時刻 $t=0$ でキャパシタの電荷は0
 - ◆ $v_c(0) = 0$
- 回路の動作
 - 電流がCに流れ、 v_c が上昇
 - 次第に電流が少なくなり、 v_c の上昇も緩やかになる
 - 完全に充電されると $v_c=E$ となり電流は0となる



RC直列回路の過渡現象

- 電流

- $i(t) = \frac{dq(t)}{dt} = C \frac{dv_C(t)}{dt}$

- 電圧に関して成り立つ式

- $v_R(t) = Ri(t)$

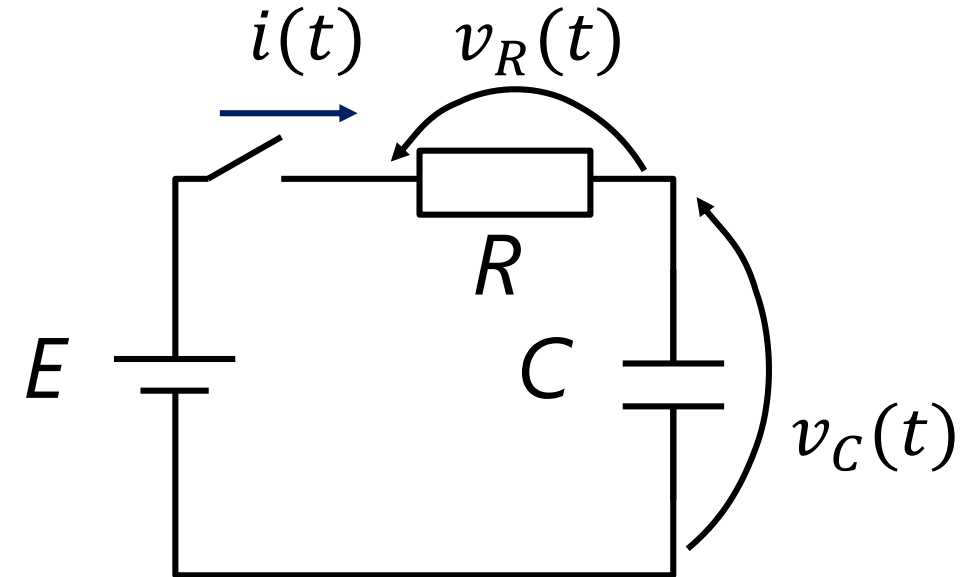
- $v_C(t) + v_R(t) = E$

- 得られる微分方程式

- $v_C(t) + RC \frac{dv_C(t)}{dt} = E$

- ◆ 1階線形: 微分の最大の回数が1で, 1次式

- ◆ 非斉次: v_C を含まない項が0以外



微分方程式の解き方

1. 定常解をもとめる

■ 定常状態を考える

◆一般には特解(particular solution)とよぶ

2. 過渡解をもとめる

■ $a \frac{dv(t)}{dt} + bv(t) = 0$ の形の微分方程式の解

◆一般には余解(complementary solution)とよぶ

3. 一般解をもとめる

■ 定常解+過渡解=一般解

■ 初期条件から任意定数の値をもとめる

定常解をもとめる

- 定常解 (stationary solution)

- 定常状態を考える

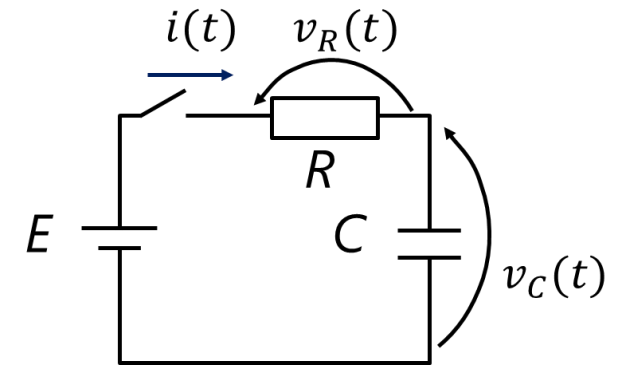
- $t \rightarrow \infty$ のとき v_C になるので, $\frac{dV_C}{dt} = 0$ とする

- 得られる定常解

- $v_C = E$

- ☞ 解になっていることを確認

$$v_C(t) + RC \frac{dv_C(t)}{dt} = E$$



過渡解をもとめる

- 過渡解 (transient solution)

- 左辺を0とした斉次微分方程式の解

- 1階の定数係数の斉次微分方程式 $a \frac{dv}{dt} + v = 0$

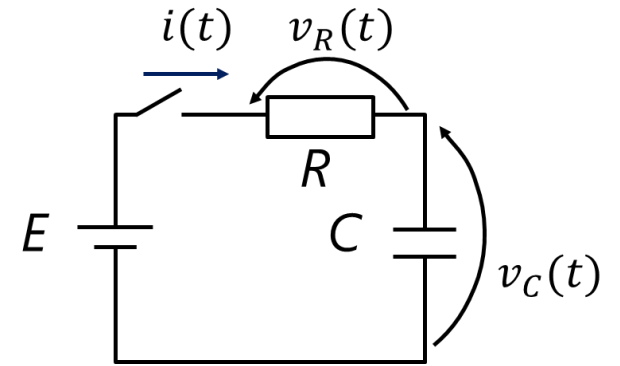
の一般解は $v = Ae^{-\frac{1}{a}t}$

◆ A : 任意定数

- $v_c(t) + RC \frac{dv_c(t)}{dt} = 0$ の解は

$$v_c(t) = Ae^{-\frac{1}{RC}t}$$

$$v_c(t) + RC \frac{dv_c(t)}{dt} = E$$



一般解をもとめる

- 一般解は定常解と過渡解の和

$$v_C = E + Ae^{-\frac{1}{RC}t}$$

- 任意定数 A の値の決定

- 仮定より $t=0$ のとき, $v_C=0$ だから

- $v_C(0) = E + A = 0$

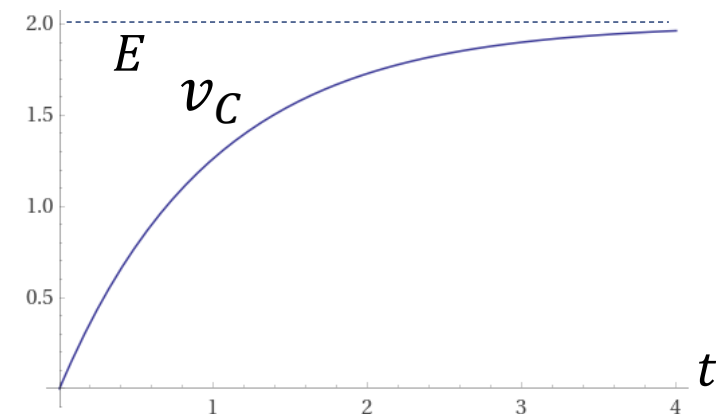
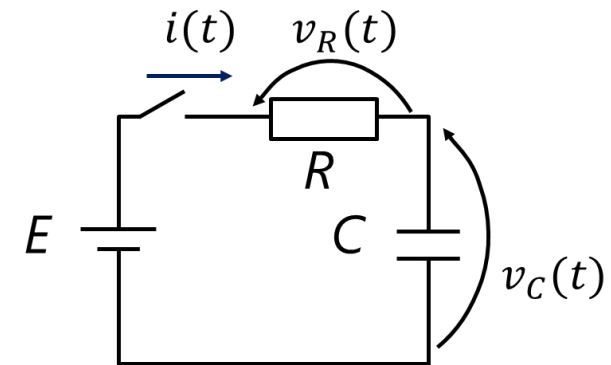
- よって, $A = -E$

- 最終的に求まる解

$$v_C = E(1 - e^{-\frac{1}{RC}t})$$

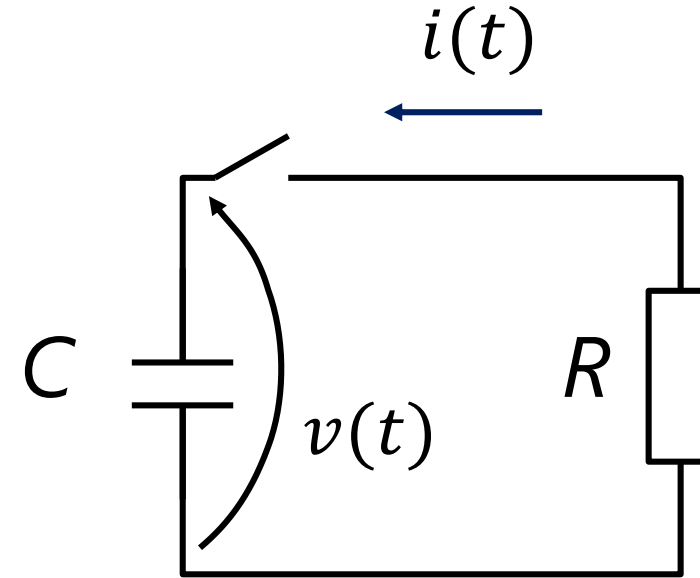
- ☛ 解になっていることを確認

$$v_C(t) + RC \frac{dv_C(t)}{dt} = E$$



放電の過渡現象

- キャパシタの放電を考える
- 仮定
 - 時刻 $t=0$ でスイッチを閉じる
 - 時刻 $t=0$ で $v(0) = E$
- $i = C \frac{dv}{dt}$
- $i = -\frac{v}{R}$
- $v + RC \frac{dv}{dt} = 0$



放電の過渡現象

- 定常解

- $v = 0$

- 過渡解

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

- ◆ A : 任意定数

- 一般解

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

- $t=0$ のとき $v = E$ より, $A = E$

よって $v = Ee^{-\frac{1}{RC}t}$

$$v + RC \frac{dv}{dt} = 0$$

