

電力回路

第11回目

対称座標法 2

<三相変圧器で△結線が用いられる理由>

対称座標法

- 三相変圧器で△結線が用いられる理由
 - 磁化曲線の近似式

$$i = k_1\phi + k_3\phi^3 + k_5\phi^5 \dots$$

半波対称なので
偶数次なし

- とりあえず3次の成分まで考えよう

- 磁束

$$\phi = \Phi \sin \omega t$$

- 電流

$$i = k_1\Phi \sin \omega t + k_3(\Phi \sin \omega t)^3$$

$$= k_1\Phi \sin \omega t + (k_3\Phi)^3 \sin^3 \omega t$$

$$= k_1\Phi \sin \omega t + (k_3\Phi)^3 \frac{-\sin 3\omega t + 3\sin \omega t}{4}$$

$$= \left[\Phi k_1 + (k_3\Phi)^3 \frac{3}{4} \right] \sin \omega t - (k_3\Phi)^3 \frac{1}{4} \sin 3\omega t$$

3次高調波

基本波



対称座標法

- 三相変圧器で△結線が用いられる理由
 - △結線に流れる電流
 - 磁化特性により、磁束が発生させる電流

$$\begin{cases} i_{ab} = \sqrt{2}I_1 \sin \omega t - \sqrt{2}I_3 \sin 3\omega t \\ i_{bc} = \sqrt{2}I_1 \sin(\omega t - \frac{2}{3}\pi) - \sqrt{2}I_3 \sin 3(\omega t - \frac{2}{3}\pi) \\ \quad = \sqrt{2}I_1 \sin(\omega t - \frac{2}{3}\pi) - \sqrt{2}I_3 \sin 3\omega t \\ i_{ca} = \sqrt{2}I_1 \sin(\omega t + \frac{2}{3}\pi) - \sqrt{2}I_3 \sin 3(\omega t + \frac{2}{3}\pi) \\ \quad = \sqrt{2}I_1 \sin(\omega t + \frac{2}{3}\pi) - \sqrt{2}I_3 \sin 3\omega t \end{cases}$$

- 回転ベクトル表示

$$\begin{cases} \dot{I}_{ab} = \sqrt{2}I_1 \exp j\omega t - \sqrt{2}I_3 \exp j3\omega t \\ \dot{I}_{bc} = \sqrt{2}I_1 \exp j(\omega t - \frac{2}{3}\pi) - \sqrt{2}I_3 \exp j3\omega t \\ \dot{I}_{ca} = \sqrt{2}I_1 \exp j(\omega t + \frac{2}{3}\pi) - \sqrt{2}I_3 \exp j3\omega t \end{cases}$$

対称座標法

- 三相変圧器で△結線が用いられる理由
 - △結線に流れる電流

- 回転ベクトル表示

但し $\alpha = \exp(j\frac{2}{3}\pi)$

$$\begin{bmatrix} \dot{I}_{ab} \\ \dot{I}_{bc} \\ \dot{I}_{ca} \end{bmatrix} = \sqrt{2}I_1 \exp j\omega t \begin{bmatrix} 1 \\ \alpha^2 \\ \alpha \end{bmatrix} - \sqrt{2}I_3 \exp j3\omega t \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}$$

- 対称座標表示

$$\begin{bmatrix} \dot{I}_{\Delta 0} \\ \dot{I}_{\Delta 1} \\ \dot{I}_{\Delta 2} \end{bmatrix} = \frac{\sqrt{2}I_1 \exp j\omega t}{3} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & \alpha & \alpha^2 \\ 1 & \alpha^2 & \alpha \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ \alpha^2 \\ \alpha \end{bmatrix} - \frac{\sqrt{2}I_3 \exp j3\omega t}{3} \begin{bmatrix} 1 & 1 & 1 \\ 1 & \alpha & \alpha^2 \\ 1 & \alpha^2 & \alpha \end{bmatrix} \begin{bmatrix} 1 \\ 1 \\ 1 \end{bmatrix}$$

対称座標法

- 三相変圧器で△結線が用いられる理由
 - △結線に流れる電流

- 対称座標表示

但し $\alpha = \exp(j \frac{2}{3}\pi)$

$$\begin{bmatrix} \dot{I}_{\Delta 0} \\ \dot{I}_{\Delta 1} \\ \dot{I}_{\Delta 2} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} 0 \\ \sqrt{2}I_1 \exp j\omega t \\ 0 \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} \sqrt{2}I_3 \exp j3\omega t \\ 0 \\ 0 \end{bmatrix}$$

各相に同相で流れる三次高調波成分は、
△結線内を循環。端子電流には現れない

$$\begin{bmatrix} \dot{I}_a \\ \dot{I}_b \\ \dot{I}_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{I}_{ab} \\ \dot{I}_{bc} \\ \dot{I}_{ca} \end{bmatrix} - \begin{bmatrix} \dot{I}_{ca} \\ \dot{I}_{ab} \\ \dot{I}_{bc} \end{bmatrix} = \sqrt{2}I_1 \exp j\omega t \begin{bmatrix} 1 \\ \alpha^2 \\ \alpha \end{bmatrix}$$

めでたし
めでたし

交流回路における電力について

- 電圧

$$v = \sqrt{2}V \sin \omega t$$

- 電流

$$i = \sqrt{2}I \sin(\omega t - \varphi)$$

– 電圧との位相差 φ を力率角(遅れを正)

- (瞬時)電力

$$p = vi$$

$$= \sqrt{2}V \sin \omega t \sqrt{2}I \sin(\omega t - \varphi)$$

$$= VI[\cos \varphi - \cos(2\omega t - \varphi)]$$

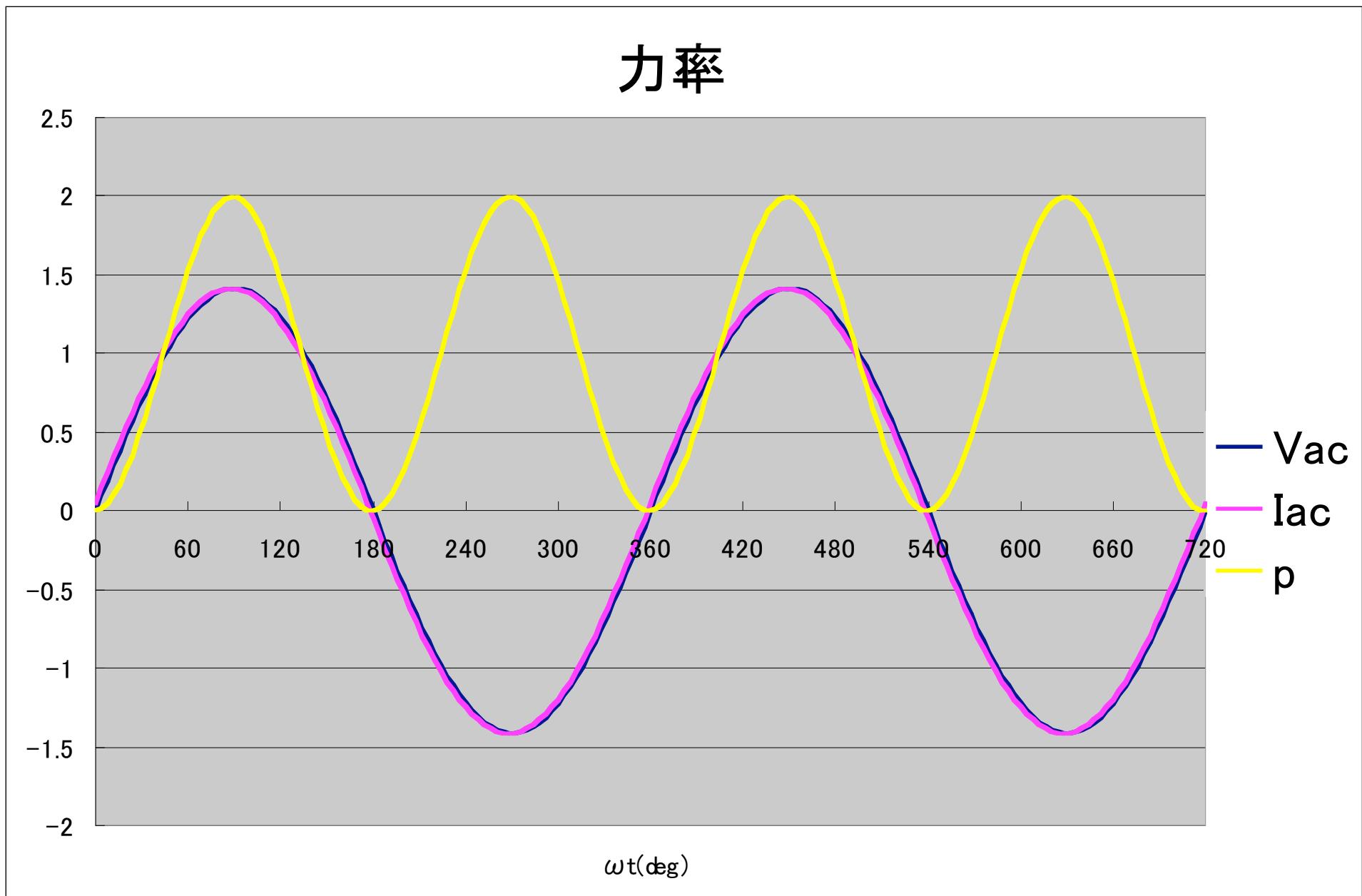


直流成分



交流成分(2倍周波数)

単相交流回路における瞬時電力の計算例



交流回路における電力について

- 有効電力
 - 瞬時電力の時間平均値
 - 平均する時間Tは一周期

$$T = \frac{2\pi}{\omega}$$

- 一周期の平均電力

$$P = \frac{1}{T} \int_0^T p dt$$

$$= \frac{1}{T} \int_0^T VI [\cos \varphi - \cos(2\omega t - \varphi)] dt$$

$$= VI \cos \varphi$$

交流成分の平均値は0

交流回路における電力について

- 無効電力
 - 有効電力のcosをsinに変えたもの
 - 平均する時間Tは一周期

$$T = \frac{2\pi}{\omega}$$

- 有効電力
 - Cosとsinの入れ替え
- $$P = VI \cos \varphi$$
- $$Q = VI \sin \varphi$$

- 90度遅れた電流に対する電力と考えてもよい

$$\begin{aligned} q &= \sqrt{2}V \sin \omega t \sqrt{2}I \sin \left(\omega t - \varphi - \frac{\pi}{2} \right) \\ &= VI \left[\cos \left(-\varphi - \frac{\pi}{2} \right) - \cos \left(2\omega t - \varphi - \frac{\pi}{2} \right) \right] \\ &= VI \left[\sin \varphi - \sin \left(2\omega t - \varphi \right) \right] \end{aligned}$$

交流回路における電力について

- 電圧・電流を回転ベクトルとして考える

– 電圧 $\dot{V} = V \exp(j\omega t)$

– 電流 $\dot{I} = I \exp(j[\omega t - \varphi])$

電圧・電流のベクトル
の絵

– 電力 $\dot{P} = \dot{V}\dot{I}$

$$= V \exp(j\omega t) I \exp(j[\omega t - \varphi])$$

$$= VI \exp(j[2\omega t - \varphi])$$

- そのまま掛けただけでは、交流分しか出てこない
- 電圧・電流のどちらかの複素共役をとる
 - 回転成分 $j\omega t$ の相殺が可能

交流回路における電力について

- 電力の複素表示

- 電流の複素共役

$$\bar{I} = I \exp(-j[\omega t - \varphi])$$

- 電力

$$\dot{S} = \dot{V}\bar{I}$$

$$= V \exp(j\omega t) I \exp(-j[\omega t - \varphi])$$

$$= VI \exp(j\varphi)$$

$$= VI [\cos \varphi + j \sin \varphi]$$

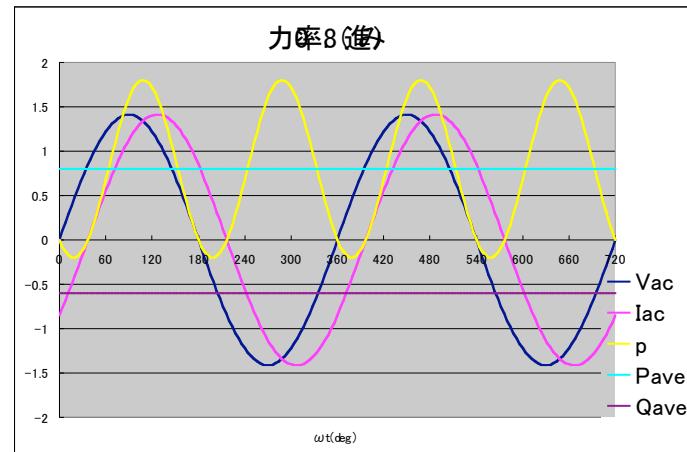
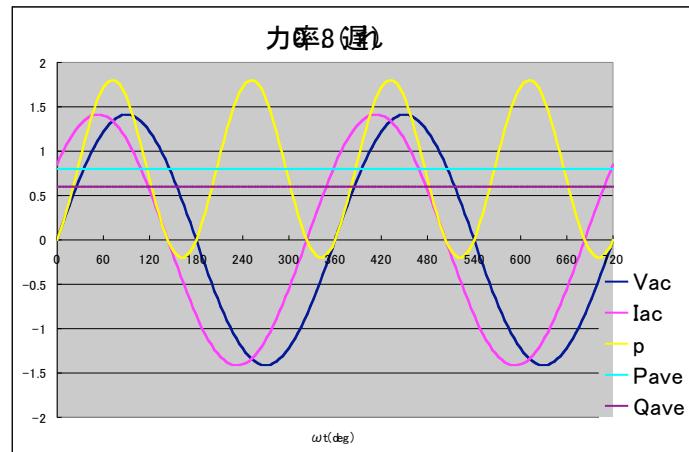
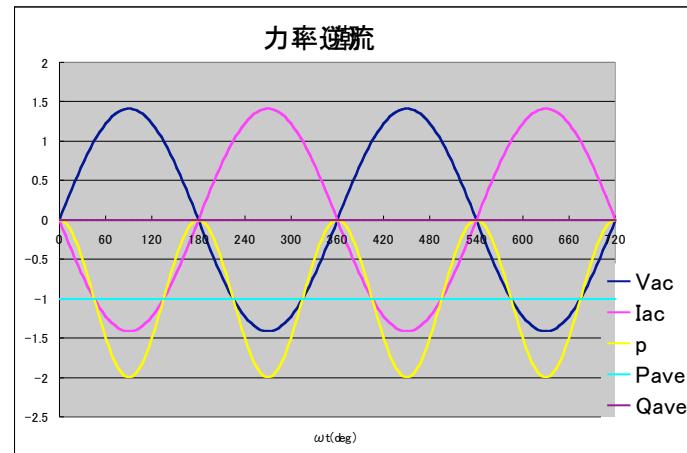
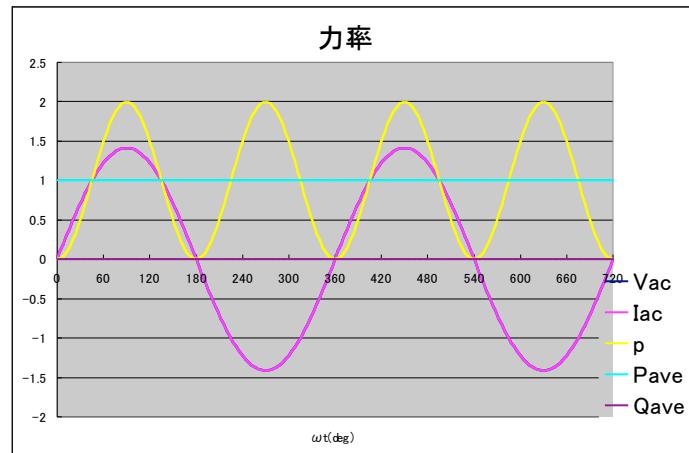
$$= P + jQ$$

- 複素電力を皮相電力という

- 大きさは、電圧・電流の実効値の積

- 実分が有効電力、虚分が無効電力に相当

交流回路における電力の計算例



高調波を含む交流回路の電力

- 第3次高調波成分を考える

– 電圧 $v = \sqrt{2}V_1 \sin \omega t + \sqrt{2}V_3 \sin 3\omega t$

– 電流 $i = \sqrt{2}I_1 \sin(\omega t - \varphi_1) + \sqrt{2}I_3 \sin(3\omega t - \varphi_3)$

– 電力

$$\begin{aligned} p &= vi \\ &= [\sqrt{2}V_1 \sin \omega t + \sqrt{2}V_3 \sin 3\omega t][\sqrt{2}I_1 \sin(\omega t - \varphi_1) + \sqrt{2}I_3 \sin(3\omega t - \varphi_3)] \\ &= V_1 I_1 [\cos \varphi_1 - \cos(2\omega t - \varphi_1)] + V_1 I_3 [\cos(-2\omega t + \varphi_3) - \cos(4\omega t - \varphi_3)] \\ &\quad + V_3 I_1 [\cos(2\omega t + \varphi_1) - \cos(4\omega t - \varphi_1)] + V_3 I_3 [\cos \varphi_3 - \cos(6\omega t - \varphi_3)] \end{aligned}$$

高調波を含む交流回路の電力

- 有効電力
 - 瞬時電力の時間平均値

- 平均する時間Tは基本波一周期 $T = \frac{2\pi}{\omega}$

$$\begin{aligned} P &= \frac{1}{T} \int_0^T p dt \\ &= \frac{1}{T} \int_0^T \left\{ V_1 I_1 [\cos \varphi_1 - \cos(2\omega t - \varphi_1)] \right. \\ &\quad + V_1 I_3 [\cos(-2\omega t + \varphi_3) - \cos(4\omega t - \varphi_3)] \\ &\quad + V_3 I_1 [\cos(2\omega t + \varphi_1) - \cos(4\omega t - \varphi_1)] \\ &\quad \left. + V_3 I_3 [\cos \varphi_3 - \cos(6\omega t - \varphi_3)] \right\} dt \\ &= V_1 I_1 \cos \varphi_1 + V_3 I_3 \cos \varphi_3 \end{aligned}$$

おなじ周波数成分の電圧・電流積の和が電力として現れる

高調波を含む交流回路の電力

- 電圧・電流を回転ベクトルとして考える

- 電圧 $\dot{V} = V_1 \exp(j\omega t) + V_3 \exp(j3\omega t)$

- 電流 $\dot{I} = I_1 \exp(j[\omega t - \varphi_1]) + I_3 \exp(j[3\omega t - \varphi_3])$

- 電力

$$\dot{S} = \dot{V}\dot{I}$$

$$= [V_1 \exp(j\omega t) + V_3 \exp(j3\omega t)]$$

$$[I_1 \exp(-j[\omega t - \varphi_1]) + I_3 \exp(-j[3\omega t - \varphi_3])]$$

$$= V_1 I_1 \exp(j\varphi_1) + V_3 I_3 \exp(j\varphi_3)$$

$$+ V_1 I_3 \exp(-j[2\omega t - \varphi_3]) + V_3 I_1 \exp(j[1\omega t - \varphi_1])$$

回転ベクトルにしたところきれいには表せない…

基本波周期で平均をとる必要あり

三相交流回路の電力

- 三相平衡電圧・電流の実数表示に対して

– 電圧 $V_a = V_b = V_c = V$

$$\theta_a = \theta_b = \theta_c = 0$$

– 電流 $I_a = I_b = I_c = I$

$$\varphi_a = \varphi_b = \varphi_c = \varphi$$

– 瞬時電力

$$\begin{cases} v_a = \sqrt{2}V \sin(\omega t) \\ v_b = \sqrt{2}V \sin(\omega t - \frac{2}{3}\pi) \\ v_c = \sqrt{2}V \sin(\omega t + \frac{2}{3}\pi) \\ i_a = \sqrt{2}I \sin(\omega t + \varphi) \\ i_b = \sqrt{2}I \sin(\omega t - \frac{2}{3}\pi + \varphi) \\ i_c = \sqrt{2}I \sin(\omega t + \frac{2}{3}\pi + \varphi) \end{cases}$$

$$\begin{aligned} p &= v_a i_a + v_b i_b + v_c i_c \\ &= VI [\cos \varphi - \cos(2\omega t - \varphi) + \cos \varphi - \cos(2\omega t + \frac{4}{3}\pi - \varphi) \\ &\quad + \cos \varphi - \cos(2\omega t - \frac{4}{3}\pi - \varphi)] \\ &= 3VI \cos \varphi \end{aligned}$$

直流量となり、交流成分は含まれない

三相交流回路の電力

- 三相不平衡電圧・電流の実数表示に対して

- 電圧
$$\begin{cases} v_a = V_a \sin(\omega t + \theta_a) \\ v_b = V_b \sin(\omega t - \frac{2}{3}\pi + \theta_b) \\ v_c = V_c \sin(\omega t + \frac{2}{3}\pi + \theta_c) \end{cases}$$
- 電流
$$\begin{cases} i_a = I_a \sin(\omega t + \varphi_a) \\ i_b = I_b \sin(\omega t - \frac{2}{3}\pi + \varphi_b) \\ i_c = I_c \sin(\omega t + \frac{2}{3}\pi + \varphi_c) \end{cases}$$

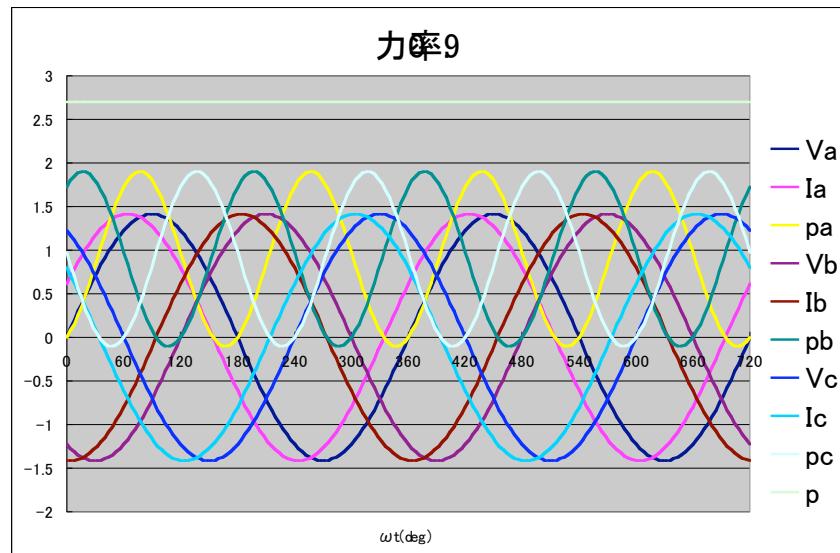
- 瞬時電力

$$\begin{aligned} p &= v_a i_a + v_b i_b + v_c i_c \\ &= V_a I_a [\cos(\varphi_a - \theta_a) - \cos(2\omega t - \varphi_a + \theta_a)] \\ &\quad + V_b I_b [\cos(\varphi_b - \theta_b) - \cos(2\omega t - \varphi_b + \theta_b)] \\ &\quad + V_c I_c [\cos(\varphi_c - \theta_c) - \cos(2\omega t - \varphi_c + \theta_c)] \\ &= V_a I_a \cos(\varphi_a - \theta_a) + V_b I_b \cos(\varphi_b - \theta_b) + V_c I_c \cos(\varphi_c - \theta_c) \\ &\quad + A \cos(2\omega t + B) \end{aligned}$$

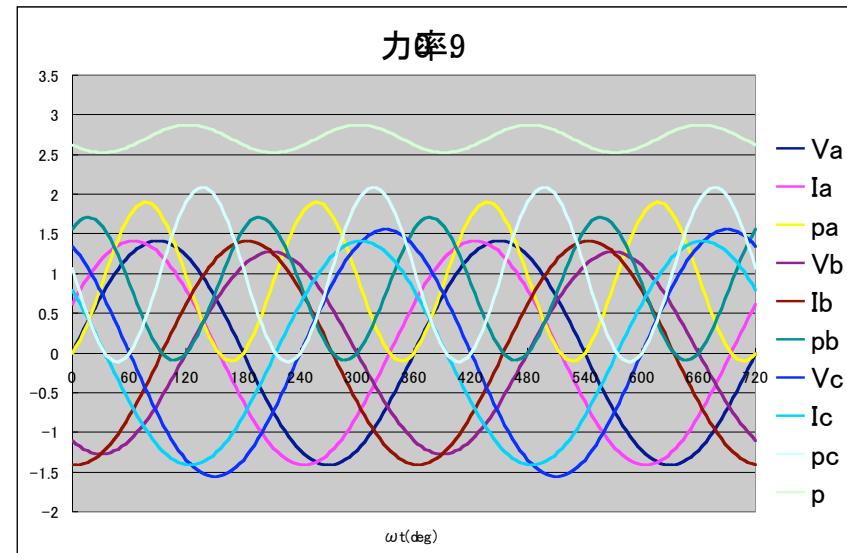
不平衡分があると、交流成分が現れる(単相と同等)

三相交流回路電力の計算例

平衡



不平衡



三相交流回路の電力

- 電圧・電流をベクトルで考える

- 電圧

- 電流

$$\begin{cases} \dot{V}_a = V_a \exp j(\omega t + \theta_a) \\ \dot{V}_b = V_b \exp j(\omega t - \frac{2}{3}\pi + \theta_b) \\ \dot{V}_c = V_c \exp j(\omega t + \frac{2}{3}\pi + \theta_c) \end{cases} \quad \begin{cases} \dot{I}_a = I_a \exp j(\omega t + \varphi_a) \\ \dot{I}_b = I_b \exp j(\omega t - \frac{2}{3}\pi + \varphi_b) \\ \dot{I}_c = I_c \exp j(\omega t + \frac{2}{3}\pi + \varphi_c) \end{cases}$$

- 電力

$$\begin{bmatrix} \dot{S}_a \\ \dot{S}_b \\ \dot{S}_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \dot{V}_a \bar{\dot{I}}_a \\ \dot{V}_b \bar{\dot{I}}_b \\ \dot{V}_c \bar{\dot{I}}_c \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} P_a \\ P_b \\ P_c \end{bmatrix} + j \begin{bmatrix} Q_a \\ Q_b \\ Q_c \end{bmatrix}$$

相互分は考えなくともよい

三相交流回路の電力

- 三相平衡電圧・電流の場合

– 電圧 $V_a = V_b = V_c = V$
 $\theta_a = \theta_b = \theta_c = 0$

– 電流 $I_a = I_b = I_c = I$
 $\varphi_a = \varphi_b = \varphi_c = \varphi$

– 電力

$$\begin{aligned}\dot{S} &= \dot{S}_a + \dot{S}_b + \dot{S}_c \\&= V_a I_a \exp j(\theta_a - \varphi_a) + V_b I_b \exp j(\theta_b - \varphi_b) + V_c I_c \exp j(\theta_c - \varphi_c) \\&= 3VI[\cos\varphi + j\sin\varphi]\end{aligned}$$

$$\begin{cases} \dot{V}_a = V \exp j(\omega t) \\ \dot{V}_b = V \exp j(\omega t - \frac{2}{3}\pi) \\ \dot{V}_c = V \exp j(\omega t + \frac{2}{3}\pi) \end{cases}$$
$$\begin{cases} \dot{I}_a = I \exp j(\omega t + \varphi) \\ \dot{I}_b = I \exp j(\omega t - \frac{2}{3}\pi + \varphi) \\ \dot{I}_c = I \exp j(\omega t + \frac{2}{3}\pi + \varphi) \end{cases}$$

三相交流回路における電力の対称座標表示

- 三相交流における皮相電力

$$\begin{aligned}\dot{S} &= P + jQ \\&= \dot{S}_a + \dot{S}_b + \dot{S}_c \\&= (P_a + jQ_a) + (P_b + jQ_b) + (P_c + jQ_c) \\&= \dot{V}_a \bar{\dot{I}}_a + \dot{V}_b \bar{\dot{I}}_b + \dot{V}_c \bar{\dot{I}}_c\end{aligned}$$

対称座標表示することを考える

$$\begin{aligned}\dot{S} &= 3 \begin{bmatrix} \dot{V}_0 \\ \dot{V}_1 \\ \dot{V}_2 \end{bmatrix}^t \begin{bmatrix} \bar{\dot{I}}_0 \\ \bar{\dot{I}}_1 \\ \bar{\dot{I}}_2 \end{bmatrix} \\&= 3(\dot{S}_0 + \dot{S}_1 + \dot{S}_2)\end{aligned}\quad \left\{ \begin{array}{l} \dot{S}_0 = P_0 + jQ_0 = 3\dot{V}_0 \bar{\dot{I}}_0 \\ \dot{S}_1 = P_1 + jQ_1 = 3\dot{V}_1 \bar{\dot{I}}_1 \\ \dot{S}_2 = P_2 + jQ_2 = 3\dot{V}_2 \bar{\dot{I}}_2 \end{array} \right.$$

三相交流回路における電力の対称座標表示

- 三相交流における皮相電力

$$\begin{cases} \dot{V}_0 = V_0 \exp j(\omega t + \theta_0) \\ \dot{V}_1 = V_1 \exp j(\omega t + \theta_1) \\ \dot{V}_2 = V_2 \exp j(\omega t + \theta_2) \end{cases} \quad \begin{cases} \dot{I}_0 = I_0 \exp j(\omega t + \varphi_0) \\ \dot{I}_1 = I_1 \exp j(\omega t + \varphi_1) \\ \dot{I}_2 = I_2 \exp j(\omega t + \varphi_2) \end{cases}$$

$$\begin{cases} \dot{S}_0 = P_0 + jQ_0 = 3\dot{V}_0 \bar{\dot{I}}_0 = 3V_0 I_0 \exp j(\theta_0 - \varphi_0) \\ \dot{S}_1 = P_1 + jQ_1 = 3\dot{V}_1 \bar{\dot{I}}_1 = 3V_1 I_1 \exp j(\theta_1 - \varphi_1) \\ \dot{S}_2 = P_2 + jQ_2 = 3\dot{V}_2 \bar{\dot{I}}_2 = 3V_2 I_2 \exp j(\theta_2 - \varphi_2) \end{cases}$$