

# 電気回路の基本素子

## —キャパシタ(C)とインダクタ(L)—

渡邊 俊夫

## キャパシタとインダクタ

静電容量  $C$  のキャパシタ(コンデンサ)に流れる電流  $i$  と端子間電圧  $v$  の関係は

$$v = \frac{1}{C} \int i dt \Leftrightarrow i = C \frac{dv}{dt}$$

である。いっぽう、自己インダクタンス  $L$  のインダクタ(コイル)に流れる電流  $i$  と端子間電圧  $v$  の関係は

$$v = L \frac{di}{dt} \Leftrightarrow i = \frac{1}{L} \int v dt$$

である。

## キャパシタとインダクタ

角周波数  $\omega$  の交流に対して、**キャパシタ**のインピーダンスは

$$Z_C = \frac{1}{j\omega C} = -j \frac{1}{\omega C}$$

であり、端子間の**電圧**は**電流**に対して位相が  $90^\circ$  遅れる。

**インダクタ**のインピーダンスは

$$Z_L = j\omega L$$

であり、端子間の**電圧**は**電流**に対して位相が  $90^\circ$  進む。

本稿では、これらの導出について丁寧に説明する。

## キャパシタ

電圧  $v$  を印加したキャパシタ(コンデンサ)に蓄えられる電荷の電気量  $q$  は、キャパシタの静電容量を  $C$  として

$$q = Cv$$

である。この電気量  $q$  はキャパシタに流入した電流  $i$  の総和だから

$$v = \frac{q}{C} = \frac{1}{C} \int i dt$$

が成り立つ。これが、キャパシタに流れる電流  $i$  と端子間電圧  $v$  の基本関係式である。

## キャパシタ

キャパシタに蓄えられる電荷の電気量

$$q = Cv$$

が時間的に変化するとき、単位時間あたりに端子から流入する電気量が電流であるから、電流  $i$  と電圧  $v$  の関係は

$$i = \frac{dq}{dt} = C \frac{dv}{dt}$$

とも表せる。

## キャパシタの交流動作

角周波数  $\omega$  の交流において、電流  $i(t) = I_0 \cos \omega t$  を位相の基準とすると

$$\begin{aligned}v(t) &= \frac{q(t)}{C} = \frac{1}{C} \int i(t) dt = \frac{1}{C} \int I_0 \cos \omega t dt = \frac{I_0}{C} \int \cos \omega t dt \\&= \frac{I_0}{\omega C} \sin \omega t = \frac{I_0}{\omega C} \cos \left( \omega t - \frac{\pi}{2} \right)\end{aligned}$$

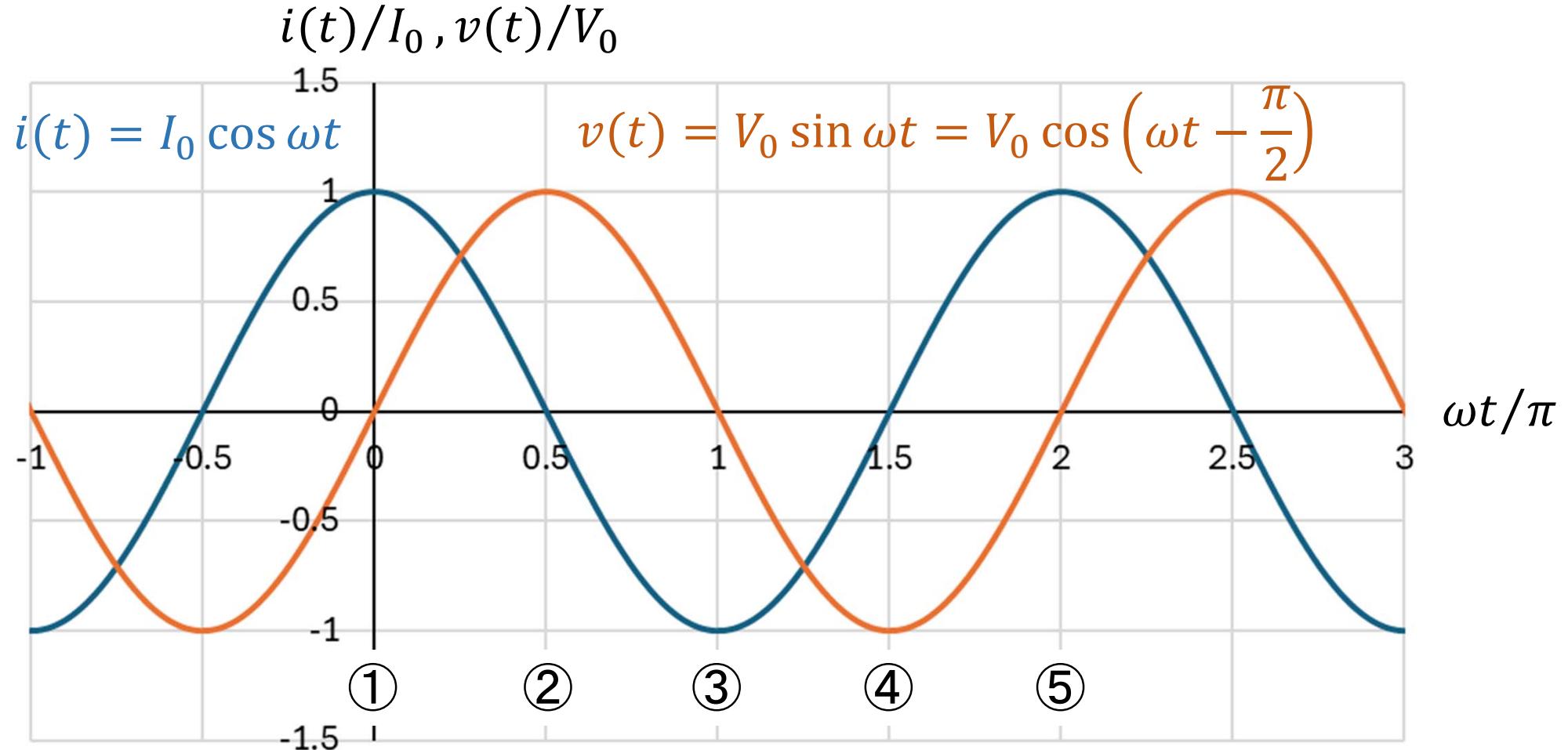
であり、 $V_0 = I_0 / \omega C$  とすれば

$$v(t) = V_0 \cos \left( \omega t - \frac{\pi}{2} \right)$$

となる。したがって、キャパシタの端子間の電圧は電流に対して位相が  $90^\circ (\pi/2)$  遅れる。

# キャパシタの交流動作

交流では、キャパシタの電圧  $v$  は電流  $i$  に対して位相が  $90^\circ$  遅れる。



## キャパシタの交流動作

p. 6のグラフにおいて、周期を  $T = 2\pi/\omega$  とすると、

- ①  $t = 0$  で電流は  $i = I_0$ （最大）であり、このときの電気量は  $q = 0$ 、端子間の電圧は  $v = 0$  である。

その後、時間とともにキャパシタが充電されて電気量  $q$  が増加し、端子間の電圧  $v$  も増大する。それにともなって電流  $i$  は減少する。

- ②  $t = \pi/2\omega = T/4$  で  $i = 0$  となる。このとき、 $v = V_0$ （最大）である。

電圧が最大になる②は、電流が最大になる①より  $T/4$  遅い。すなわち、電圧は電流に対して位相が  $90^\circ$  遅れている。

その後、電流  $i$  は逆方向に流れ、放電によって電気量  $q$  が減少し、端子間の電圧  $v$  も減少する。

## キャパシタの交流動作

③  $t = \pi/\omega = T/2$  で  $i = -I_0$ 、 $q = 0$ 、 $v = 0$  となる。

その後、時間とともにキャパシタは逆向きに充電され( $q < 0$ )、端子間の電圧も逆向き( $v < 0$ )となる。それにともなって電流  $i (< 0)$  は 0 に近づく。

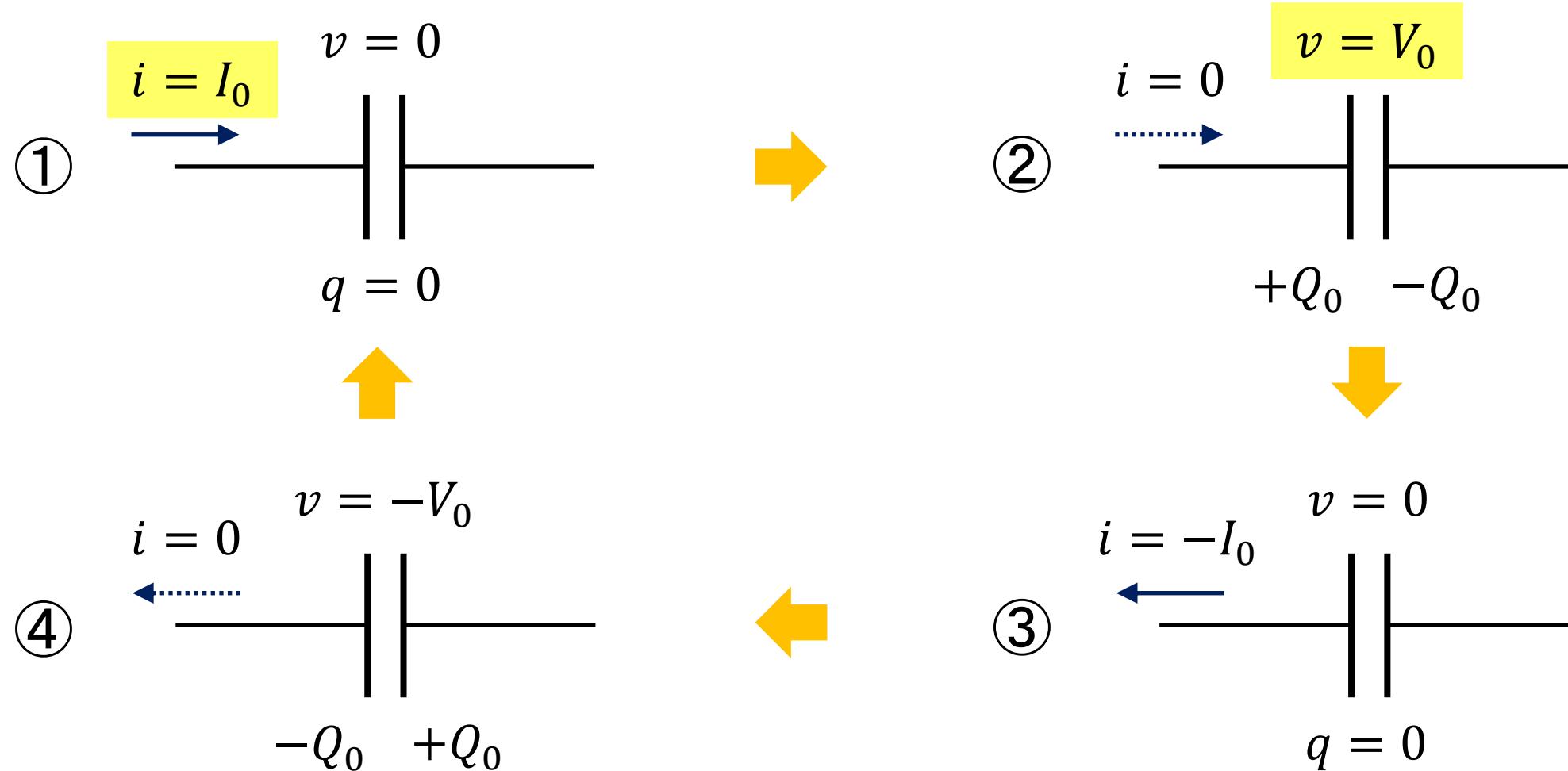
④  $t = 3\pi/2\omega = 3T/4$  で  $i = 0$  となる。このとき、 $v = -V_0$  である。

その後、電流  $i$  は正方向に流れ、放電によって逆向きの電荷の電気量  $q (< 0)$  は 0 に近づき、端子間の逆向きの電圧  $v (< 0)$  も 0 に近づく。

⑤  $t = 2\pi/\omega = T$  で  $i = I_0$ (最大)、 $v = 0$  となり、①と同じ状態に戻る。

# キャパシタの交流動作

交流におけるキャパシタの動作は、下図のようになる。



## 三角関数の計算

p. 5の計算では、三角関数の積分公式

$$\int \cos \omega t \, dt = \frac{1}{\omega} \sin \omega t$$

を用いた。また、加法定理  $\cos(\alpha - \beta) = \cos \alpha \cos \beta + \sin \alpha \sin \beta$  より

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

あるいは、余角の公式  $\cos\left(\frac{\pi}{2} - \theta\right) = \sin \theta$  より

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

を用いた。

## 複素数による計算

これらは、三角関数の複素表示

$$\cos \omega t = \frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2}, \quad \sin \omega t = \frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j}$$

を用いて

$$\begin{aligned}\int \cos \omega t \, dt &= \int \frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2} \, dt = \frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{j\omega \cdot 2} = \frac{1}{\omega} \frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j} \\ &= \frac{1}{\omega} \sin \omega t\end{aligned}$$

# 複素数による計算

および

$$\begin{aligned}\sin \omega t &= \frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j} = -j \frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2} = \frac{-je^{j\omega t} + je^{-j\omega t}}{2} \\&= \frac{e^{-j\pi/2}e^{j\omega t} + e^{j\pi/2}e^{-j\omega t}}{2} = \frac{e^{j(\omega t - \pi/2)} + e^{-j(\omega t - \pi/2)}}{2} \\&= \cos\left(\omega t - \frac{\pi}{2}\right)\end{aligned}$$

と計算することもできる。

## 複素数による計算

さらに、 $i(t) = I_0 e^{j\omega t}$  とすれば

$$\begin{aligned}v(t) &= \frac{q(t)}{C} = \frac{1}{C} \int i(t) dt = \frac{1}{C} \int I_0 e^{j\omega t} dt = \frac{I_0}{j\omega C} e^{j\omega t} \\&= \frac{I_0}{\omega C} e^{-j\pi/2} e^{j\omega t} = \frac{I_0}{\omega C} e^{j(\omega t - \pi/2)}\end{aligned}$$

より、キャパシタの端子間の電圧は電流に対して位相が  $90^\circ$  遅れることが(三角関数の公式を用いなくても)わかる。

## キャパシタのインピーダンス

角周波数  $\omega$  の交流に対して、キャパシタの端子間電圧は

$$v = \frac{q}{C} = \frac{1}{C} \int i dt = \frac{i}{j\omega C}$$

であり、キャパシタのインピーダンスは

$$Z_C = \frac{v}{i} = \frac{\frac{i}{j\omega C}}{i} = \frac{1}{j\omega C} = -j \frac{1}{\omega C}$$

である。式中の  $1/j = -j$  は、端子間の電圧の位相が電流に対して  $90^\circ$  遅れることを表している。

また、キャパシタのインピーダンスは角周波数  $\omega$  に反比例し、周波数が低いほど大きくなる。定常状態では直流は遮断される。

## インダクタ

電流  $i$  が流れているインダクタ(コイル)に鎖交する磁束  $\phi$  は、インダクタの自己インダクタンスを  $L$  として

$$\phi = Li$$

である。磁束が時間的に変化すると、ファラデーの電磁誘導の法則により、起電力

$$\mathcal{E} = -\frac{d\phi}{dt} = -L \frac{di}{dt}$$

が生じる。ここで、 $-$  符号は、起電力が磁束(および電流)の変化を妨げる向きに生じることを表す。

## インダクタ

起電力  $\mathcal{E}$  が生じているとき、インダクタの端子間の電圧降下は

$$v = -\mathcal{E}$$

であるから

$$v = -\mathcal{E} = \frac{d\phi}{dt} = L \frac{di}{dt}$$

が成り立つ。これが、インダクタに流れる電流  $I$  と端子間電圧  $V$  の基本関係式である。

## インダクタ

また、微分の逆演算が積分であることから、電流  $i$  と電圧  $v$  の関係は

$$i = \frac{\phi}{L} = \frac{1}{L} \int v dt$$

とも表せる。これは、インダクタの鎖交磁束  $\phi$  が誘導起電力による端子間の電圧降下  $v$  の総和で決まることを表している。

## インダクタの交流動作

角周波数  $\omega$  の交流において、電流  $i(t) = I_0 \cos \omega t$  を位相の基準とすると

$$\begin{aligned}v(t) &= L \frac{di(t)}{dt} = L \frac{d}{dt} (I_0 \cos \omega t) = LI_0 \frac{d}{dt} (\cos \omega t) \\&= -\omega LI_0 \sin \omega t = \omega LI_0 \cos \left( \omega t + \frac{\pi}{2} \right)\end{aligned}$$

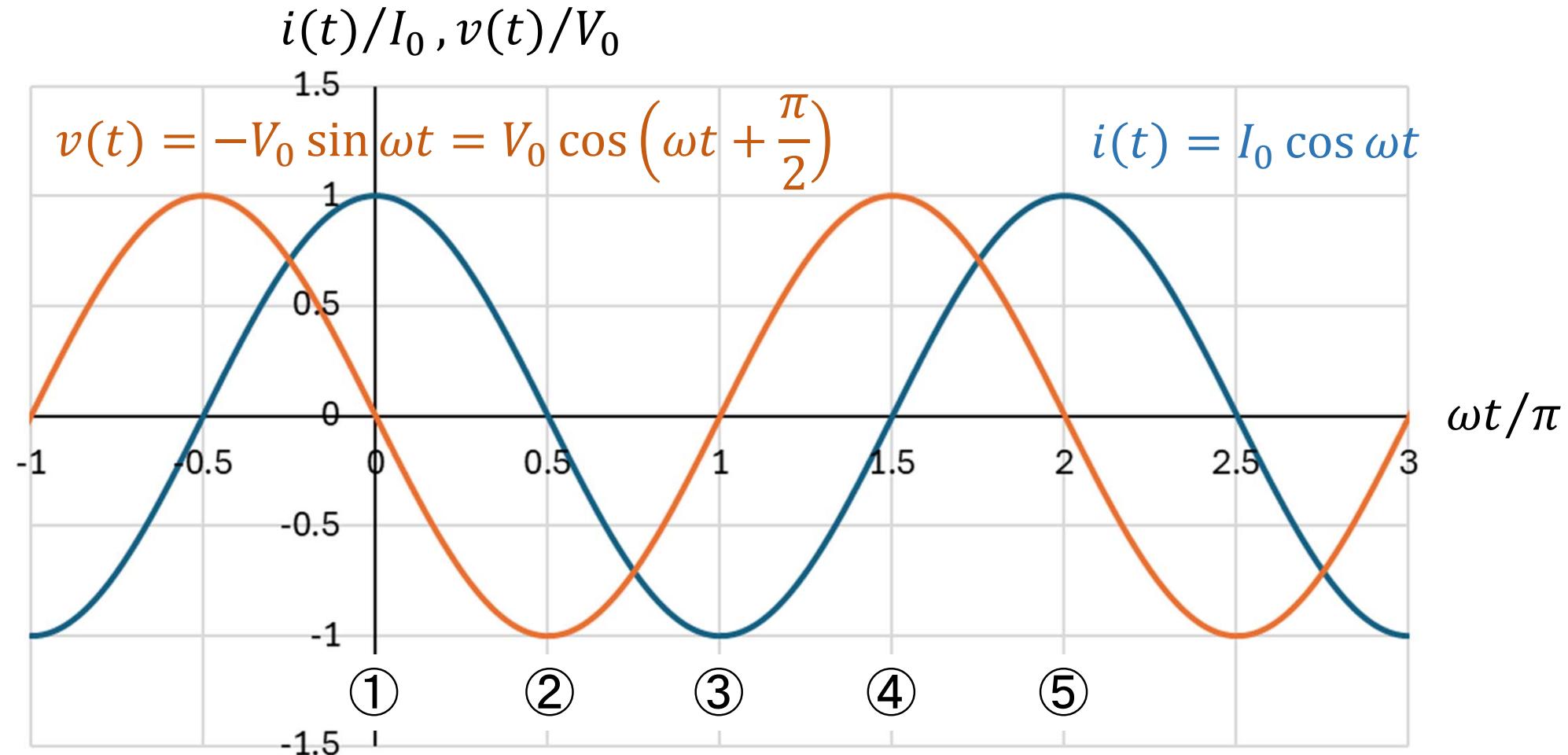
であり、 $V_0 = \omega LI_0$  とすれば

$$v(t) = V_0 \cos \left( \omega t + \frac{\pi}{2} \right)$$

となる。したがって、インダクタの端子間の電圧は電流に対して位相が  $90^\circ$  ( $\pi/2$ ) 進む。

# インダクタの交流動作

交流では、インダクタの電圧  $v$  は電流  $i$  に対して位相が  $90^\circ$  進む。



## インダクタの交流動作

p. 19のグラフにおいて、周期を  $T = 2\pi/\omega$  とすると、

- ①  $t = 0$  で電流は  $i = I_0$ （最大）であり、電流の時間変化は  $di/dt = 0$  である。このとき誘導起電力は  $\varepsilon = 0$  であり、端子間の電圧は  $v = 0$  である。

その後、時間とともに電流  $i$  が減少し、それを妨げるよう誘導起電力が発生し、端子間の電圧降下は逆向き ( $v < 0$ ) となる。

- ②  $t = \pi/2\omega = T/4$  で  $I = 0$  となる。このとき、 $v = -V_0$  である。

その後、電流  $i$  は逆方向に流れるが、時間変化  $di/dt$  は 0 に近づく。それにともなって端子間の逆向きの電圧降下  $v (< 0)$  も 0 に近づく。

## インダクタの交流動作

③  $t = \pi/\omega = T/2$  で  $i = -I_0$ 、 $v = 0$  となる。

その後、時間とともに逆方向の電流  $i (< 0)$  は 0 に近づく。それを妨げるよう誘導起電力が発生し、端子間に電圧降下  $v (> 0)$  が生じる。

④  $t = 3\pi/2\omega = 3T/4$  で  $i = 0$  となる。このとき、 $v = V_0$ （最大）である。

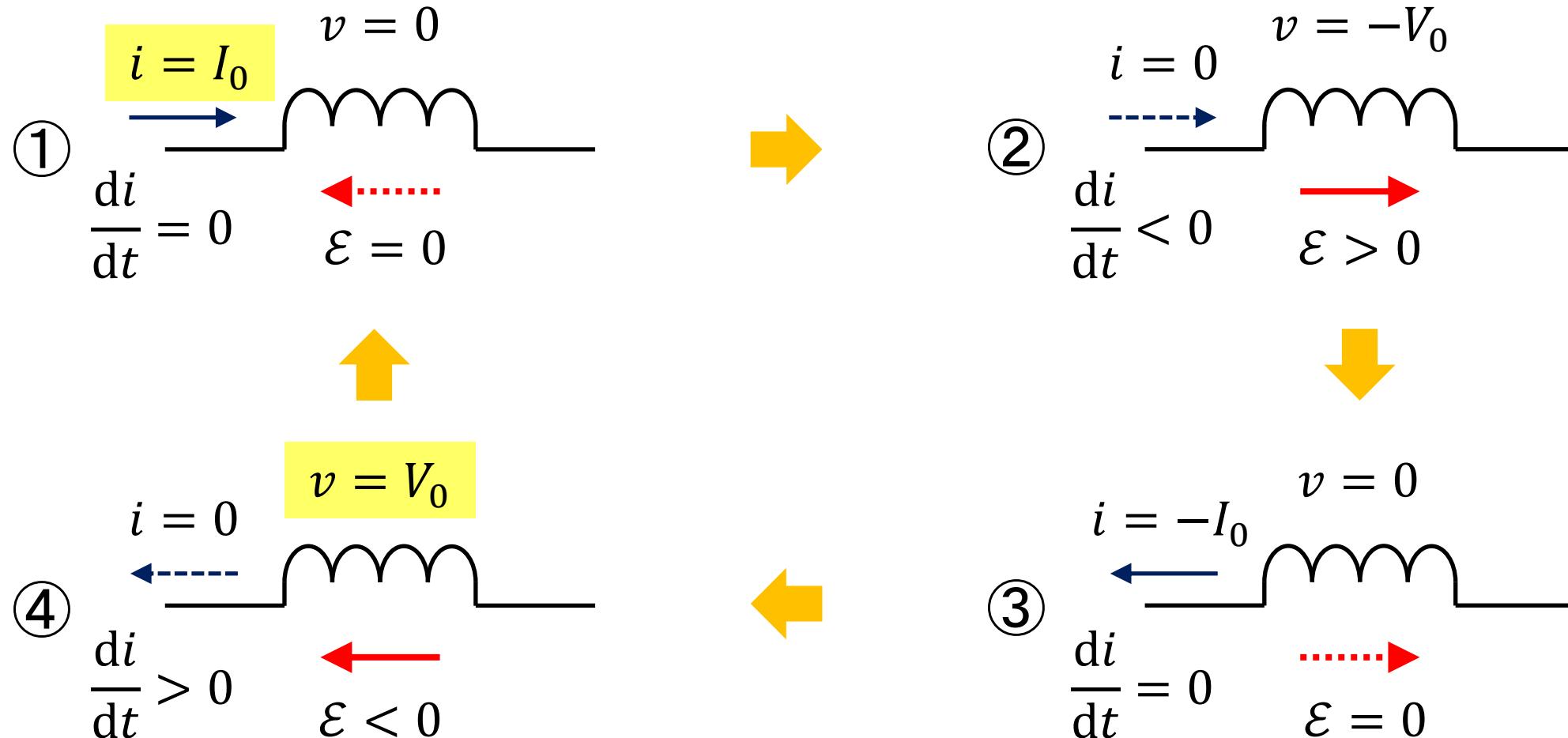
その後、電流  $i$  は正方向に流れるが、時間変化  $di/dt$  は 0 に近づく。端子間の電圧降下  $v (> 0)$  も減少して 0 に近づく。

⑤  $t = 2\pi/\omega = T$  で  $i = I_0$ （最大）、 $v = 0$  となり、①と同じ状態に戻る。

電圧が最大になる④は、電流が最大になる⑤より  $T/4$  早い。すなわち、電圧は電流に対して位相が  $90^\circ$  進んでいる。

# インダクタの交流動作

交流におけるインダクタの動作は、下図のようになる。



## 三角関数の計算

p. 18の計算では、三角関数の微分公式

$$\frac{d}{dt}(\cos \omega t) = -\omega \sin \omega t$$

を用いた。また、加法定理  $\cos(\alpha + \beta) = \cos \alpha \cos \beta - \sin \alpha \sin \beta$  より

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

あるいは、余角の公式  $\cos\left(\frac{\pi}{2} - \theta\right) = \sin \theta$  より

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

を用いた。

## 複素数による計算

これらは、三角関数の複素表示

$$\cos \omega t = \frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2}, \quad \sin \omega t = \frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j}$$

を用いて

$$\begin{aligned}\frac{d}{dt}(\cos \omega t) &= \frac{d}{dt}\left(\frac{e^{j\omega t} + e^{-j\omega t}}{2}\right) = j\omega \frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2} \\ &= -\omega \frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j} = -\omega \sin \omega t\end{aligned}$$

## 複素数による計算

および

$$\begin{aligned}-\sin \omega t &= -\frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2j} = j \frac{e^{j\omega t} - e^{-j\omega t}}{2} = \frac{je^{j\omega t} - je^{-j\omega t}}{2} \\&= \frac{je^{j\omega t} + (-j)e^{-j\omega t}}{2} = \frac{e^{j\pi/2}e^{j\omega t} + e^{-j\pi/2}e^{-j\omega t}}{2} \\&= \frac{e^{j(\omega t+\pi/2)} + e^{-j(\omega t+\pi/2)}}{2} = \cos\left(\omega t + \frac{\pi}{2}\right)\end{aligned}$$

と計算することもできる。

## 複素数による計算

さらに、 $i(t) = I_0 e^{j\omega t}$  とすれば

$$\begin{aligned}v(t) &= L \frac{di}{dt} = L \frac{d}{dt} (I_0 e^{j\omega t}) = j\omega L I_0 e^{j\omega t} = j\omega L I_0 e^{j\pi/2} e^{j\omega t} \\&= j\omega L I_0 e^{j(\omega t + \pi/2)}\end{aligned}$$

より、インダクタの端子間の電圧は電流に対して位相が  $90^\circ$  進むことが（三角関数の公式を用いなくても）わかる。

## インダクタのインピーダンス

角周波数  $\omega$  の交流に対して、インダクタの端子間電圧は

$$v = -\mathcal{E} = \frac{d\phi}{dt} = L \frac{di}{dt} = j\omega Li$$

であり、インダクタのインピーダンスは

$$Z_L = \frac{v}{i} = \frac{j\omega Li}{i} = j\omega L$$

である。式中の  $j$  は、端子間の電圧の位相が電流に対して  $90^\circ$  進むことを表している。

また、インダクタのインピーダンスは角周波数  $\omega$  に比例し、高周波数ほど大きくなる。

# まとめ

静電容量  $C$  のキャパシタ(コンデンサ)に流れる電流  $i$  と端子間電圧  $v$  の関係は、蓄えられた電荷の電気量を  $q$  として

$$v = \frac{q}{C} = \frac{1}{C} \int i dt \quad \Leftrightarrow \quad i = \frac{dq}{dt} = C \frac{dv}{dt}$$

である。いっぽう、自己インダクタンス  $L$  のインダクタ(コイル)に流れる電流  $i$  と端子間電圧  $v$  の関係は、鎖交する磁束を  $\phi$  として

$$v = \frac{d\phi}{dt} = L \frac{di}{dt} \quad \Leftrightarrow \quad i = \frac{\phi}{L} = \frac{1}{L} \int v dt$$

である。

## まとめ

角周波数  $\omega$  の交流に対して、キャパシタのインピーダンスは

$$Z_C = \frac{1}{j\omega C} = -j \frac{1}{\omega C}$$

であり、端子間の電圧は電流に対して位相が  $90^\circ$  遅れる。

インダクタのインピーダンスは

$$Z_L = j\omega L$$

であり、端子間の電圧は電流に対して位相が  $90^\circ$  進む。