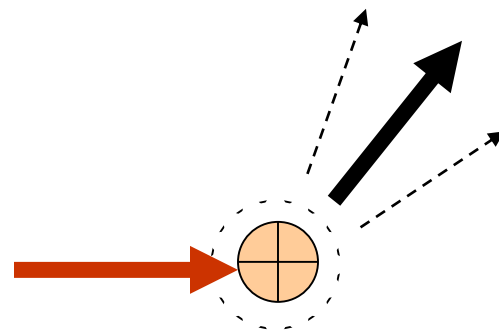


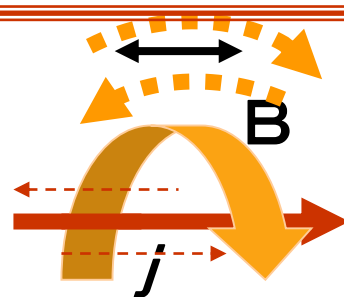
時間的に変化する電場と磁場



電荷分布の変動により
電場が時間的に変化する

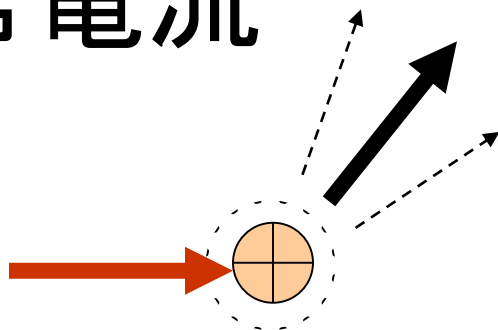
同時に電流も変動するときは
誘導電場も現れる

電流が変動したとき
磁場が変動する位置には
誘導電場が同時に現れる



磁場の周回積分と、
電流および電場の
時間微分には
アンペールマクスウェル
の関係式

準定常電流

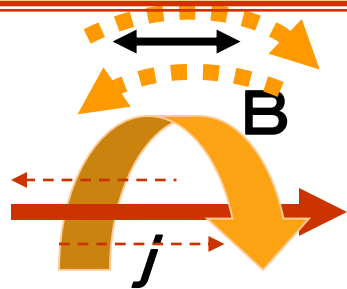


電流の変化が穏やかなとき

電荷分布の変動により
電場が時間的に変化する

同時に電流も変動するときは
誘導電場も現れる

電流が変動したとき
磁場が変動する位置には
誘導電場が同時に現れる



磁場の周回積分と、
電流および電場の
時間微分には
アンペールマクスウェルの
関係式

準定常電流

- アンペールの法則がよく成り立つ
 - 電場の時間微分は無視できるほど小さい(ゆっくり変動)
 - ある瞬間の電流により磁場が決まる
- 電磁誘導の法則は厳密に成り立つ
 - 磁場の変動と誘導電場の関係(コイルの起電力)
 - 誘導電場はコイルの起電力に置き換える
- ある瞬間の電荷分布により電場、電位が決まる
- 電流と電圧に注目
 - オームの法則、コンデンサー、コイル
- 電磁波は無い

交流回路 — 正弦波交流 —

$$I(t) = I_0 \sin \left(2\pi \frac{t}{T} \right) = I_0 \sin \omega t$$

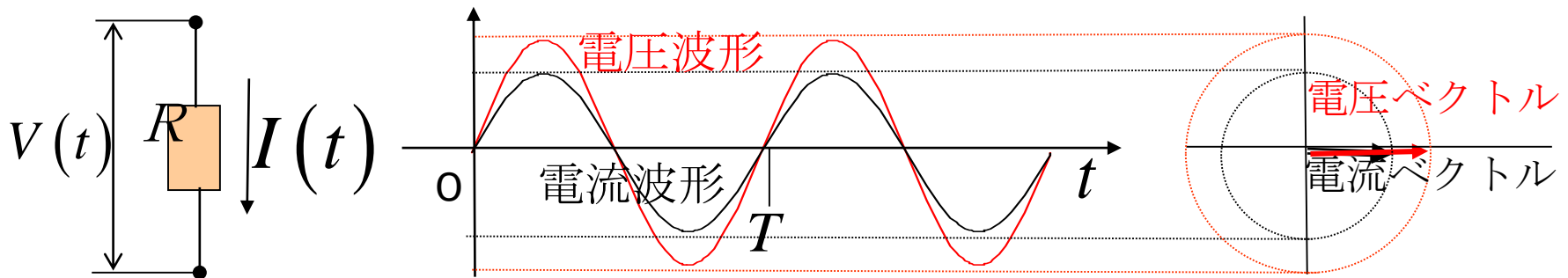
振幅
周期
角振動数

交流回路 -抵抗- $V(t) = RI(t)$

オームの法則が各瞬間の電圧と電流の間に成り立つとする

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

$$V(t) = RI_0 \sin \omega t$$

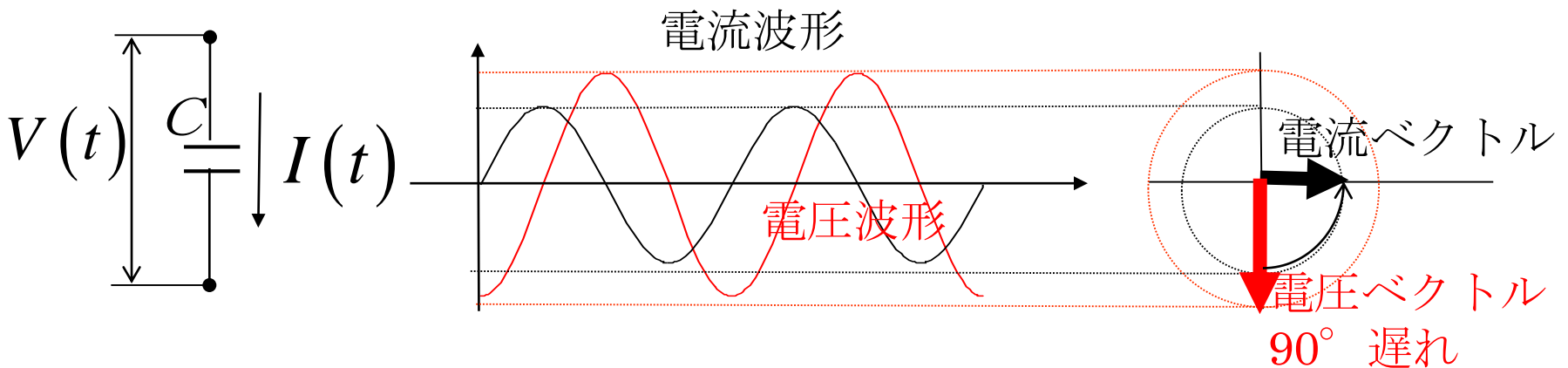


交流回路 -コンデンサー-

極板間の電圧 V と
流れ込む電流 I の関係

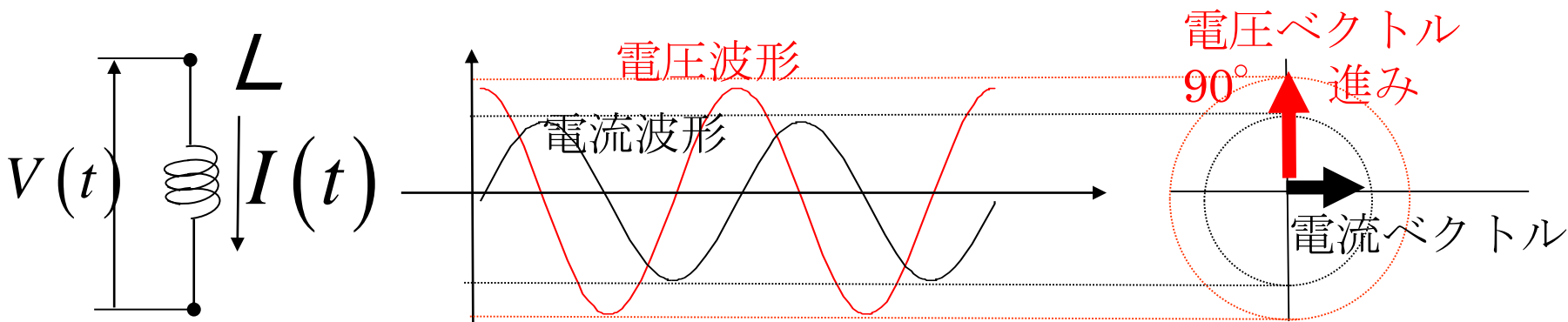
$$V(t) = \frac{1}{C} Q(t) = \frac{1}{C} \int_{t_0}^t I(t') dt'$$

$$V(t) = \frac{1}{C} \int_{t_0}^t I_0 \sin \omega t' dt' = -\frac{I_0}{\omega C} \cos \omega t + V(t_0)$$



交流回路 -コイル- $V(t) = L \frac{dI}{dt}$

$$V(t) = L \frac{d}{dt} (I_0 \sin \omega t) = \omega L I_0 \cos \omega t$$



コンデンサー・コイルのリアクタンス

- 正弦波交流のとき、
- 「抵抗」に相当する電流と電圧の比
- 同じ素子でも振動数により変化する

コンデンサー： $\frac{1}{\omega C}$

低い振動数の電流が
流れにくい

コイル：

$$\omega L$$

高い振動数の電流が
流れにくい

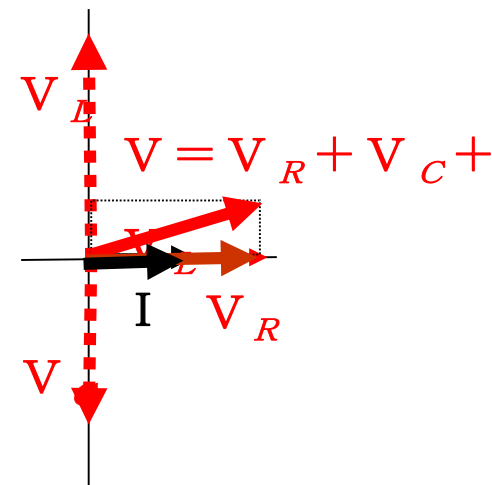
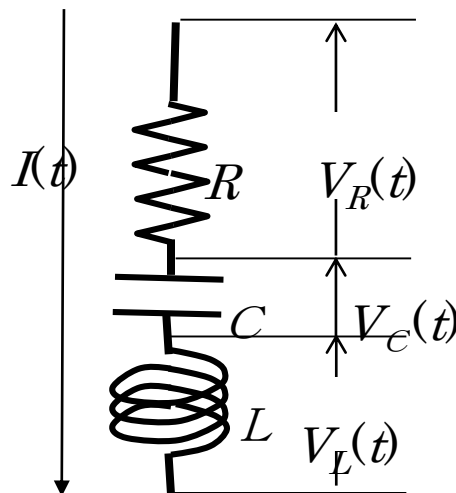
交流回路 – 直列 –

どの素子にも $I(t) = I_0 \sin \omega t$

$$V_R = RI_0 \sin \omega t$$

$$V_C = X_C I_0 \sin\left(\omega t - \frac{\pi}{2}\right), \quad X_C = \frac{1}{\omega C}$$

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



$$V(t) = V_R(t) + V_C(t) + V_L(t) = V_0 \sin(\omega t + \theta)$$

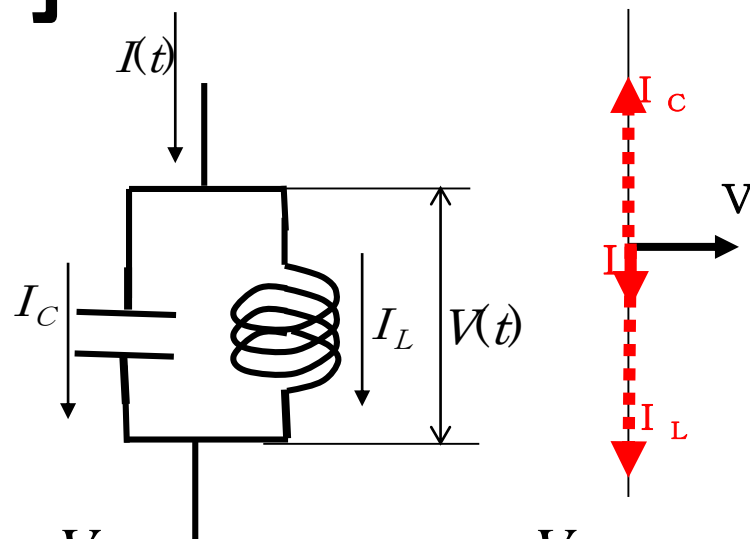
$$V_0 = I_0 \sqrt{(X_L - X_C)^2 + R^2} = I_0 \sqrt{\left(\omega L - \frac{1}{\omega C}\right)^2 + R^2}$$

$$\tan \theta = \frac{X_L - X_C}{R} = \frac{\omega L - \frac{1}{\omega C}}{R}$$

交流回路 - 並列 -

どの素子にも

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

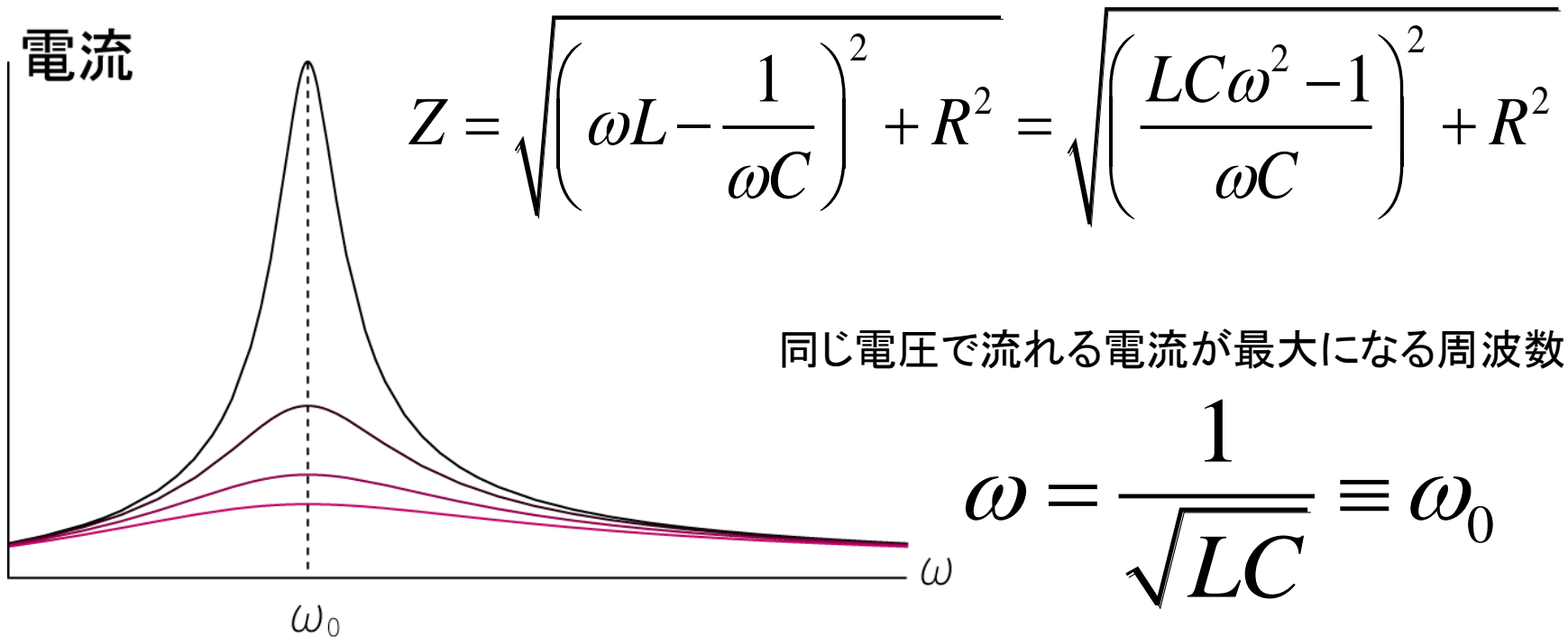
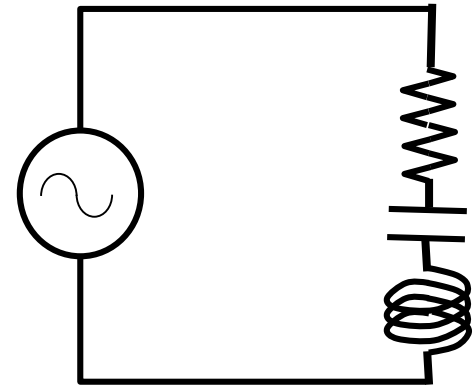


$$I_C = \frac{V_0}{X_C} \sin \omega t \quad \text{および} \quad I_L = \frac{V_0}{X_L} \sin(\omega t - \pi) = -\frac{V_0}{X_L} \sin \omega t$$

$$I = I_C + I_L = V_0 \left(\frac{1}{X_C} - \frac{1}{X_L} \right) \sin \omega t$$

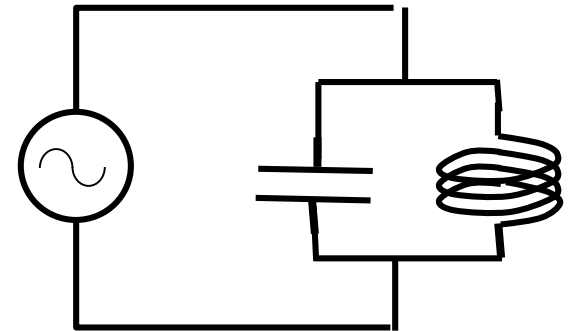
直列共振

インピーダンス $V_0 = ZI_0$



並列共振

■ インピーダンス



$$Z = \frac{1}{\frac{1}{X_C} - \frac{1}{X_L}} = \frac{1}{\omega C - \frac{1}{\omega L}} = \frac{\omega L}{\omega^2 LC - 1}$$

同じ電流で電圧が最大になる周波数

$$\omega = \frac{1}{\sqrt{LC}} \equiv \omega_0$$

交流電力 - 抵抗 -

- 瞬時の電力
- 抵抗

抵抗に限らず

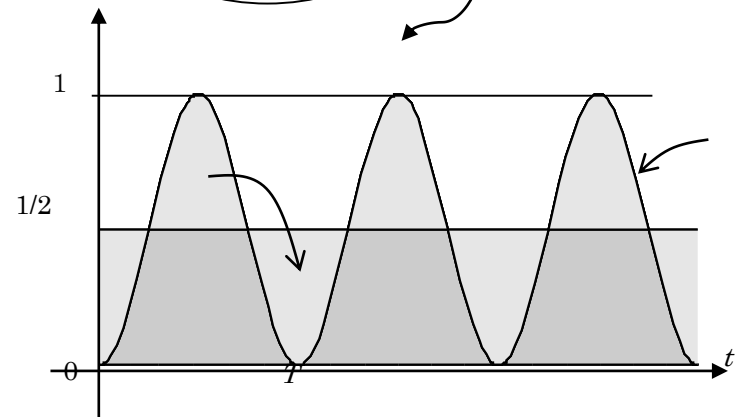
$$P(t) = I(t)V(t)$$

$$V(t) = RI(t)$$

$$P = IV = RI^2 = RI_0^2 \sin^2 \omega t$$

- 時間平均した電力

$$\langle P \rangle = \frac{U}{T} = \frac{RI_0^2}{2}$$



交流電圧・電流の実効値

2乗平均電流・電圧

$$I_{\text{rms}} = \sqrt{I_0^2 \frac{1}{T} \int_0^T \sin^2 \omega t \, dt} = \sqrt{I_0^2 \frac{1}{2}} = \frac{I_0}{\sqrt{2}}$$

$$V_{\text{rms}} = \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T V(t)^2 \, dt} = \frac{V_0}{\sqrt{2}}$$

$$\langle P \rangle = \frac{RI_0^2}{2} = RI_{\text{rms}}^2 = I_{\text{rms}} V_{\text{rms}}$$

抵抗で消費される
交流電力と同じ
になる**実効的な直流**

交流電力 –コンデンサ・コイル–

電流と電圧が90度ずれる

コンデンサの場合

$$I = I_0 \sin \omega t \qquad V = -\frac{I_0}{\omega C} \cos \omega t$$

$$P = IV = (I_0 \sin \omega t) \cdot \frac{I_0}{\omega C} \cos \omega t = -\frac{I_0^2}{2\omega C} \sin 2\omega t$$

$$\langle P \rangle = 0$$

交流電力 ー一般の回路ー

- 電力を消費するのは
電流と電圧の位相が同じものだけ

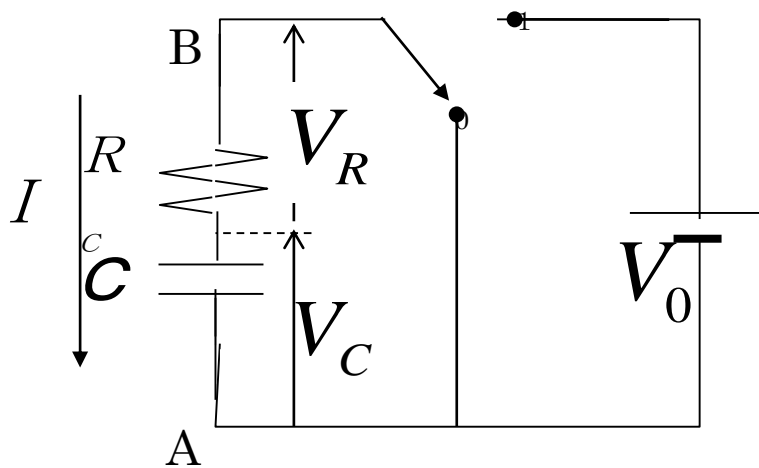
$$V = V_0 \sin(\omega t + \theta) = (V_0 \cos \theta) \sin \omega t + (V_0 \sin \theta) \cos \omega t$$

$$\langle P \rangle = \frac{1}{T} \int_0^T I_0 (V_0 \cos \theta) \sin^2 \omega t dt = \frac{I_0 V_0 \cos \theta}{2}$$

有効電力

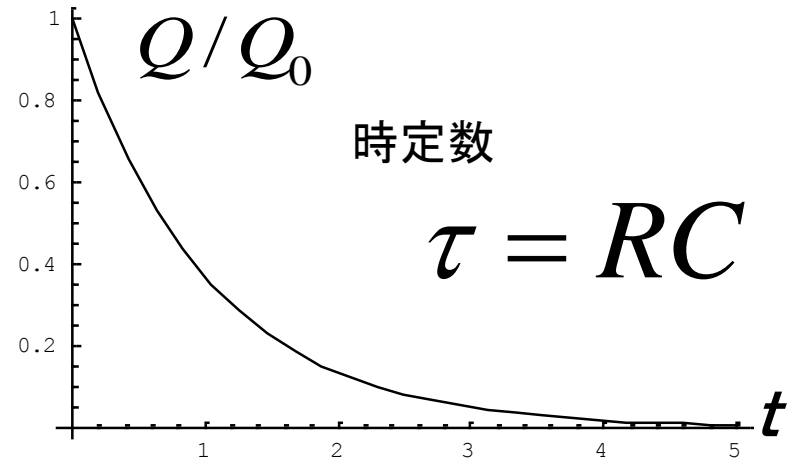
無効電力:しかし電流は流れる

RC時定数回路の過渡的な振る舞い 蓄えられたエネルギーの放出



$$V_R(t) + V_C(t) = V(t)$$

$$R \frac{dQ}{dt} + \frac{1}{C} Q = V(t)$$



初期条件 $Q(0) = Q_0$

$$Q(t) = Q_0 e^{-\frac{t}{RC}}$$

LCR共振回路の過渡的振る舞い 電場と磁場が交互にエネルギーを担う

