

パワーエレクトロニクス 第三回 半波整流回路

2025年4月30日

授業の予定

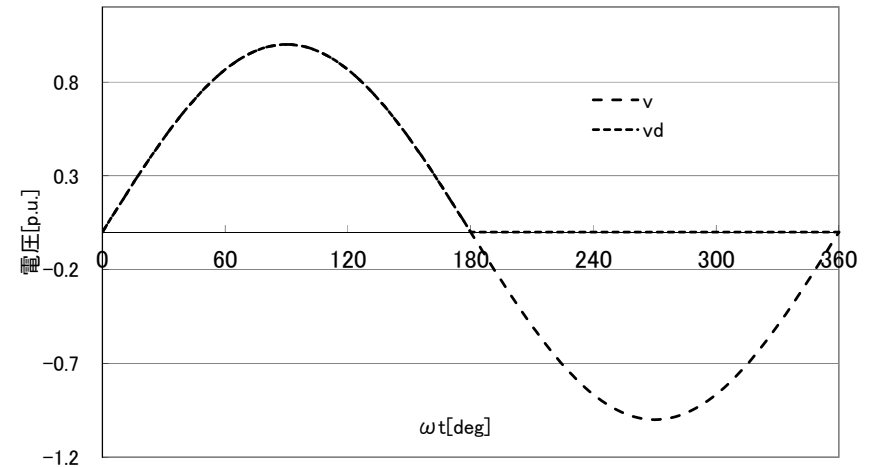
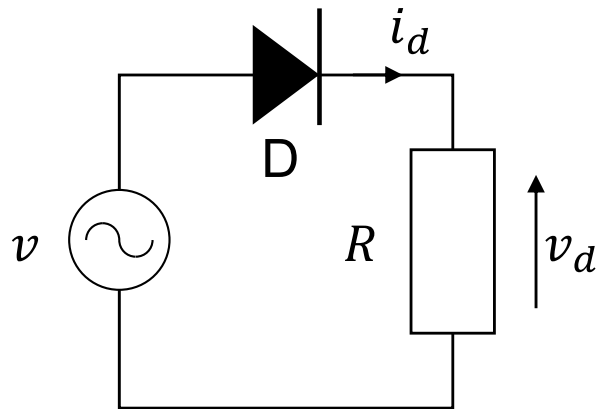
- パワーエレクトロニクス緒論
- パワーエレクトロニクスにおける基礎理論
- パワー半導体デバイス
- 整流回路
- 整流回路の交流側特性と他励式インバータ
- 交流電力制御とサイクロコンバータ
- 直流チョッパ
- DC-DCコンバータと共振形コンバータ
- 自励式インバータ
- 演習

半波整流回路

- 負荷条件
 - 抵抗負荷
 - 誘導負荷
 - 容量負荷
- 導通状態
 - 点弧角
 - 消弧角
- 出力
 - 電圧
 - 高調波
 - 歪率
 - 力率

ダイオード整流回路

半波整流回路

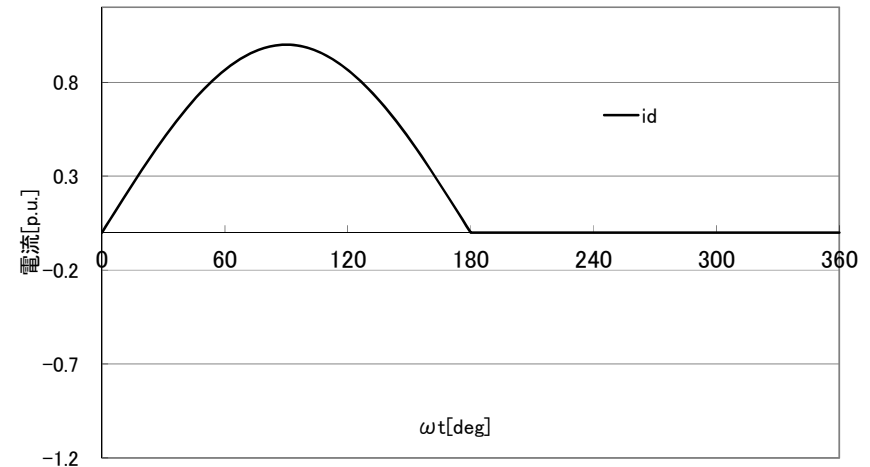


- 抵抗負荷

- 電源交流電圧

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

- 導通: $v(t) > 0$ $\left(0 < t < \frac{\pi}{\omega}\right)$
- 遮断: $v(t) < 0$ $\left(\frac{\pi}{\omega} < t < \frac{2\pi}{\omega}\right)$



ダイオード整流回路

半波整流回路 抵抗負荷

- 負荷直流電圧平均値

- $$\begin{aligned} V_d &= \frac{1}{T} \int_0^T v_d(t) dt = \frac{1}{T} \left\{ \int_0^{\frac{T}{2}} v(t) dt + \int_{\frac{T}{2}}^T 0 dt \right\} \\ &= \frac{1}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} \sqrt{2}V \sin \omega t dt = \frac{\sqrt{2}V}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} \sin \omega t dt \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left[-\frac{1}{\omega} \cos \omega t \right]_0^{\frac{T}{2}} = \frac{\sqrt{2}V}{\omega T} \{-\cos \pi + \cos 0\} \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \{1 + 1\} = \frac{\sqrt{2}V}{\pi} \end{aligned}$$

- 直流電流の平均値

- $$I_d = \frac{V_d}{R} = \frac{\sqrt{2}V}{\pi R}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 抵抗負荷

- 出力電圧に含まれる高調波

- $v_d(t) = \sum_{i=0}^{\infty} [a_i \cos i\omega t + b_i \sin i\omega t]$

- $a_0 = \frac{1}{T} \int_0^T v_d(t) dt = V_d = \frac{\sqrt{2}V}{\pi}$

- $b_0 = 0$

- $a_1 = \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \cos \omega t dt$

$$= \frac{2}{T} \left\{ \int_0^{\frac{T}{2}} \sqrt{2}V \sin \omega t \cos \omega t dt + \int_{\frac{T}{2}}^T 0 \cos \omega t dt \right\}$$

$$= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} \sin \omega t \cos \omega t dt = \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} \frac{\sin 2\omega t}{2} dt$$

$$= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left[\frac{-\cos 2\omega t}{2\omega} \right]_0^{\frac{T}{2}} = \frac{\sqrt{2}V}{2\omega T} \{-\cos 2\pi + 1\} = \frac{\sqrt{2}V}{4\pi} \{-1 + 1\} = 0$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 抵抗負荷

- $$\begin{aligned} b_1 &= \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \sin \omega t \, dt \\ &= \frac{2}{T} \left\{ \int_0^{\frac{T}{2}} \sqrt{2}V \sin \omega t \sin \omega t \, dt + \int_{\frac{T}{2}}^T 0 \sin \omega t \, dt \right\} \\ &= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} \sin \omega t \sin \omega t \, dt + \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} \frac{\cos 0 - \cos 2\omega t}{2} \, dt \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left[t - \frac{\sin 2\omega t}{2\omega} \right]_0^{\frac{T}{2}} = \frac{\sqrt{2}V}{T} \left\{ \frac{T}{2} - 0 - \frac{\sin 2\pi - 0}{2\omega} \right\} = \frac{V}{\sqrt{2}} \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 抵抗負荷

$$\begin{aligned}
 \bullet \quad a_i &= \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \cos i\omega t \, dt \\
 &= \frac{2}{T} \left\{ \int_0^{\frac{T}{2}} \sqrt{2}V \sin \omega t \cos i\omega t \, dt + \int_{\frac{T}{2}}^T 0 \cos i\omega t \, dt \right\} \\
 &= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} \sin \omega t \cos i\omega t \, dt \\
 &= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} \frac{\sin(1+i)\omega t + \sin(1-i)\omega t}{2} \, dt \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left[\frac{-\cos(1+i)\omega t}{(1+i)\omega} + \frac{-\cos(1-i)\omega t}{(1-i)\omega} \right]_0^{\frac{T}{2}} \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{\omega T} \left\{ \frac{-\cos(1+i)\pi + 1}{1+i} + \frac{-\cos(1-i)\pi + 1}{1-i} \right\} \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \frac{1 - (-1)^{1+i}}{1+i} + \frac{1 - (-1)^{1-i}}{1-i} \right\}
 \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 抵抗負荷

- $i = 2k$ の場合

- $$a_{2k} = \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \frac{1 - (-1)^{1+2k}}{1+2k} + \frac{1 - (-1)^{1-2k}}{1-2k} \right\} = \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \frac{1+1}{1+2k} + \frac{1+1}{1-2k} \right\} = \frac{\sqrt{2}V}{\pi} \left\{ \frac{1}{1+2k} + \frac{1}{1-2k} \right\}$$

- $i = 2k + 1$ の場合

- $$a_{2k+1} = \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \frac{1 - (-1)^{1+2k+1}}{1+2k+1} + \frac{1 - (-1)^{1-2k-1}}{1-2k-1} \right\} = \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \frac{1-1}{2+2k} + \frac{1-1}{-2k} \right\} = 0$$

- 上下非対称なので偶数次高調波がでる

ダイオード整流回路

半波整流回路 抵抗負荷

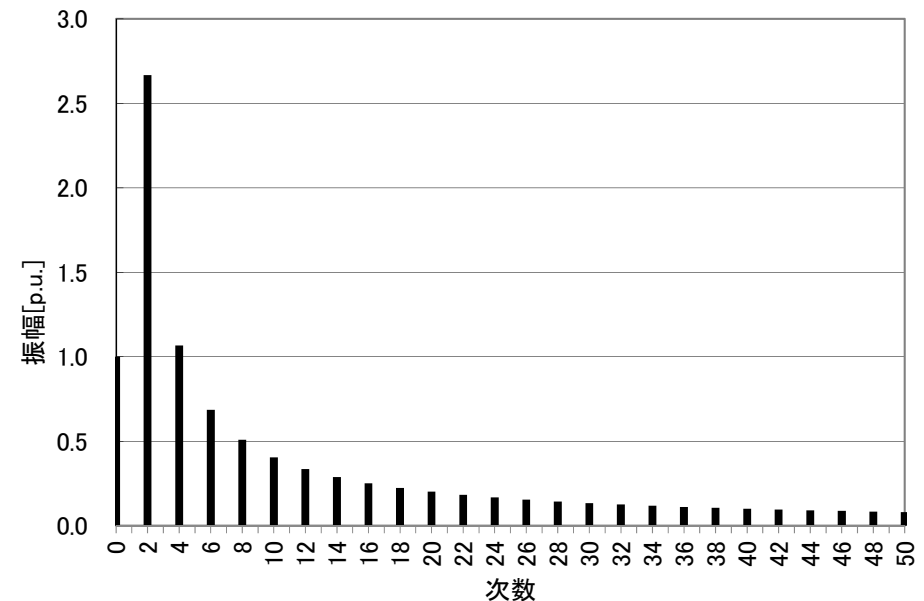
$$\begin{aligned}
 \bullet \quad b_i &= \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \sin i\omega t \, dt \\
 &= \frac{2}{T} \left\{ \int_0^{\frac{T}{2}} \sqrt{2}V \sin \omega t \sin i\omega t \, dt + \int_{\frac{T}{2}}^T 0 \sin i\omega t \, dt \right\} \\
 &= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} \sin \omega t \sin i\omega t \, dt \\
 &= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{\frac{T}{2}} \frac{\cos(1-i)\omega t - \cos(1+i)\omega t}{2} \, dt \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left[\frac{\sin(1-i)\omega t}{(1-i)\omega} - \frac{\sin(1+i)\omega t}{(1+i)\omega} \right]_0^{\frac{T}{2}} \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{\omega T} \left\{ \frac{\sin(1-i)\pi - 0}{1-i} - \frac{\sin(1+i)\pi - 0}{1+i} \right\} \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{\omega T} \left\{ \frac{0-0}{1-i} - \frac{0-0}{1+i} \right\} = 0 \quad \text{パワエレ-3}
 \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 抵抗負荷

- 直流電圧脈動率
 - (最大電圧-最小電圧)/
平均電圧
 - $\frac{\sqrt{2}V-0}{V_d} = \frac{\sqrt{2}V}{\frac{\sqrt{2}V}{\pi}} = \pi$

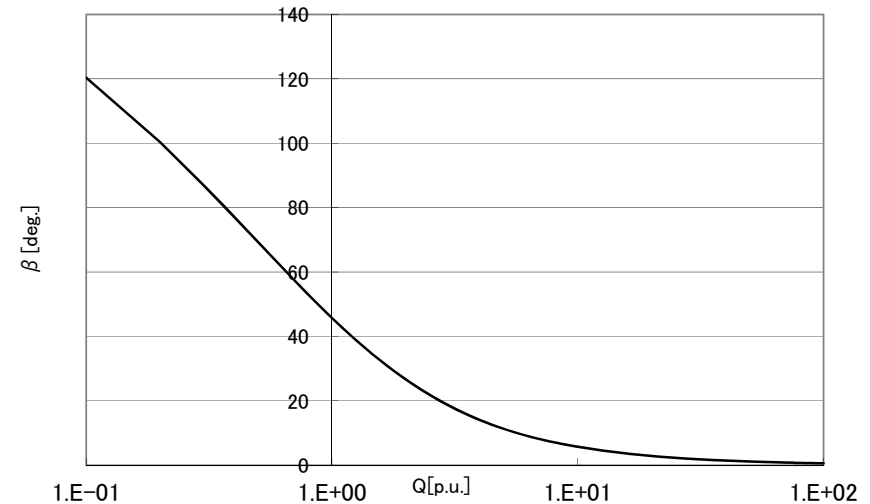
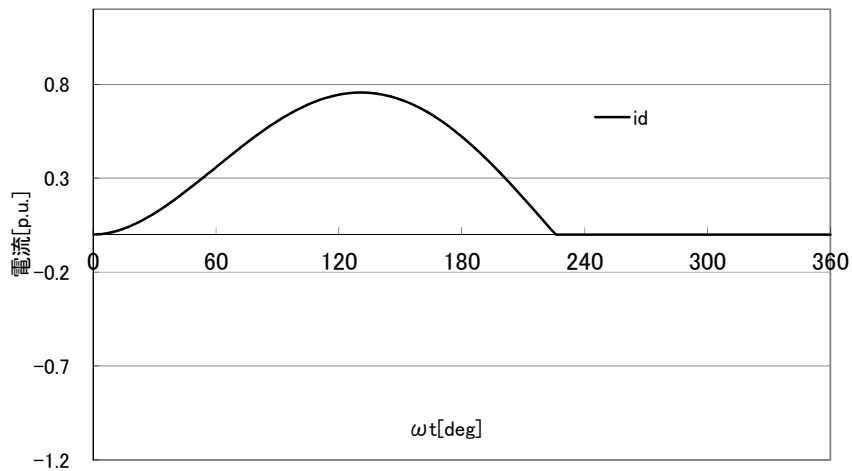
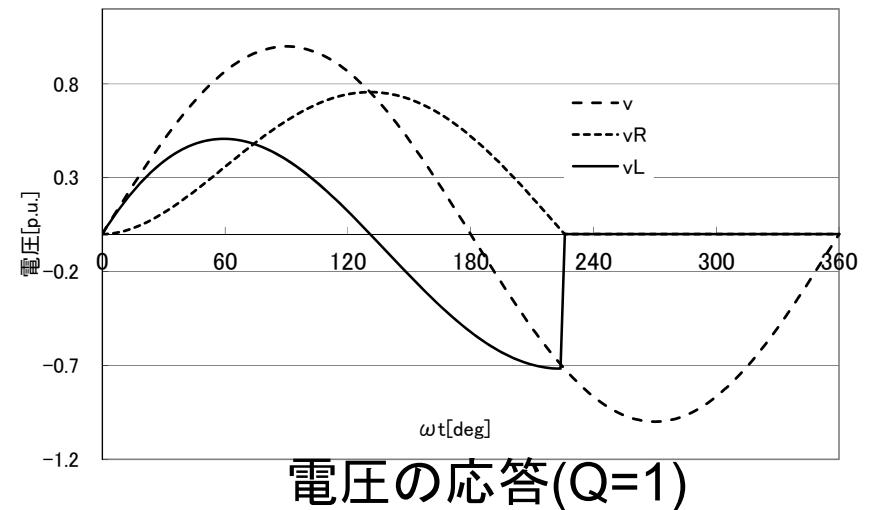
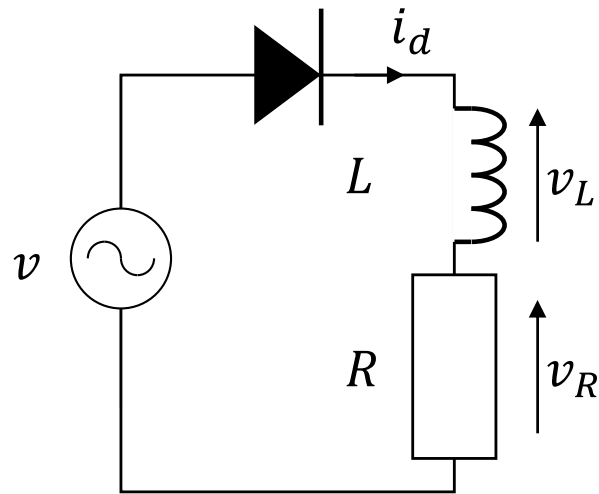
基本波周波数成分($i = 1$)は b_1 にのみ現れる
高調波に対応する $b_i (i > 1)$ の成分は無い
基本波成分は a_1 存在しない
高調波成分 a_i は 奇数は $a_i = 0$, 偶数は存在
出力波形が上下非対称振幅は高調波の
次数 i に反比例



負荷電圧の周波数スペクトル

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷



電流の応答($Q=1$)

電圧の応答($Q=1$)

負荷の Q 値に対する消弧角

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷

- 電源電圧 v は R と L で分担

- $v_R = Ri_d$

- $v_L = L \frac{di_d}{dt}$

- 導通状態のKVL($t=0$ で導通開始)

- $v = v_R + v_L = Ri_d + L \frac{di_d}{dt}$

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

- 電流初期値:0

- $\sqrt{2}V \frac{\omega}{s^2 + \omega^2} = RI_d + LsI_d$

- $I_d = \sqrt{2}V \frac{\omega}{s^2 + \omega^2} \frac{1}{Ls + R}$

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷

- $I_d = \frac{\sqrt{2}V}{R^2 + \omega^2 L^2} \left(\frac{\omega L}{s + \frac{R}{L}} - \omega L \frac{s}{s^2 + \omega^2} + R \frac{\omega}{s^2 + \omega^2} \right)$
- $i_d(t) = \frac{\sqrt{2}V}{R^2 + \omega^2 L^2} \left(\omega L e^{-\frac{R}{L}t} - \omega L \cos \omega t + R \sin \omega t \right)$
 $= \frac{\sqrt{2}V}{R^2 + \omega^2 L^2} \left[\omega L \left(e^{-\frac{R}{L}t} - \cos \omega t \right) + R \sin \omega t \right]$
 - $i_d(t_{off}) = 0$ となる時点で遮断状態に遷移
 - 消弧角: $\omega t_{off} = \pi + \beta$
 - $i_d(t_{off}) = i_d \left(\frac{\pi + \beta}{\omega} \right)$
 $= \frac{\sqrt{2}V}{R^2 + \omega^2 L^2} \left[\omega L \left\{ e^{-\frac{R\pi + \beta}{L\omega}} - \cos(\pi + \beta) \right\} + R \sin(\pi + \beta) \right]$

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷

- $\omega L \left\{ e^{-\frac{R\pi+\beta}{L\omega}} - \cos(\pi + \beta) \right\} + R \sin(\pi + \beta) = 0$
- $e^{-\frac{R(\pi+\beta)}{\omega L}} + \cos \beta - \frac{R}{\omega L} \sin \beta = 0$
 - 超越方程式→収束計算で解を求める
- $i_d \left(\frac{2\pi}{\omega} \right) = \frac{\sqrt{2}V}{R^2 + \omega^2 L^2} \left[\omega L \left(e^{-\frac{2\pi R}{\omega L}} - \cos 2\pi \right) + R \sin 2\pi \right] < 0$
- $e^{-\frac{2\pi R}{\omega L}} - 1 < 0$
- 電流 i_d は $t < \frac{2\pi}{\omega}$ で0まで低下, ダイオードは遮断状態に遷移

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷

- インダクタに印加されている電圧

$$\begin{aligned} \bullet \quad v_L &= L \frac{di_d}{dt} \\ &= \frac{\sqrt{2}VL}{R^2 + \omega^2 L^2} \left[\omega L \left(-\frac{R}{L} e^{-\frac{R}{L}t} + \omega \sin \omega t \right) + R\omega \cos \omega t \right] \\ &= \frac{\sqrt{2}V\omega L}{R^2 + \omega^2 L^2} \left[-R e^{-\frac{R}{L}t} + \omega L \sin \omega t + R \cos \omega t \right] \\ &= \frac{\sqrt{2}V\omega L}{R^2 + \omega^2 L^2} \left[R \left(-e^{-\frac{R}{L}t} + \cos \omega t \right) + \omega L \sin \omega t \right] \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷

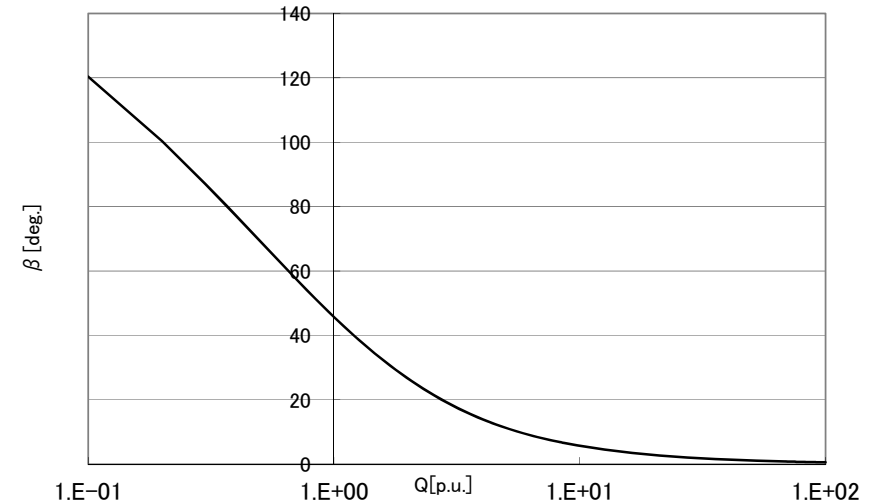
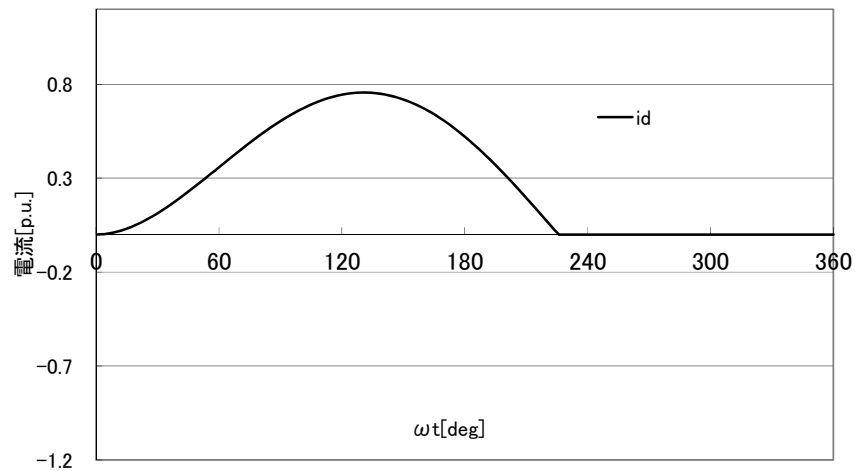
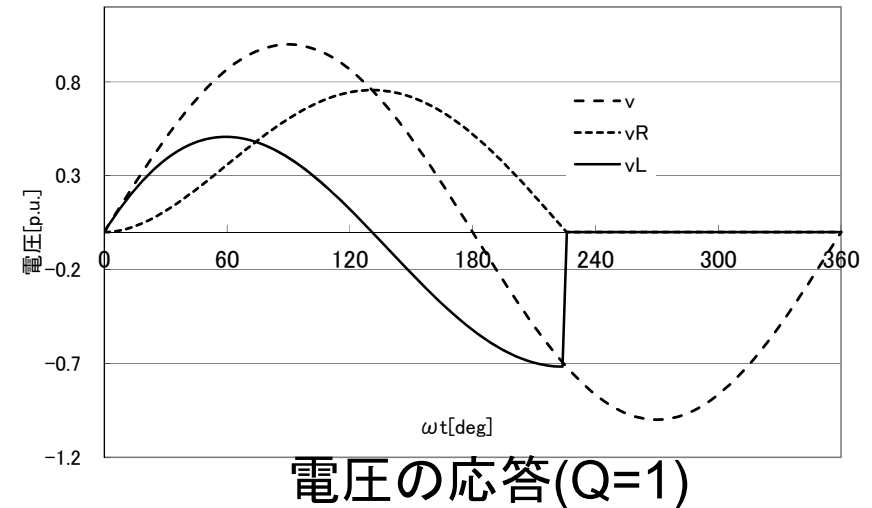
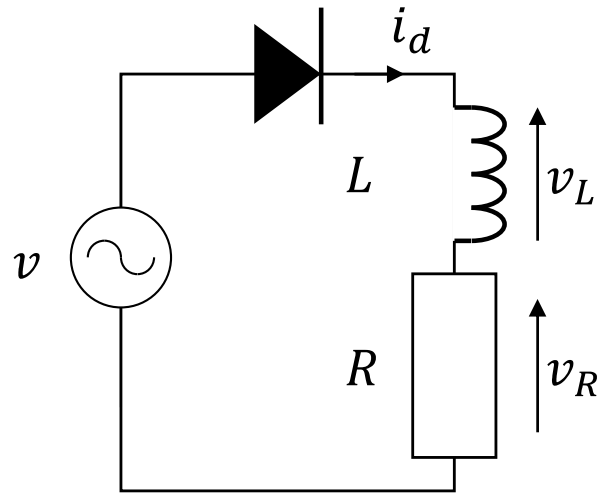
- ダイオードの導通期間中にインダクタの電圧 v_L が正から負に反転
- インダクタが充電から放電に切り替わる時点

$$t_m = \frac{\theta_m}{\omega}$$

$$\bullet \quad v_L \left(\frac{\theta_m}{\omega} \right) = \frac{\sqrt{2}V\omega L}{R^2 + \omega^2 L^2} \left[R \left(-e^{-\frac{R\theta_m}{L\omega}} + \cos \theta_m \right) + \omega L \sin \theta_m \right] = 0$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷



電流の応答($Q=1$)

電圧の応答($Q=1$)

負荷のQ値に対する消弧角

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷

- R,L負荷全体に印加される平均電圧

$$\begin{aligned} \bullet \quad V_d &= \frac{1}{T} \int_0^T v_d(t) dt = \frac{1}{T} \left\{ \int_0^{t_{off}} v(t) dt + \int_{t_{off}}^T 0 dt \right\} \\ &= \frac{1}{T} \int_0^{t_{off}} \sqrt{2}V \sin \omega t dt = \frac{\sqrt{2}V}{T} \int_0^{t_{off}} \sin \omega t dt \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left[-\frac{1}{\omega} \cos \omega t \right]_0^{t_{off}} = \frac{\sqrt{2}V}{\omega T} \{ -\cos(\pi + \beta) + \cos 0 \} \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \{ \cos \beta + 1 \} \end{aligned}$$

- 抵抗負荷より小さい
 - 負の電圧が印加される期間があるため

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷

- 出力電圧に含まれる高調波

- $a_0 = V_d = \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \{\cos \beta + 1\}$

- $b_0 = 0$

- $$\begin{aligned} a_1 &= \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \cos \omega t dt = \frac{2}{T} \left\{ \int_0^{t_{off}} \sqrt{2}V \sin \omega t \cos \omega t dt + \int_{t_{off}}^T 0 \cos \omega t dt \right\} \\ &= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{t_{off}} \sin \omega t \cos \omega t dt \\ &= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{t_{off}} \frac{\sin 2\omega t}{2} dt = \frac{\sqrt{2}V}{T} \left[\frac{-\cos 2\omega t}{2\omega} \right]_0^{t_{off}} \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{2\omega T} \{-\cos 2(\pi + \beta) + 1\} = \frac{\sqrt{2}V}{4\pi} \{-\cos 2\beta + 1\} \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷

- $$\begin{aligned} b_1 &= \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \sin \omega t \, dt \\ &= \frac{2}{T} \left\{ \int_0^{t_{off}} \sqrt{2}V \sin \omega t \sin \omega t \, dt + \int_{t_{off}}^T 0 \sin \omega t \, dt \right\} \\ &= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{t_{off}} \sin \omega t \sin \omega t \, dt = \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{t_{off}} \frac{\cos 0 - \cos 2\omega t}{2} \, dt \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left[t - \frac{\sin 2\omega t}{2\omega} \right]_0^{t_{off}} = \frac{\sqrt{2}V}{T} \left\{ \frac{\pi + \beta}{\omega} - 0 - \frac{\sin 2(\pi + \beta) - 0}{2\omega} \right\} \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{\omega T} \left\{ \pi + \beta - \frac{\sin 2\beta}{2} \right\} = \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \pi + \beta - \frac{\sin 2\beta}{2} \right\} \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷

- $$\begin{aligned} a_i &= \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \cos i\omega t dt \\ &= \frac{2}{T} \left\{ \int_0^{t_{off}} \sqrt{2}V \sin \omega t \cos i\omega t dt + \int_{t_{off}}^T 0 \cos i\omega t dt \right\} \\ &= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{t_{off}} \sin \omega t \cos i\omega t dt \\ &= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{t_{off}} \frac{\sin(1+i)\omega t + \sin(1-i)\omega t}{2} dt \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left[\frac{-\cos(1+i)\omega t}{(1+i)\omega} + \frac{-\cos(1-i)\omega t}{(1-i)\omega} \right]_0^{t_{off}} \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{\omega T} \left\{ \frac{-\cos(1+i)(\pi + \beta) + 1}{1+i} + \frac{-\cos(1-i)(\pi + \beta) + 1}{1-i} \right\} \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \frac{1 - (-1)^{1+i} \cos(1+i)\beta}{1+i} + \frac{1 - (-1)^{1-i} \cos(1-i)\beta}{1-i} \right\} \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷

- $$\begin{aligned} b_i &= \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \sin i\omega t dt \\ &= \frac{2}{T} \left\{ \int_0^{t_{off}} \sqrt{2}V \sin \omega t \sin i\omega t dt + \int_{t_{off}}^T 0 \sin i\omega t dt \right\} \\ &= \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{t_{off}} \sin \omega t \sin i\omega t dt = \frac{2\sqrt{2}V}{T} \int_0^{t_{off}} \frac{\cos(1-i)\omega t - \cos(1+i)\omega t}{2} dt \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left[\frac{\sin(1-i)\omega t}{(1-i)\omega} - \frac{\sin(1+i)\omega t}{(1+i)\omega} \right]_0^{t_{off}} \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{\omega T} \left\{ \frac{\sin(1-i)(\pi + \beta) - 0}{1-i} - \frac{\sin(1+i)(\pi + \beta) - 0}{1+i} \right\} \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \frac{\cos(1-i)\pi \sin(1-i)\beta}{1-i} - \frac{\cos(1+i)\pi \sin(1+i)\beta}{1+i} \right\} \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \frac{(-1)^{1-i} \sin(1-i)\beta}{1-i} - \frac{(-1)^{1+i} \sin(1+i)\beta}{1+i} \right\} \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 誘導性負荷

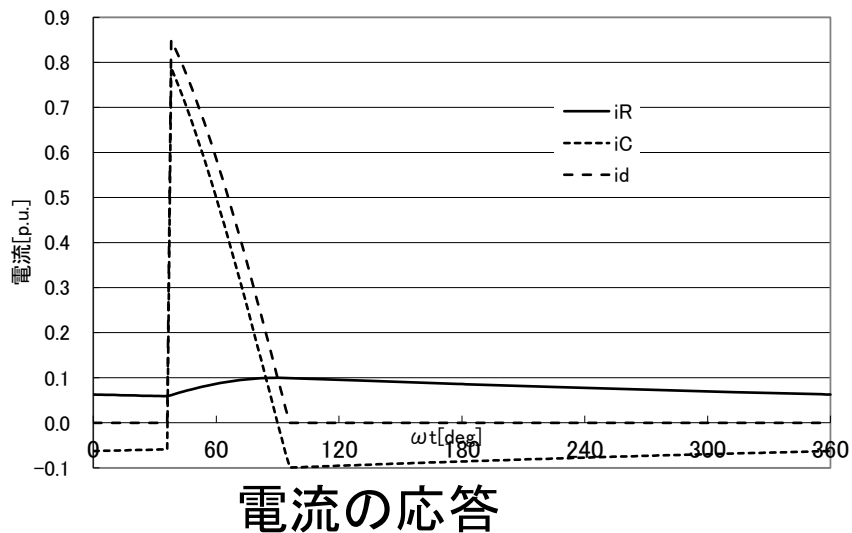
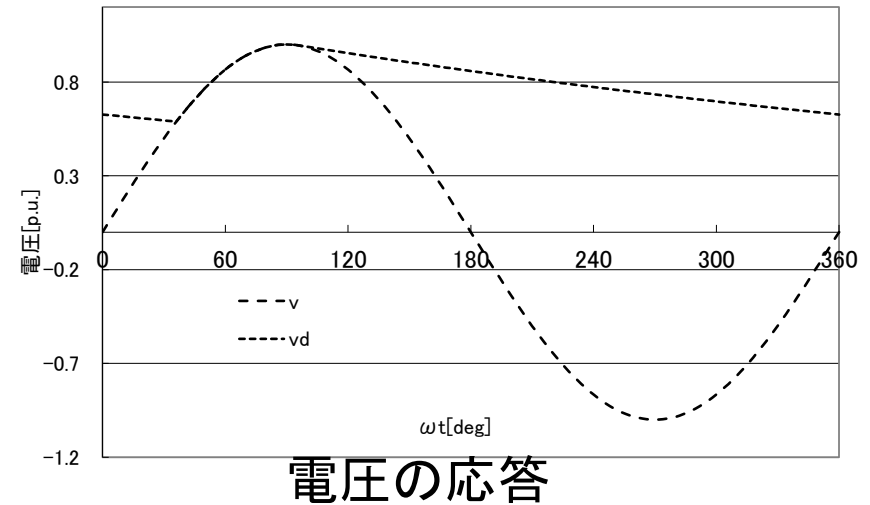
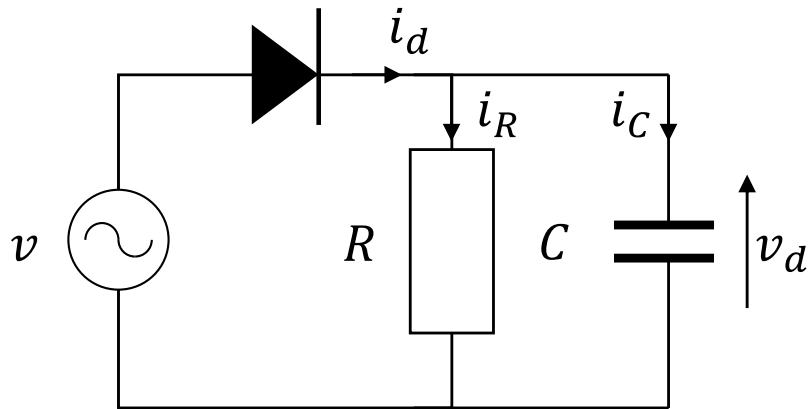
- 直流電圧脈動率

$$\bullet \frac{\sqrt{2}V - \sqrt{2}V \sin(\pi + \beta)}{V_d} = \frac{\sqrt{2}V \{1 - \sin(\pi + \beta)\}}{\frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \{\cos \beta + 1\}} = \frac{2\pi \{1 - \sin(\pi + \beta)\}}{\cos \beta + 1}$$

- 平均直流電圧が小さくなった分，抵抗負荷に比べて大きくなる

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷



ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- ダイオードの導通状態は電源電圧 v とコンデンサの充電電圧 v_d によって決まる
 - 交流電圧 $v(t)$
 - $v(t) = \sqrt{2}V \sin \omega t$
 - $v_{dcon} = \sqrt{2}V \sin \theta_{con}$
 - ダイオードの導通開始時点 $t = t_{con} = \frac{\theta_{con}}{\omega}$
 - コンデンサの電圧初期値 v_{dcon}
- 電源電流 i_d
 - $i_d = i_C + i_R = C \frac{dv_d}{dt} + \frac{v_d}{R} = \sqrt{2}V \left\{ C\omega \cos \omega t + \frac{\sin \omega t}{R} \right\}$
 - コンデンサ充電電流 i_C , 負荷電流 i_R

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- ダイオードの導通期間を求める
 - 導通終了時点 $t = t_{coff} = \frac{\theta_{coff}}{\omega}$ (消弧角 θ_{coff}) を求める
 - $i_d(t_{coff}) = \sqrt{2}V \left\{ C\omega \cos \theta_{coff} + \frac{\sin \theta_{coff}}{R} \right\} = 0$
 - $C\omega \cos \theta_{coff} + \frac{\sin \theta_{coff}}{R} = 0$
 - $\tan \theta_{coff} = -\omega CR$
 - 電源電圧 v が最大値をとった後 $\frac{\pi}{2} \leq \theta_{coff} \leq \pi$
 - $\theta_{coff} = \pi - \tan^{-1} \omega CR$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- ダイオードの導通期間
 - 導通開始時点 t_{con} (点弧角 θ_{con})を求める
 - コンデンサ電流 i_C が負荷電流 i_R と等しい大きさ
 - $i_R = \frac{v_d}{R} = -i_C = -C \frac{dv_d}{dt}$
 - $\frac{V_d}{R} = -C(sV_d - v_{dcoff})$
 - $v_{dcoff} = \sqrt{2}V \sin \theta_{coff}$
 - $v_d(t) = v_{dcoff} e^{-\frac{1}{\omega CR}(\omega t - \theta_{coff})}$
 - 次のサイクルで非導通状態から導通状態に遷移
 - $t = t_{con} = \frac{\theta_{con} + 2\pi}{\omega}$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

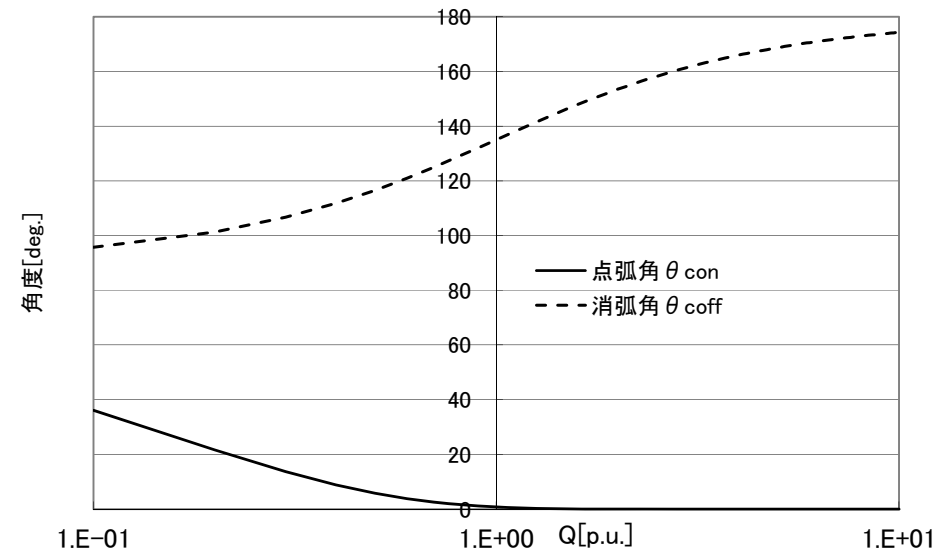
- ダイオードの導通期間
 - 導通開始時点 t_{con} (点弧角 θ_{con})
 - $$v_{dcon} = \sqrt{2}V \sin \theta_{con} = v_d \left(\frac{\theta_{con} + 2\pi}{\omega} \right)$$
$$= v_{dcoff} e^{-\frac{1}{\omega CR} \left(\omega \frac{\theta_{con} + 2\pi}{\omega} - \theta_{coff} \right)}$$
$$= \sqrt{2}V \sin \theta_{coff} e^{-\frac{1}{\omega CR} (2\pi + \theta_{con} - \theta_{coff})}$$
 - $$\sin \theta_{con} = \sin \theta_{coff} e^{-\frac{1}{\omega CR} (2\pi + \theta_{con} - \theta_{coff})}$$
 - 数値解

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 負荷のQ値に対する点弧角 θ_{con} , 消弧角 θ_{coff}
 - Q値が大きい(抵抗小, 負荷大)と消弧角 θ_{coff} が大きくなり, 点弧角 θ_{con} は小さくなる
 - ダイオードの導通期間が長くなる

$$Q = \frac{1}{\omega CR}$$



ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 電源電流最大値 i_{dmax}
 - 電源電流 i_d が極値をとる条件
 - $\frac{di_d}{dt} = \sqrt{2}V \left\{ -C\omega^2 \sin \omega t + \frac{\omega \cos \omega t}{R} \right\}$
$$= \sqrt{2}V\omega \left\{ -C\omega \sin \omega t + \frac{\cos \omega t}{R} \right\} = 0$$
 - $C\omega \sin \omega t_{max} = \frac{\cos \omega t_{max}}{R}$
 - $\tan \omega t_{max} = \frac{1}{\omega CR}$
 - $\cos \omega t_{max} = \omega CR \sin \omega t_{max}$
 - $\sin \omega t_{max} = \frac{1}{\sqrt{1+\omega^2 C^2 R^2}}$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 電源電流最大値 i_{dmax}

$$\bullet i_{dmax} = \sqrt{2}V \left\{ \omega^2 C^2 R \sin \omega t_{max} + \frac{\sin \omega t_{max}}{R} \right\}$$

$$= \sqrt{2}V \sin \omega t_{max} \frac{1 + \omega^2 C^2 R^2}{R}$$

$$= \sqrt{2}V \frac{\sqrt{1 + \omega^2 C^2 R^2}}{R}$$

$$= \sqrt{2}V \sqrt{\frac{1}{R^2} + \omega^2 C^2}$$

Cがある分余分に電流が流れる

ダイオード整流回路

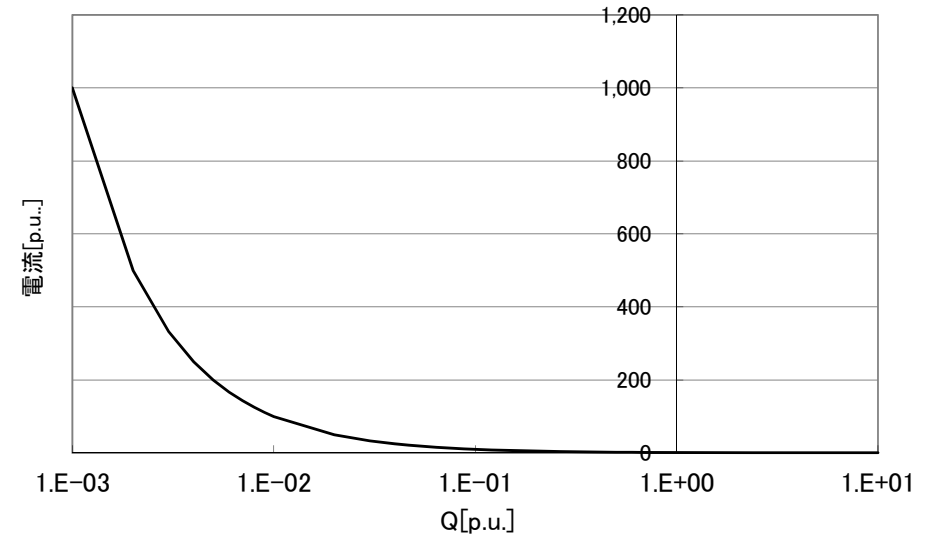
半波整流回路 容量性負荷

- 負荷のQ値に対する電源電流の最大値

- $Q = \frac{1}{\omega CR}$

- 負荷のQ値が小さい(負荷が大きく抵抗Rが小さい), 平滑コンデンサの容量Cが大きいほど, 電源電流 i_d の最大値 i_{dmax} が大きくなる

- より歪んだ電流波形
- 歪波力率が低い



ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 出力電圧

- $$\begin{aligned} V_d &= \frac{1}{T} \int_0^T v_d(t) dt \\ &= \frac{1}{T} \left\{ \int_{t_{con}}^{t_{coff}} v(t) dt + \int_{t_{coff}}^{T+t_{con}} v_d(t) dt \right\} \\ &= \frac{1}{T} \left\{ \int_{t_{con}}^{t_{coff}} \sqrt{2}V \sin \omega t dt \right. \\ &\quad \left. + \int_{t_{coff}}^{T+t_{con}} \sqrt{2}V \sin \theta_{coff} e^{-\frac{1}{\omega CR}(\omega t - \theta_{coff})} dt \right\} \\ &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left\{ \int_{t_{con}}^{t_{coff}} \sin \omega t dt + \sin \theta_{coff} \int_{t_{coff}}^{T+t_{con}} e^{-\frac{1}{\omega CR}(\omega t - \theta_{coff})} dt \right\} \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 出力電圧

$$\begin{aligned}
 \bullet \quad V_d &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left\{ \left[-\frac{1}{\omega} \cos \omega t \right]_{t_{con}}^{t_{coff}} + \sin \theta_{coff} \left[-CR e^{-\frac{1}{\omega CR}(\omega t - \theta_{coff})} \right]_{t_{coff}}^{T+t_{con}} \right\} \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left\{ \frac{1}{\omega} [-\cos \theta_{coff} + \cos \theta_{con}] - CR \sin \theta_{coff} \left[e^{-\frac{2\pi + \theta_{con} - \theta_{coff}}{\omega CR}} - 1 \right] \right\} \\
 &= \frac{V}{\sqrt{2}\pi} \left\{ -\cos \theta_{coff} + \cos \theta_{con} \right. \\
 &\quad \left. - \omega CR \sin \theta_{coff} \left[e^{-\frac{2\pi + \theta_{con} - \theta_{coff}}{\omega CR}} - 1 \right] \right\}
 \end{aligned}$$

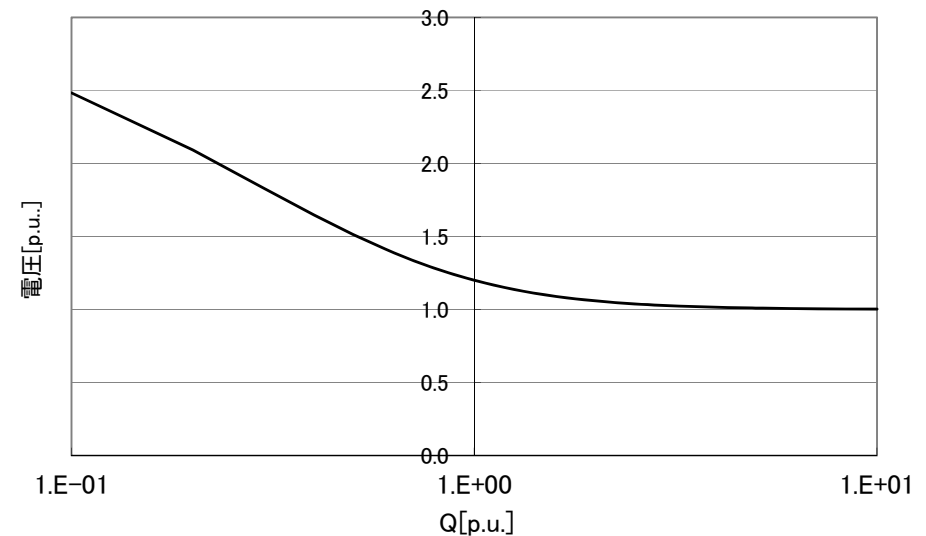
←ダイオードON期間

←ダイオードOFF期間

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 負荷のQ値に対する出力電圧平均値
 - 抵抗性負荷に対する出力電圧平均値 $\frac{\sqrt{2}V}{\pi}$ を基準
 - 出力電圧平均値は抵抗負荷の場合よりも大
 - ダイオードの導通期間が短くなった一方で、コンデンサCが電源電圧より高い電圧を負荷に印加するため



ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 高調波

- $$a_0 = V_d = \frac{V}{\sqrt{2}\pi} \left\{ -\cos \theta_{coff} + \cos \theta_{con} - \omega CR \sin \theta_{coff} \left[e^{-\frac{2\pi + \theta_{con} - \theta_{coff}}{\omega CR}} - 1 \right] \right\}$$
- $$b_0 = 0$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 高調波

$$\begin{aligned}
 a_1 &= \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \cos \omega t dt \\
 &= \frac{1}{T} \left\{ \int_{t_{con}}^{t_{coff}} v(t) \cos \omega t dt + \int_{t_{coff}}^{T+t_{con}} v_d(t) \cos \omega t dt \right\} \\
 &= \frac{1}{T} \left\{ \int_{t_{con}}^{t_{coff}} \sqrt{2}V \sin \omega t \cos \omega t dt + \int_{t_{coff}}^{T+t_{con}} \sqrt{2}V \sin \theta_{coff} e^{-\frac{1}{\omega CR}(\omega t - \theta_{coff})} \cos \omega t dt \right\} \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left\{ \int_{t_{con}}^{t_{coff}} \frac{\sin 2\omega t}{2} dt + \sin \theta_{coff} e^{\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \int_{t_{coff}}^{T+t_{con}} e^{-\frac{t}{CR}} \cos \omega t dt \right\} \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{T} \left\{ \left[\frac{-\cos 2\omega t}{4\omega} \right]_{t_{con}}^{t_{coff}} + \sin \theta_{coff} e^{\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \frac{C^2 R^2}{1 + \omega^2 C^2 R^2} \left[e^{-\frac{t}{CR}} \left(-\frac{1}{CR} \cos \omega t + \omega \sin \omega t \right) \right]_{t_{off}}^{T+t_{con}} \right\} \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \frac{-\cos 2\theta_{coff} + \cos 2\theta_{con}}{4} + \sin \theta_{coff} e^{\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \frac{\omega^2 C^2 R^2}{1 + \omega^2 C^2 R^2} \left[e^{-\frac{2\pi + \theta_{con}}{\omega CR}} \left(-\frac{1}{\omega CR} \cos \theta_{con} + \sin \theta_{con} \right) - e^{-\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \left(-\frac{1}{\omega CR} \cos \theta_{coff} + \sin \theta_{coff} \right) \right] \right\}
 \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 高調波

$$\begin{aligned}
 & \bullet \quad b_1 = \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \sin \omega t \, dt \\
 & = \frac{2}{T} \left\{ \int_{t_{con}}^{t_{coff}} v(t) \sin \omega t \, dt + \int_{t_{coff}}^{T+t_{con}} v_d(t) \sin \omega t \, dt \right\} \\
 & = \frac{1}{T} \left\{ \int_{t_{con}}^{t_{coff}} \sqrt{2}V \sin \omega t \sin \omega t \, dt + \int_{t_{coff}}^{T+t_{con}} \sqrt{2}V \sin \theta_{coff} e^{-\frac{1}{\omega CR}(\omega t - \theta_{coff})} \sin \omega t \, dt \right\} \\
 & = \frac{\sqrt{2}V}{T} \left\{ \int_{t_{con}}^{t_{coff}} \frac{-\cos 2\omega t}{2} \, dt + \sin \theta_{coff} e^{\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \int_{t_{coff}}^{T+t_{con}} e^{-\frac{t}{CR}} \sin \omega t \, dt \right\} \\
 & = \frac{\sqrt{2}V}{T} \left\{ \left[\frac{-\sin 2\omega t}{4\omega} \right]_{t_{con}}^{t_{coff}} + \sin \theta_{coff} e^{\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \frac{C^2 R^2}{1 + \omega^2 C^2 R^2} \left[e^{-\frac{t}{CR}} \left(-\frac{1}{CR} \sin \omega t - \omega \cos \omega t \right) \right]_{t_{coff}}^{T+t_{con}} \right\} \\
 & = \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \frac{-\sin 2\theta_{coff} + \sin 2\theta_{con}}{4} + \sin \theta_{coff} e^{\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \frac{\omega^2 C^2 R^2}{1 + \omega^2 C^2 R^2} \left[e^{-\frac{2\pi + \theta_{con}}{\omega CR}} \left(-\frac{1}{\omega CR} \sin \theta_{con} - \cos \theta_{con} \right) - e^{-\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \left(-\frac{1}{\omega CR} \sin \theta_{coff} - \cos \theta_{coff} \right) \right] \right\}
 \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 高調波

- $$\begin{aligned}
 a_i &= \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \cos i\omega t dt \\
 &= \frac{1}{T} \left\{ \int_{t_{con}}^{t_{coff}} v(t) \cos i\omega t dt + \int_{t_{coff}}^{T+t_{con}} v_d(t) \cos i\omega t dt \right\} \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} \left\{ \frac{-\cos(1+i)\theta_{coff}}{2(1+i)} + \frac{-\cos(1-i)\theta_{coff}}{2(1-i)} + \frac{\cos(1+i)\theta_{con}}{2(1+i)} + \frac{\cos(1-i)\theta_{con}}{2(1-i)} \right. \\
 &\quad \left. + \sin \theta_{coff} e^{\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \frac{\omega^2 C^2 R^2}{1 + i^2 \omega^2 C^2 R^2} \left[e^{-\frac{2\pi + \theta_{con}}{\omega CR}} \left(-\frac{1}{\omega CR} \cos i\theta_{con} + i \sin i\theta_{con} \right) \right] \right\} \\
 &\quad \left[-e^{-\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \left(-\frac{1}{\omega CR} \cos i\theta_{coff} + i \sin i\theta_{coff} \right) \right] \left. \right\}
 \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 高調波

$$\begin{aligned}
 \bullet \quad b_i = \frac{2}{T} \int_0^T v_d(t) \sin i\omega t dt = \frac{\sqrt{2}V}{2\pi} & \left\{ \frac{\sin(1-i)\theta_{coff}}{2(1-i)} - \frac{\sin(1+i)\theta_{coff}}{2(1+i)} - \frac{\sin(1-i)\theta_{con}}{2(1-i)} + \frac{\sin(1+i)\theta_{con}}{2(1+i)} + \right. \\
 & \left. \sin \theta_{coff} e^{\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \frac{\omega^2 C^2 R^2}{1+i^2 \omega^2 C^2 R^2} \left[e^{-\frac{2\pi+\theta_{con}}{\omega CR}} \left(-\frac{1}{\omega CR} \sin i\theta_{con} - i \cos i\theta_{con} \right) \right] \right. \\
 & \left. \left. - e^{-\frac{\theta_{coff}}{\omega CR}} \left(-\frac{1}{\omega CR} \sin i\theta_{coff} - i \cos i\theta_{coff} \right) \right] \right\}
 \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 出力電圧脈動率
- 直流電圧最大値は交流電源電圧の最大値
 - $V_{dmax} = \sqrt{2}V$
- ダイオードが導通開始時点 t_{con} で最小値
 - $v_{dcon} = \sqrt{2}V \sin \theta_{con}$
- $\Delta V = V_{dmax} - v_{dcon} = \sqrt{2}V(1 - \sin \theta_{con}) \cong \sqrt{2}V(1 - e^{-\frac{2\pi}{\omega CR}})$
 - $\theta_{coff} \cong \frac{\pi}{2}, \theta_{con} \cong \frac{\pi}{2}$
 - $$v_{dcon} = \sqrt{2}V \sin \theta_{coff} e^{-\frac{1}{\omega CR}(2\pi + \theta_{con} - \theta_{coff})}$$
$$\cong \sqrt{2}V \sin \frac{\pi}{2} e^{-\frac{1}{\omega CR}(2\pi + \frac{\pi}{2} - \frac{\pi}{2})} = \sqrt{2}V e^{-\frac{2\pi}{\omega CR}}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 電源電流の歪率・力率

$$\begin{aligned} \bullet \quad I_{rms} &= \sqrt{\frac{1}{T} \int_0^T i_d^2 dt} = \\ &\frac{V}{R} \sqrt{\frac{1}{2\pi} \left[\frac{\{\omega^2 C^2 R^2 + 1\} \{\theta_{coff} - \theta_{con}\}}{2} + \frac{\omega^2 C^2 R^2 - 1}{2} \{\sin 2\theta_{coff} - \sin 2\theta_{con}\} \right.} \\ &\quad \left. - \omega C R \{\cos 2\theta_{coff} - \cos 2\theta_{con}\} \right] \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 電源電流の歪率・力率

$$\begin{aligned}
 \bullet \quad a_1 &= \frac{2}{T} \int_0^T i_d \cos \omega t \, dt \\
 &= \frac{2}{T} \int_{t_{con}}^{t_{coff}} \left\{ \sqrt{2}V \left(C\omega \cos \omega t \right. \right. \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{2\pi R} \left[\omega CR (\theta_{coff} - \theta_{con}) \right. \\
 &\quad \left. + \frac{\omega CR}{2} (\sin 2\theta_{coff} - \sin 2\theta_{con}) \right. \\
 &\quad \left. \left. - \frac{1}{2} (\cos 2\theta_{coff} - \cos 2\theta_{con}) \right) \right] \\
 &\quad \text{パワエレ-3}
 \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 電源電流の歪率・力率

$$\begin{aligned}
 \bullet \quad b_1 &= \frac{2}{T} \int_0^T i_d \sin \omega t \, dt \\
 &= \frac{2}{T} \int_{t_{con}}^{t_{coff}} \left\{ \sqrt{2}V \left(C\omega \cos \omega t \right. \right. \\
 &= \frac{\sqrt{2}V}{2\pi R} \left[\theta_{coff} - \theta_{con} \right. \\
 &\quad \left. - \frac{\omega CR}{2} (\cos 2\theta_{coff} - \cos 2\theta_{con}) \right. \\
 &\quad \left. \left. - \frac{1}{2} (\sin 2\theta_{coff} - \sin 2\theta_{con}) \right] \right.
 \end{aligned}$$

ダイオード整流回路

半波整流回路 容量性負荷

- 電源電流の歪率・力率
 - 力率: $pf = \cos(\theta_1 - \phi_1)$
 - θ_1 : 電圧基本波位相
 - ϕ_1 : 電流基本波位相
 - 歪率: $DF = \frac{I_{1,rms}}{I_{rms}}$
 - 歪波力率: $pf_d = DF \cos(\theta_1 - \phi_1)$