

### 3.基本交流回路

#### V. R-C並列回路

図のように、抵抗 $R[\Omega]$ とコンデンサ $C[F]$ を並列に接続し、実効値 $V[V]$ ,周波数 $f[Hz]$ の正弦波電圧を加えた時に、電流 $I[A]$ が流れたとする。

$V_R$ は $i$ と同相で

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

$I_C$ は $V$ より位相が $\pi/2$ 進む。 $1/\omega C = X_C$ とおくと、

$$I_C = \frac{V}{\frac{1}{\omega C}} = \frac{V}{X_C}$$

となり、この回路の全電圧 $V$ は $V_R$ と $V_C$ とのベクトル和となる。

ベクトル図より  $i$ は電圧 $V$ より $\theta$ だけ位相が進み

$$I = \sqrt{I_R^2 + I_C^2}$$

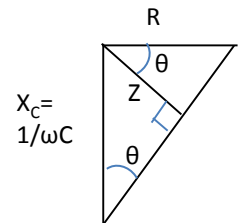
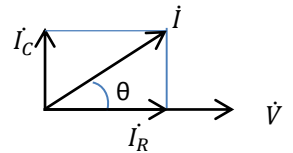
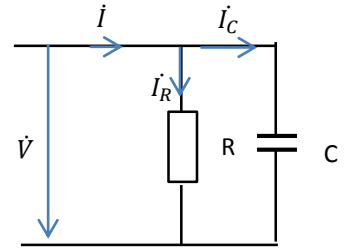
$$= \sqrt{\left(\frac{V}{R}\right)^2 + \left(\frac{V}{X_C}\right)^2} = V \sqrt{\left(\frac{1}{R}\right)^2 + \left(\frac{1}{X_C}\right)^2}$$

$$\therefore Z = \frac{V}{I} = \frac{1}{\sqrt{\left(\frac{1}{R}\right)^2 + \left(\frac{1}{X_C}\right)^2}}$$

$$\text{または } Z = \frac{RX_C}{\sqrt{R^2 + X_C^2}}$$

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

以上のインピーダンスの関係を図に表すと右下図のようになる。



本来なら次にR-L-C並列回路をすべきだが今回は省く。

## 4.交流の電力

### I. 交流の電力の意味

図のような回路に印加している電圧と電流の瞬時値を夫々  $v[V], i[A]$  とすれば瞬時電力  $p$  は

$$p = vi \quad [W]$$

ここで、

$$v = V_m \sin \omega t, \quad i = I_m \sin(\omega t - \theta)$$

とすれば

$$\begin{aligned} p &= vi = V_m I_m \sin \omega t \cdot \sin(\omega t - \theta) \\ &= \frac{V_m I_m}{2} \{(\cos \theta - \cos(2\omega t - \theta))\} \quad (*1) \\ &= VI \cos \theta - VI \cos(2\omega t - \theta) \end{aligned}$$

ここで、

$$V = V_m / \sqrt{2}, \quad I = I_m / \sqrt{2}$$

上の式で、第1項は時間に関係なく一定値となり、第2項は  $VI$  を最大値として、 $\omega$  の2倍で変化することを表している。

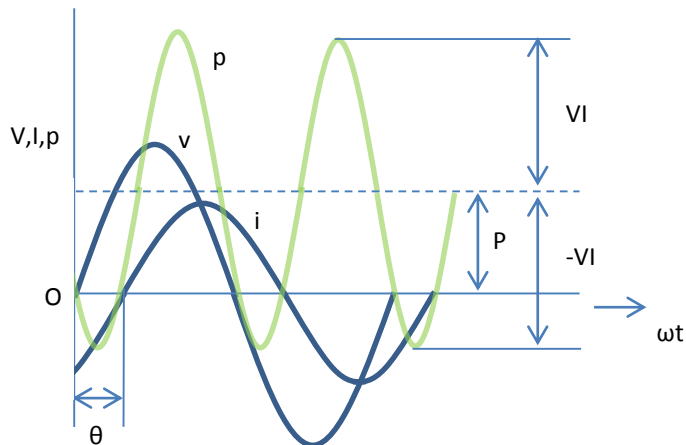
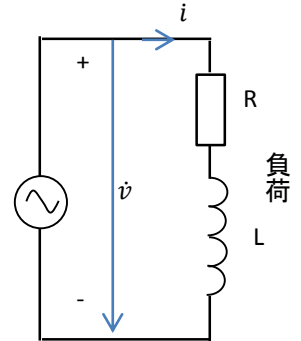
ここで、 $\cos$  の1サイクルの平均は0となるので、 $P$  を1サイクルについて平均した値、つまり平均電力は  $VI \cos \theta$

となる。一般に交流電力はこの平均電力で表され、電力  $P$  は

$$P = VI \cos \theta \quad [W]$$

となる。

上式の  $\theta$  は、電流  $i$  が電圧  $v$  より遅れている位相角であるが、進みの場合は  $\cos(-\theta)$  となる。しかし、 $\cos(-\theta) = \cos \theta$  なので、遅れ、進みのいずれの電流でも電力は上記の式となる。



(\*1)三角関数の公式  $\sin A \cdot \sin B = \frac{1}{2} \{(\cos(A - B) - \cos(A + B))\}$  より

## 4.交流の電力

### II. 力率

前項で電力Pは

$$P = VI \cos \theta \text{ [W]}$$

となることを示したが、これから

$$\cos \theta = \frac{P}{VI}$$

という関係がわかる。ここで、 $\cos \theta$ の値は、電力VIのうち、どれだけの値が電力になるかを表す率でもあるので、この $\cos \theta$ を負荷の**力率**(power factor)という。また、位相角 $\theta$ を負荷の**力率角**という。つまり、

$$\text{力率} = \cos \theta = \frac{P}{VI}$$

通常は百分率で表すので

$$\text{力率} = \frac{P}{VI} \times 100 \text{ (\%)}$$

となる。

この事から分かるように、電力を送る場合、力率が小さいほど電流を大きくする必要があり。電流が大きければ、線路の熱損失が大きくなるし、電圧降下も大きくなって効率が悪い。通常力率が85%以上のものは「力率がよい」といい、85%未満のときは「力率が悪い」という。

大まかな力率の数の例

負荷	力率(%)
電球	100
テレビ	90
三相モータ	70~85
蛍光灯	60
交流溶接機器	30~40

## 4.交流の電力

### III. 皮相電力と無効電力

#### 皮相電力

交流回路では、電圧 $V$ と $I$ を掛けただけのものは電力ではなく、見かけの電力を表しているに過ぎない。この $V \times I$ を負荷の**皮相電力**という。つまり

$$\text{皮相電力} = \text{電圧} \times \text{電流} \quad [VA]$$

単位は**ボルトアンペア**[VA]または**キロボルトアンペア**[kVA]を用いる。

この皮相電力は、交流発電機や変圧器などの容量を表すのに用いられる。理由は、機器の出力[kW]は負荷によって変動するが、一般の負荷に対して、どれだけの定格電圧 $V$ のもとに、どれだけの電流 $I$ を供給できるかを表すのには便利のためである。

#### 無効電力

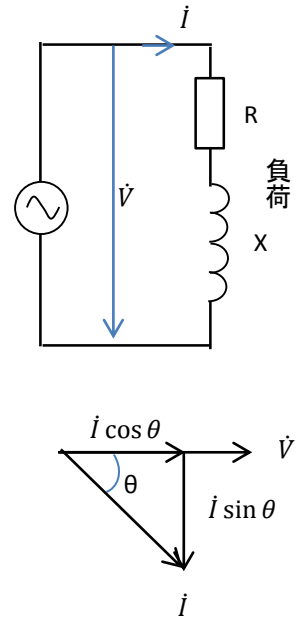
図のような回路図で、電圧を印加し、電流が流れ、負荷の力率が $\cos \theta$ のベクトルを描くと図のようになる。この場合 $i$ は電圧 $\dot{V}$ と同相の $i \cos \theta$ と $\pi/2$ 位相がずれた $i \sin \theta$ に分解できる。

いま、電力 $P$ を  $P=VI \cos \theta$  としてみると、 $I \cos \theta$  は電力 $P$ [W]を生じるのに有効な電流と考えられる。このような理由から、電圧と同相分の電流 $I \cos \theta$ を $i$ の**有効電流**という。

これに対し、 $I \sin \theta$ と $V$ の電力は0であるので(力率=0のため)、 $I \sin \theta$ を $i$ の**無効電流**といい、 $I \sin \theta$ と $V$ の積を**無効電力**という。

$$\text{無効電力} = VI \sin \theta \quad [Var]$$

単位には**バール**[Var]または**キロバール**[kVar]が用いられる。また、 $\sin \theta$ 無効率という。



### IV. 電力、皮相電力、無効電力の関係

電力を $P$ ,皮相電力を $P_a$ ,無効電力を $P_r$ としたとき、

$$P = VI \cos \theta \quad [W]$$

$$P_a = VI \quad [VA]$$

$$P_r = VI \sin \theta \quad [Var]$$

の関係であったので、

$$\begin{aligned} P^2 + P_r^2 &= (VI \cos \theta)^2 + (VI \sin \theta)^2 \\ &= V^2 I^2 (\cos^2 \theta + \sin^2 \theta) \\ &= V^2 I^2 = P_a^2 \\ \therefore P_a &= \sqrt{P^2 + P_r^2} \\ \cos \theta &= \frac{P}{P_a} = \frac{P}{\sqrt{P^2 + P_r^2}} \\ \sin \theta &= \frac{P_r}{P_a} = \frac{P_r}{\sqrt{P^2 + P_r^2}} \end{aligned}$$

という関係がある。

これらをインピーダンスの関係から見てみると

負荷の抵抗を $R$ ,リアクタンスを $X$ ,インピーダンスを $Z$ とすると

$$V = IZ \quad [V]$$

$$R = Z \cos \theta, X = Z \sin \theta$$

より

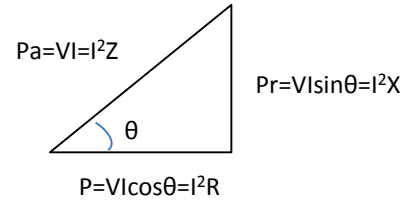
## 4. 交流の電力

$$P = VI \cos \theta = (IZ) \times I \times \left(\frac{R}{Z}\right) = I^2 R \quad [W]$$

$$Pr = VI \sin \theta = (IZ) \times I \times \left(\frac{X}{Z}\right) = I^2 X \quad [Var]$$

$$Pr = VI = I^2 Z \quad [VA]$$

上式から、電源から送られた電力 $P=VI \cos \theta$  [W]は $P=IR^2$ [W]の電力となり、  
抵抗だけで消費されることになる。



## 4'. 記号法による交流回路の計算

I. ここまでは、交流回路をベクトル図を用いて計算してきたが、さらに進んで、交流のベクトルを複素数で表す記号法を学ぶ。記号法は、交流回路の計算を直流回路のような計算でできる特徴がある。

### II. 複素数

#### 虚数

例えば数式  $x^2+4=0$  を解きたい場合、 $x^2=-4$  となり、今までの数学では解けなかった。そこで、**虚数** というものを考え、 $\sqrt{-2}, \sqrt{-3}$  などを扱えるようにした。先の式だと、

$$x = \sqrt{-4} = \sqrt{4 \times (-1)} = 2\sqrt{-1} = j2$$

$$(\sqrt{-2} \text{ なら } j\sqrt{2})$$

となる。ここで、 $\sqrt{-1}$ は虚数単位といい、**j**で表す。(数学では*i*を使用するが、電気では**j**を使用する)

#### 複素数

実数と虚数からできている数を**複素数**という。

$$\text{複素数} = \text{実数} + \text{虚数}$$

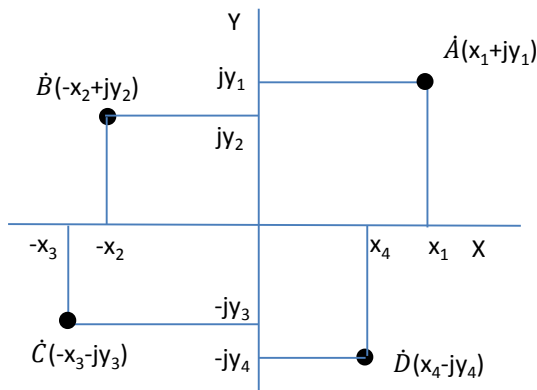
複素数を  $\dot{A}$  とすれば、

$$\dot{A} = a + ib$$

で表される。ここで、**a**を**実部**、**b**を**虚部**という。

### III. 複素数による交流のベクトル表示

図のようなX軸に実数、Y軸に虚数をとった直角座標(複素平面という)において、各座標上の各点は図のように表される。

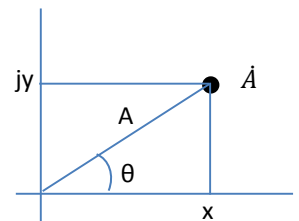


ここで、 $\dot{A}$ についてみると、絶対値と位相角  $\theta$  は

$$|\dot{A}| = A = \sqrt{x^2 + y^2} = \sqrt{(\text{実部})^2 + (\text{虚部})^2}$$

$$\theta = \tan^{-1} \frac{y}{x} = \tan^{-1} \frac{\text{虚部}}{\text{実部}}$$

であらわされる。(x<sub>1</sub>→x, y<sub>1</sub>→yとおいた)



## 4'.記号法による交流回路の計算

よって、大きさと方向を持った交流のベクトルは複素数で表わされることがわかる。

例えば、下図のような*i*というベクトルがあったとすると、

$$\dot{I} = I_1 + jI_2$$

と表せば、大きさと位相角  $\theta$  は

$$|i| = I = \sqrt{I_1^2 + I_2^2}$$
$$\theta = \tan^{-1} \frac{I_2}{I_1}$$

となる。

逆に、電流の大きさと位相  $\theta$  がわかっているならば、

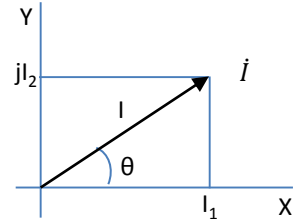
$$I_1 = I \cos \theta, \quad I_2 = I \sin \theta$$

であるので、

$$\dot{I} = I_1 + jI_2 = I \cos \theta + j I \sin \theta = I(\cos \theta + j \sin \theta)$$

の複素数で表せる。

このように、交流を複素数で表す方法を**記号法**という。



### 極座標式

複素数は、次のような極座標でも表すことができる。(オイラーの公式)(\*1))

$$\cos \theta + j \sin \theta = \varepsilon^{j\theta}$$

従って、前頁のベクトル  $\dot{A}$  は

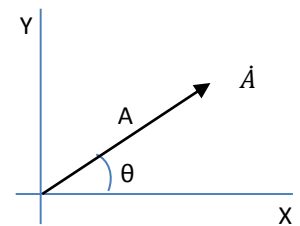
$$\dot{A} = A(\cos \theta + j \sin \theta) = A\varepsilon^{j\theta}$$

とあらわせる。この極座標式では、大きさが  $A$ 、位相角が  $\theta$  のベクトルを端的に表している便利である。

また、以下のように表すこともある

$$\dot{A} = A\varepsilon^{j\theta} = A\angle\theta$$

もし位相角が負の場合は、 $\angle-\theta$  等と書く。



以上の記号法の表し方をまとめると以下のようになる。

- |         |   |
|---------|---|
| □ 直交座標式 | $\dot{A} = x + jy$  |
| □ 三角関数式 | $\dot{A} = A(\cos \theta + j \sin \theta)$                  |
| □ 極座標式  | $\dot{A} = A\varepsilon^{j\theta}, \dot{A} = A\angle\theta$ |

(\*1): $\varepsilon$ (イプシロン)は自然対数の底:2.71828 -)

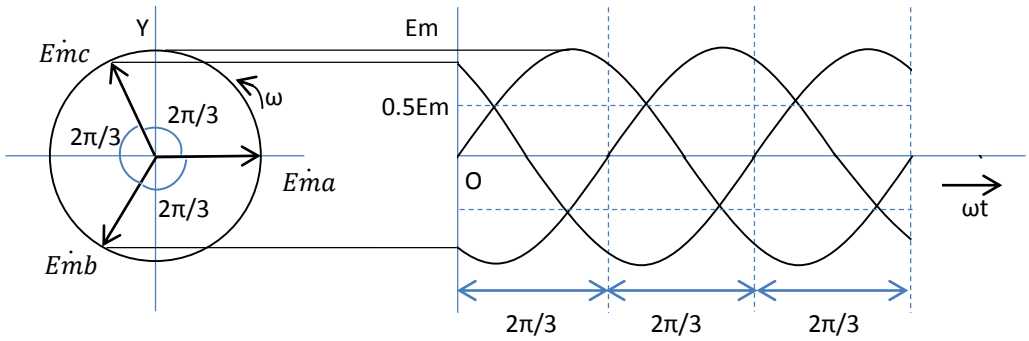
# 5.三相交流回路

## I. 三相交流回路

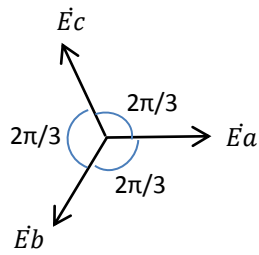
### 波形とベクトル

三相起電力の波形と最大値の回転ベクトルの関係は下図(1)のようになる。

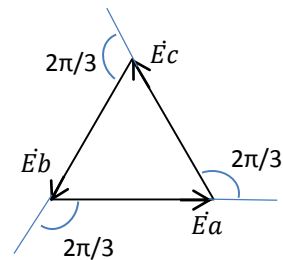
実効値の静止ベクトルでは図(2)(Y結線の時)または(3)( $\Delta$ 結線の時)のようになる。



図(1)



図(2)



図(3)



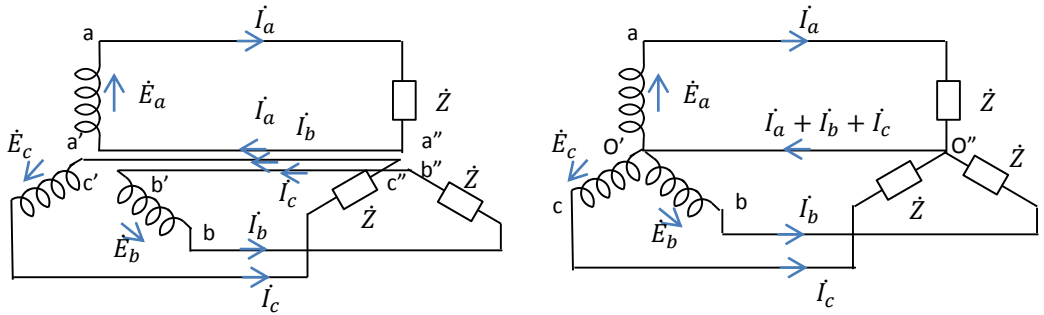
## 5.三相交流回路

### II. 星形(スター)結線

下図左のように三相電源の各相に  $Z = Z \angle \theta$  のインピーダンス負荷を接続したとき、各相に流れる電流は、

$$I_a = \frac{\dot{E}_a}{Z}, I_b = \frac{\dot{E}_b}{Z}, I_c = \frac{\dot{E}_c}{Z}$$

となる。各電流はそれぞれ同大で互いに  $2\pi/3$ [rad]の位相差を持つ電流で、各相の起電力よりそれぞれ  $\theta$  だけ遅れた電流となる。このような電流を対称三相電流という。



この結線で、電源側の  $a', b', c'$ 、負荷側の  $a'', b'', c''$  各端子を一括して、上図右のように  $I_a + I_b + I_c$  という合成電流が流れる一本にしても問題ない。この結線法を**三相4線式**という。

ここで、各電流が同大で互いに  $2\pi/3$ [rad]の位相差を持つ電流である場合は、

$$I_a + I_b + I_c = 0$$

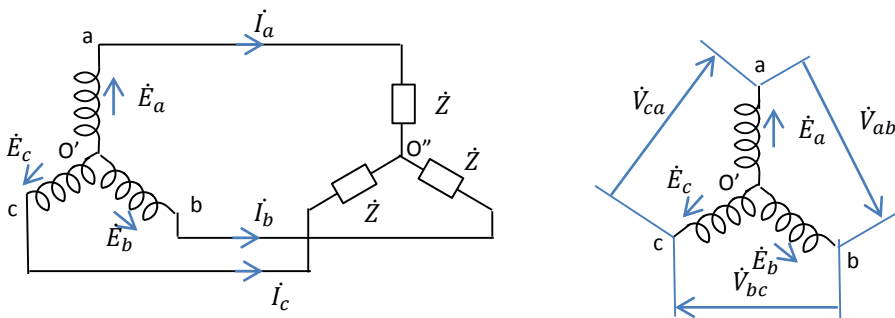
となるので、電源の  $O'$  と  $O''$  を接続している線を省いても全体の電流分布は変わらない。このようにして出来た下図左のような結線法を**星形(スター)結線**、または**Y結線**という。

下図左において、電源の各コイルの端子電圧 ( $E_a \sim E_c$ ) や負荷の各インピーダンスの端子電圧を**相電圧**、または**星形電圧**といい、3本の電源間の電圧、 $V_{ab}, V_{bc}, V_{ca}$  を**線間電圧**という。また、各線に流れる電流を**線電流**といい、各相に流れる電流を**相電流**という。(スター結線の場合は線電流と相電流は等しい)

さらに、 $O', O''$  を**中性点**といい、上図右のように両中性点を接続している線を**中性線**という。

各電圧、電流の関係については、

$$\begin{aligned} \text{線間電圧} &= \sqrt{3} \times \text{相電圧} \quad (V_{ab} = \sqrt{3}E_a) \\ \text{線電流} &= \text{相電流} \end{aligned}$$



## 5.三相交流回路

### III. 三角結線

下図左のように三相電源の各相に  $Z = Z \angle \theta$  のインピーダンス負荷を接続したとき、負荷に流れる電流は、

$$I_a' = \frac{\dot{E}_a}{Z}, I_b' = \frac{\dot{E}_b}{Z}, I_c' = \frac{\dot{E}_c}{Z}$$

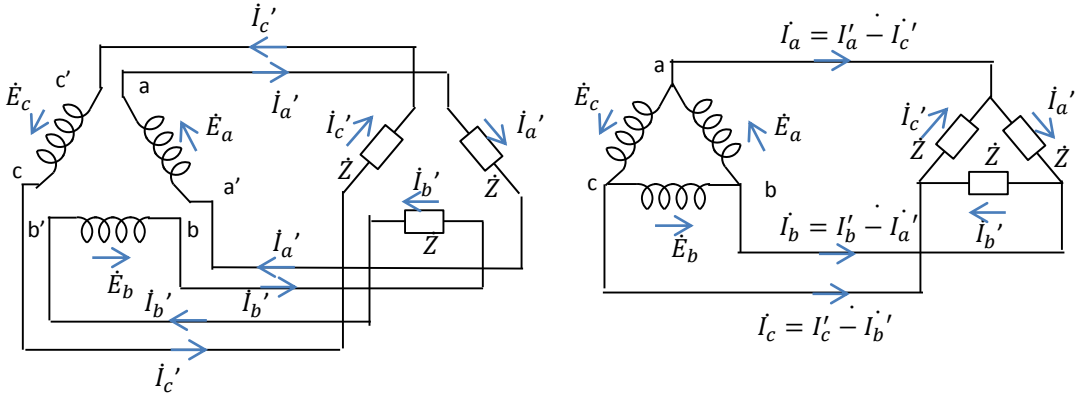
となる。各電流はそれぞれ各相の起電力より位相が  $\theta$  遅れた電流となる。

いま、下右図のように、電源も負荷も閉回路に結線して、両方を3本の線で結線しても、電源や負荷に流れる電流には変化がない。その代り、各線電流は夫々

$$\begin{aligned} I_a &= I_a' - I_c' \\ I_b &= I_b' - I_a' \\ I_c &= I_c' - I_b' \end{aligned}$$

になる。

下右図のように閉回路に結線することを**三角結線**、または **$\Delta$  (デルタ) 結線**という。



各電圧、電流の関係については、

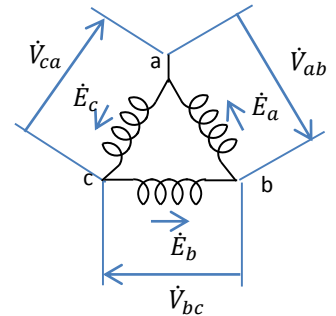
各相の端子間には各相の起電力がそのまま端電圧となって現れるので

$$V_{ab} = E_a, V_{bc} = E_b, V_{ca} = E_c$$

線間電圧 = 相電圧

また、相電流と線電流については

線電流 =  $\sqrt{3}$  × 相電流



## 5.三相交流回路

### IV. 三相の電力

三相回路の電力は、その結線に関係なく三つの相の電力の和になる。従って

$V_a, V_b, V_c$ : 相電圧、  $I_a, I_b, I_c$ : 相電流

$\theta_a, \theta_b, \theta_c$ : 各相の力率角

$P$ : 総電力  $P_a, P_b, P_c$ : 各相の電力

とすれば、

$$P = P_a + P_b + P_c \\ = V_a I_a \cos \theta_a + V_b I_b \cos \theta_b + V_c I_c \cos \theta_c$$

となる。ここで、対称三相電源で各相の負荷が等しい、平衡三相負荷であれば

$$V_a = V_b = V_c = V_p, \quad I_a = I_b = I_c = I_p, \quad \theta_a = \theta_b = \theta_c = \theta_p$$

となる。このような回路を平衡三相回路という。

従ってこの場合、上記の電力の式は

$$P = 3V_p I_p \cos \theta_p$$

となる。これを、線間電圧 $V$ と線電流 $I$ で考えると

$$\text{Y結線: } V_p = \frac{V}{\sqrt{3}}, \quad I_p = I$$

$$\Delta結線: V_p = V, \quad I_p = \frac{I}{\sqrt{3}}$$

であるので、Y結線でも、 $\Delta$ 結線でも総電力 $P$ は次の式となる。

$$P = \sqrt{3}VI \cos \theta$$

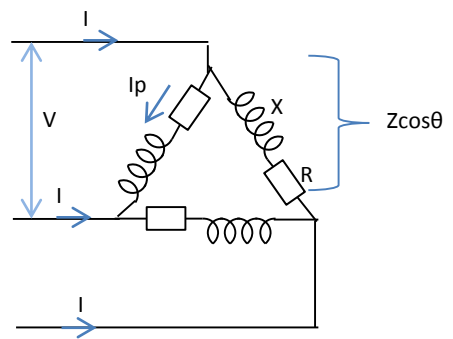
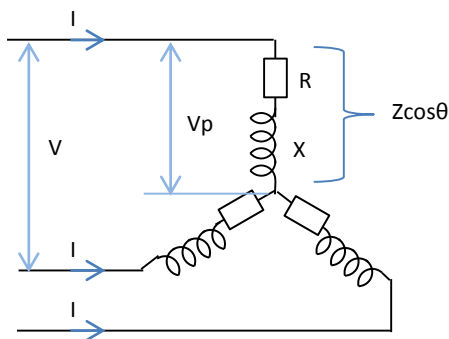
ここで注意することは、 $\theta$ は負荷の力率角、つまり $V_p$ と $I_p$ の位相差であって、線間電圧 $V$ と線電流 $I$ の位相差ではないということである。

上記の電力の式はひじょう〜に重要である。なぜなら、電源あるいは負荷がY結線であっても $\Delta$ 結線であっても、関係なく、単に線間電圧 $V$ と線電流 $I$ と負荷の力率 $\cos \theta$ のみから総電力 $P$ が算出できるからである。

また、三相全体での皮相電力と無効電力は以下のように計算される。

$$\text{皮相電力 } P_a = \sqrt{3}VI \quad [\text{VA}]$$

$$\text{無効電力 } P_r = \sqrt{3}VI \sin \theta \quad [\text{Var}]$$



## 6. 過渡現象

### I. 過渡現象とは

電気回路において、その回路の状態が変化したとき、例えば電圧やR,L,Cなどの定数が変化すれば、エネルギーの移動がおこって、電流はある定常な状態から次の定常な状態へと変化しようとする。しかし、LやCがあると、エネルギーの変化を妨げる方向に逆起電力を生じるため、変化は一瞬ではなく時間がかかるようになる。この間の状態を**過渡状態**といい、起きている現象を**過渡現象**という。

### II. R-L直列回路

電圧印加時

下図のようなR-L直列回路において、スイッチSを時間 $t=0$ に閉じ、直流電圧Eを加えたとき、 $t$ 秒後に流れる電流を $i$ とすれば、Rの両端の電圧降下は $Ri$ 、Lの両端に生じる逆起電力は $L \cdot di/dt$ であるので

$$E = Ri + L \frac{di}{dt}$$

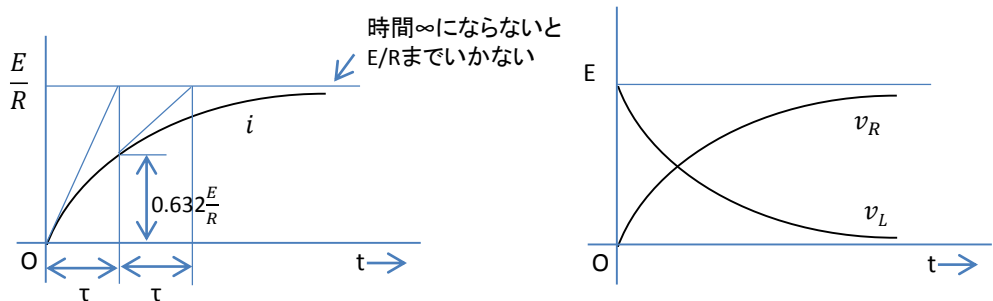
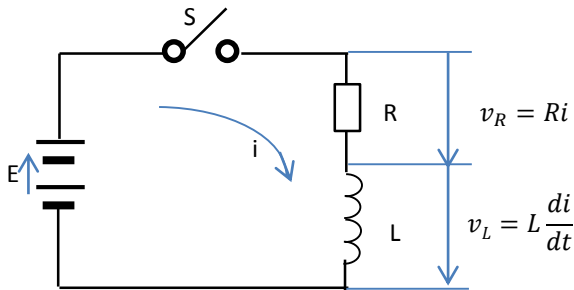
これを解けば(計算過程は省く)

$$i = \frac{E}{R} (1 - e^{-\frac{R}{L}t}) = \frac{E}{R} (1 - e^{-\frac{t}{\tau}})$$

$$\left( \tau = \frac{L}{R} \right)$$

となる。(\*1) ここで、 $\tau$ (\*2)を**時定数**といい単位は[sec]である。時定数が大きいと過渡現象が長く続くことになる。また、式中 $e^{-\frac{t}{\tau}}$ は時間 $t=\infty$ で0になることを表す。

この電流の変化を表せば、下段図のようになる。



時間が時定数  $\tau$  だけ経った時 ( $t = \tau$ ) の電流  $i$  については、

$$e^{-\frac{\tau}{\tau}} = e^{-1} = \frac{1}{e} \cong 0.368$$

よって

$$i = \frac{E}{R} (1 - 0.368) = 0.632 \frac{E}{R}$$

(\*1)この場合の $e$ は電圧ではなく、自然対数の底 $e=2.718$ である。 $\epsilon$ (イプシロン)で表すこともある。

(\*2) $\tau$ :「タウ」と読む

## 6.過渡現象

短絡時

次に、下図のように、起電力Eを加え、電流 $I=E/R$ が流れている時(定常状態)、スイッチSを接点aからbへ倒し、回路を短絡すれば、Lに蓄えられていた電磁エネルギーが放出して過渡現象を起こす。この時は

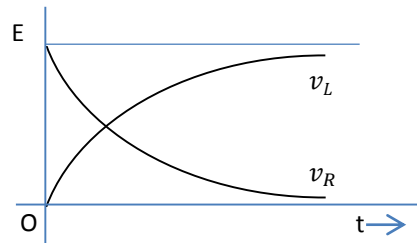
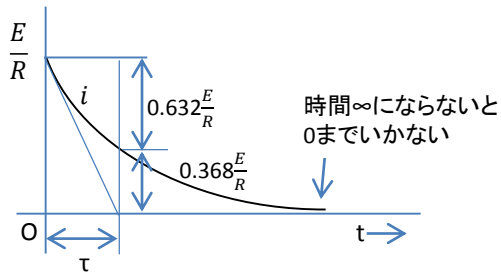
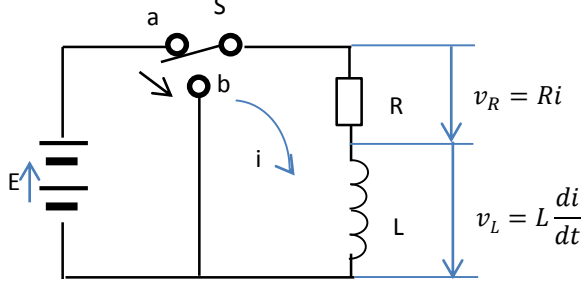
$$0 = Ri + L \frac{di}{dt}$$

であるので、これを解けば(計算過程は省く)

$$i = \frac{E}{R} e^{-\frac{R}{L}t} = \frac{E}{R} e^{-\frac{t}{\tau}}$$

$$\left(\tau = \frac{L}{R}\right)$$

となる。この電流の変化を表せば、下段図のようになる。



## 6. 過渡現象

### III. R-C直列回路

電圧印加時(充電)

左下図のようなR-C直列回路において、スイッチSを時間 $t=0$ にa側に閉じ、直流電圧Eを加えたとき、 $t$ 秒後に流れる電流を $i$ とすれば、コンデンサの電気量を $q$ 、電圧を $v_c$ としたとき

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

であり、

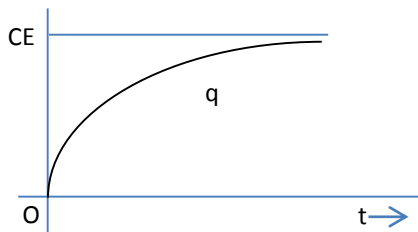
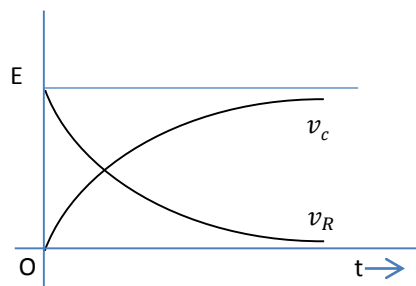
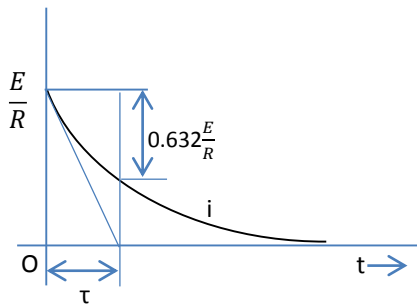
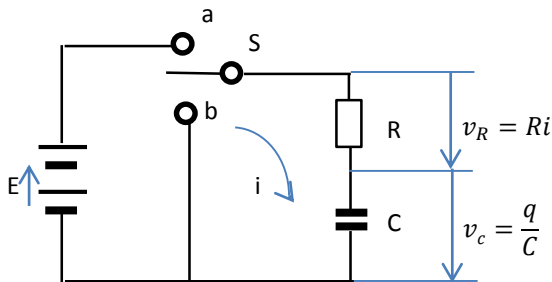
$$E = Ri + v_c = Ri + \frac{q}{C}$$

これを解けば(計算過程は省く)

$$i = \frac{E}{R} e^{-\frac{t}{CR}} = \frac{E}{R} e^{-\frac{t}{\tau}}$$

$(\tau = CR)$

となる。この電流の変化を表せば、右下図のようになる。



## 6.過渡現象

短絡時(放電)

今度は、 $Q=CE$ で充電されているコンデンサで(定常状態)、スイッチSを時間 $t=0$ にb側に閉じ、放電したとき、 $t$ 秒後に流れる電流を $i$ とすれば、コンデンサの電気量を $q$ 、電圧を $v_c$ としたとき

$$0 = Ri + v_c = Ri + \frac{q}{C}$$

これを解けば(計算過程は省く)

$$i = -\frac{E}{R} e^{-\frac{t}{CR}} = -\frac{E}{R} e^{-\frac{t}{\tau}}$$
$$(\tau = CR)$$

となる。この電流の変化を表せば、右下図のようになる。

(-なので、放電により電流の向きが逆となる)

