- 2 正弦波交流回路
- 2.1 正弦波交流

$$e = E_0 \cos(\omega t + \theta)$$

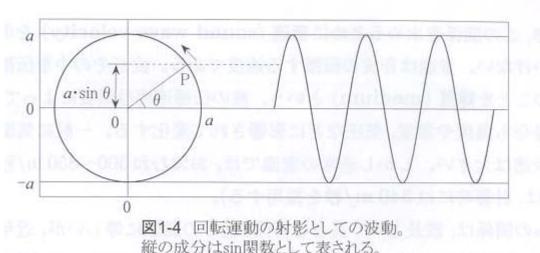
*E*₀: 振幅

 $\phi = \omega t + \theta$: 位相

ω: 角周波数

 $\theta: t=0$ での位相 (初期位相)

角周波数ωとは?



縦の成分はsin関数として表される。

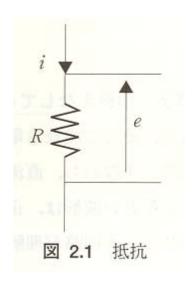
角周波数= $2 \pi \times$ 周波数 ($\omega = 2 \pi f$)

$$\omega = 2\pi f$$
, $T = 1/f$

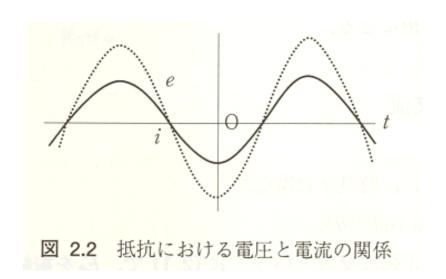
f: 周波数 〜ルツ [herz, Hz]

T: 周期 秒 「s]

(1) 抵抗

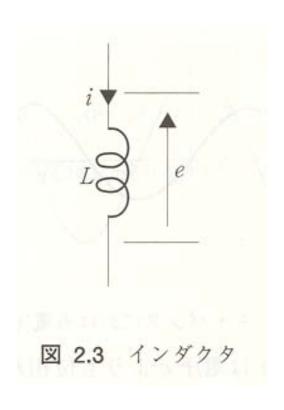


$$e = Ri$$



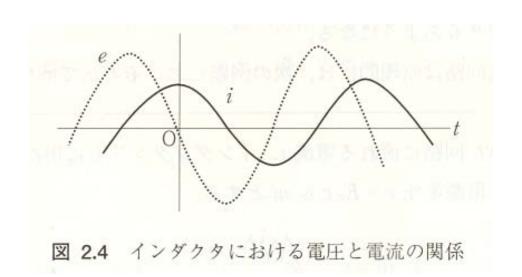
電流iと電圧eは同位相

(2) インダクタ (コイル)



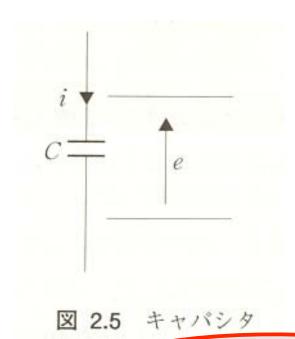
$$e = L \frac{di}{dt} = -\omega L I_0 \sin \omega t$$
 くなると電流が大きく なる

$$e = \omega L I_0 \cos(\omega t + \pi/2)$$



電圧eは電流iより位相が $\pi/2$ 進む電流iは電圧eより位相が $\pi/2$ 遅れる

(1) キャパシタ (コンデンサ)

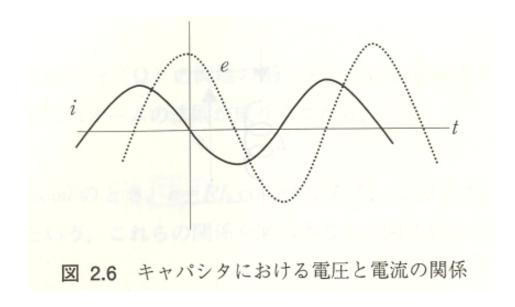


 $i = C \frac{de}{dt}$

直流の場合eは変化 しない de/dt=0

$$i = C\frac{de}{dt} = -\omega C E_0 \sin \omega t$$

$$i = \omega C E_0 \cos(\omega t + \pi/2)$$

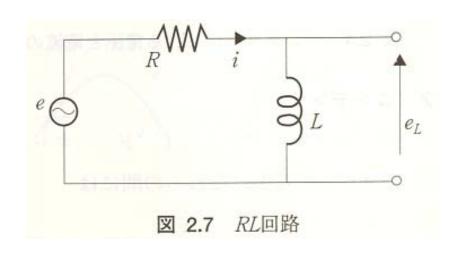


電流iは電圧eより位相が $\pi/2$ 進む電圧eは電流iより位相が $\pi/2$ 遅れる

 $L: i は e より \pi/2 遅れる$

 $C: i は e より \pi/2 進む$

[例題 2.1]



$$e = L\frac{di}{dt} + Ri$$
 $e = E_0 \cos \omega t$ とすると
 i も同じ周波数の正弦波となる
(受動,線形,時不変)

$$\begin{split} i &= I_0 \cos(\omega t + \theta) \succeq \mathcal{F} \preceq \succeq \\ E_0 \cos \omega t &= -\omega L I_0 \sin(\omega t + \theta) + R I_0 \cos(\omega t + \theta) \\ &= I_0 \sqrt{R^2 + \omega^2 L^2} \cos(\omega t + \theta + \phi) \ , \\ \phi &= \tan^{-1} \frac{\omega L}{R} \end{split}$$

$$\sin(\alpha \pm \beta) = \sin(\alpha)\cos(\beta) \pm \cos(\alpha)\sin(\beta)$$
$$\cos(\alpha \pm \beta) = \cos(\alpha)\cos(\beta) \mp \sin(\alpha)\sin(\beta)$$

時刻tに無関係に成立するので、振幅と位相が等しい.

$$E_0 = I_0 \sqrt{R^2 + \omega^2 L^2}$$

$$\theta + \phi = 0$$

$$I_0 = \frac{E_0}{\sqrt{R^2 + \omega^2 L^2}}$$

$$\theta = -\phi = -\tan^{-1} \frac{\omega L}{R}$$

$$e_{L} = L \frac{di}{dt}$$

$$= -\omega L I_{0} \sin(\omega t - \phi)$$

$$= \frac{\omega L E_{0}}{\sqrt{R^{2} + \omega^{2} L^{2}}} \cos(\omega t - \phi + \frac{\pi}{2})$$

 e_L は e より位相が $\pi/2-\phi$ 進む

2.2 複素電圧·電流法

$$e^{j\omega t} = \cos \omega t + j\sin \omega t$$
, $j = \sqrt{-1}$

$$\dot{E} = E_0 e^{j(\omega t + \theta)}$$

$$= E_0 \cos(\omega t + \theta) + j E_0 \sin(\omega t + \theta)$$

E: 複素電圧

 $e = E_0 \cos(\omega t + \theta)$: 実電圧,瞬時電圧

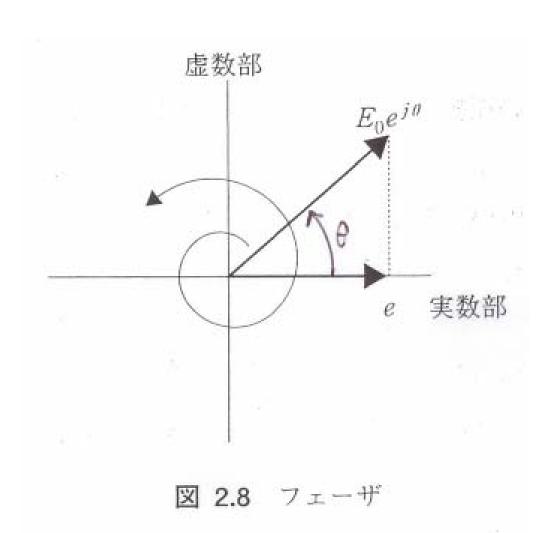
$$\frac{d}{dt}e^{j\omega t} = j\omega \cdot e^{j\omega t}$$

$$\int e^{j\omega t} dt = \frac{1}{j\omega} e^{j\omega t} + C$$

微分,積分が非常に 容易にできる. (1) フェーザ (phasor)

フェーザ:複素ベクトル

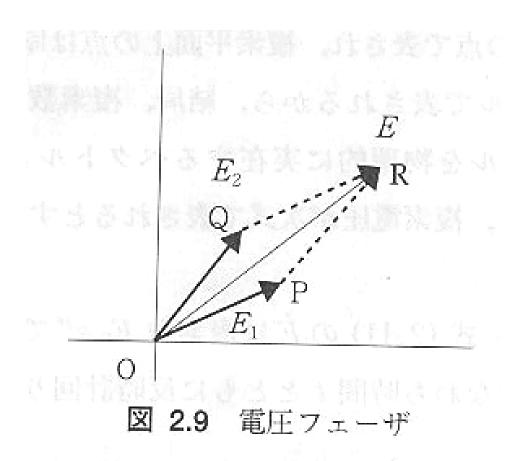
$$\dot{E} = E_0 \cdot e^{j(\omega t + \theta)}$$
$$= E_0 e^{j\theta} \cdot e^{j\omega t}$$



Eは $E_0e^{j\theta}$ を初期位置として, tと共に反時計回りに回転する フェーザ

実電圧はこのフェーザの 実軸上の成分(投影)で 単振動となる.

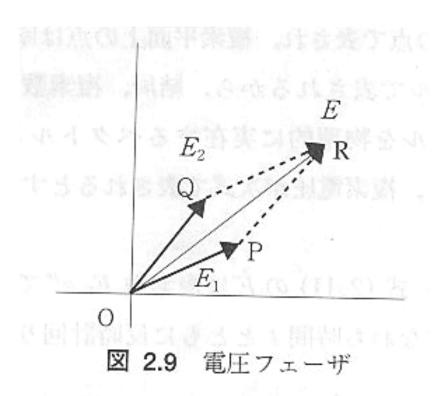
[例題 2.2]



 E_1 :振幅10V,初期位相30°

 E_2 :振幅10V,初期位相60°

 $E = E_1 + E_2$



偏角 ORは45°

$$\angle OPR = 150^{\circ}$$

 $\triangle ROP$ に余弦定理

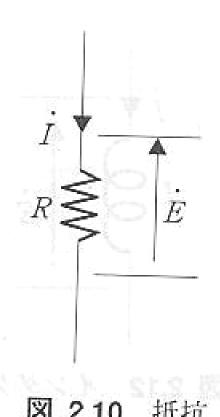
$$\overline{OR}^{2} = \overline{OP}^{2} + \overline{PR}^{2} - 2\overline{OP} \cdot \overline{PR} \cos 150^{\circ}$$

$$\overline{OR} = 19.3$$

E:振幅19.3V,初期位相45°

(2) 回路素子

(i)抵抗



複素電圧E, 複素電流I

$$\dot{E} = RI$$

· EとIは同位相 虚数部

図 2.11 抵抗における複素電圧・電流の関係

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

(ii) インダクタ(コイル)

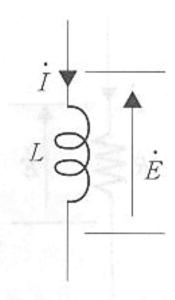


図 2.12 インダクタ

$$\dot{E} = L \frac{d \dot{I}}{dt}$$

$$\dot{I} = I_0 e^{j(\omega t + \theta)} \succeq \dot{\tau} \lesssim \succeq$$

$$\dot{E} = L \cdot j\omega I_0 e^{j(\omega t + \theta)}$$

$$= j\omega L \dot{I}$$

$$\dot{E} = j\omega L \dot{I}$$

\dot{E} は \dot{I} より j の位相角 $\pi/2$ 進む

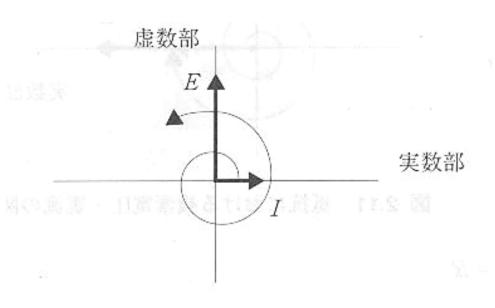


図 2.13 インダクタにおける複素電圧と 電流の関係

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

(iii) キャパシタ (コンデンサ)

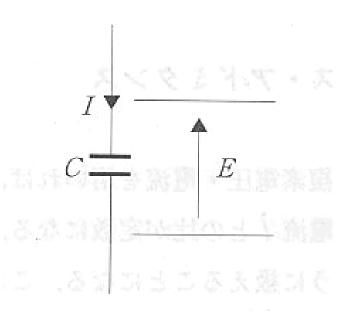


図 2.14 キャパシタ

$$\dot{I} = C \frac{d \dot{E}}{dt}$$

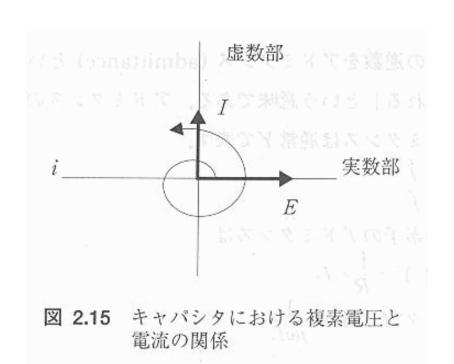
$$\dot{E} = E_0 e^{j(\omega t + \theta)} \succeq \div \circlearrowleft \succeq$$

$$\dot{I} = C \cdot j\omega E_0 e^{j(\omega t + \theta)}$$

$$= j\omega C \cdot \dot{E}$$

 $\dot{I} = j\omega C \cdot \dot{E}$

IはEよりjの位相角 $\pi/2$ 進む.



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

2.3 インピーダンス, アドミタンス

$$Z = \frac{\dot{E}}{\dot{I}}$$
 (インピーダンス, impedance)

電流の流れにくさ

抵抗 R: Z = R

インダクタ L: $Z = j\omega L$

キャパシタ C: $Z = \frac{1}{j\omega C}$

$$Y = \frac{1}{Z} = \frac{\dot{I}}{\dot{E}}$$
 (アドミタンス, admittance)

雷流の流れやすさ

抵抗
$$R$$
: $Y = \frac{1}{R} = G$

インダクタ
$$L$$
: $Y = \frac{1}{j\omega L}$
キャパシタ C : $Y = j\omega C$

キャパシタ
$$C: Y = j\omega C$$

(1) 直列接続・並列接続

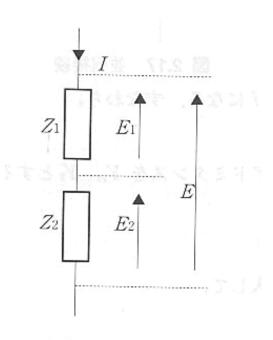


図 2.16 直列接続

$$\dot{E}=\dot{E}_1+\dot{E}_2$$
 $\dot{E}_1=Z_1\dot{I}$
 $\dot{E}_2=Z_2\dot{I}$
 $\dot{E}=\left(Z_1+Z_2\right)\dot{I}$
 $Z=Z_1+Z_2$ (合成インピーダンス)
 $\dot{E}=Z\dot{I}$

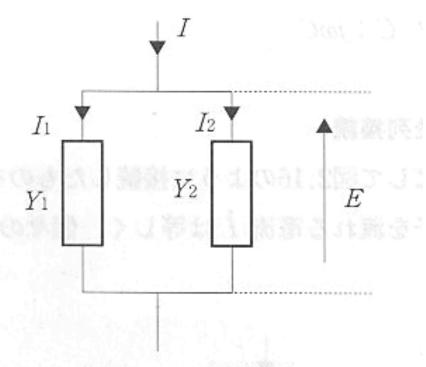


図 2.17 並列接続

$$egin{aligned} \dot{I} &= \dot{I}_1 + \dot{I}_2 \ \dot{I}_1 &= Y_1 \, \dot{E} \ \dot{I}_2 &= Y_2 \, \dot{E} \ \dot{I} &= \left(Y_1 + Y_2\right) \dot{E} \ Y &= Y_1 + Y_2 \, \left($$
合成アドミタンス $\right) \ \dot{I} &= Y \, \dot{E} \end{aligned}$

(2) 実数部·虚数部

インピーダンスZを実数部と虚数部に分け

$$Z = R + jX$$

実数部 R: 抵抗

虚数部 X:リアクタンス

X > 0の時 誘導性リアクタンス

X<0の時 容量性リアクタンス

アドミタンスYを実数部と虚数部に分け

$$Y = G + jB$$

実数部 G: コンダクタンス

虚数部 B: サセプタンス

B>0の時 容量性サセプタンス

B<0の時 誘導性サセプタンス

[例題 2.3]

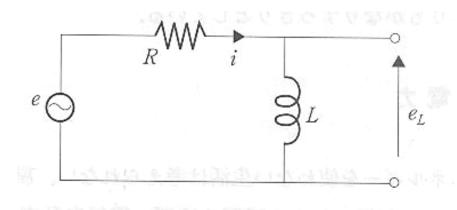


図 2.18 RL回路

$$e = E_0 \cos \omega t$$

$$\dot{E} = E_0 e^{j\omega t}$$

$$Z = R + j\omega L$$

$$= Z_0 e^{j\theta}$$

$$Z_0 = \sqrt{R^2 + \omega^2 L^2}$$

$$\theta = \tan^{-1} \frac{\omega L}{R}$$

$$\dot{I} = \frac{\dot{E}}{Z} = \frac{E_0 e^{j\omega t}}{Z_0 e^{j\theta}} = \frac{E_0}{Z_0} e^{j(\omega t - \theta)}$$

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

$$= e^{j\frac{\pi}{2}} \omega L \cdot \frac{E_0}{Z_0} e^{j(\omega t - \theta)}$$

$$= \frac{\omega L E_0}{Z_0} e^{j(\omega t + \frac{\pi}{2} - \theta)}$$

$$j=e^{j\frac{\pi}{2}}$$
であることを利用
瞬時値 i , e_L は I , E_L の実数部

$$i = \frac{E_0}{\sqrt{R^2 + \omega^2 L^2}} \cos(\omega t - \theta)$$

$$e_L = \frac{\omega L E_0}{\sqrt{R^2 + \omega^2 L^2}} \cos(\omega t - \theta + \frac{\pi}{2})$$