# 10 PROSTOWNIKI NIESTEROWANE I POWIELACZE NAPIĘCIA

### 10.1. OGÓLNA CHARAKTERYSTYKA UKŁADÓW PROSTOWNICZYCH

Zasilanie urządzeń elektrycznych w energię odbywa się za pośrednictwem prądu zmiennego lub prądu stałego. W tym ostatnim przypadku energia może być dostarczona z baterii zasilającej lub układu prostowniczego, przetwarzającego energię prądu zmiennego na energię prądu stałego o żądanej wartości napięcia i prądu.

Proces prostowania, jak każdy proces przetwarzania energii z przemianą częstotliwości, wymaga użycia elementów nieliniowych spełniających funkcje jednokierunkowych zaworów prądowych. Przy użyciu diod realizuje się układy prostownicze niesterowane, w których wartość stałego napięcia lub prądu wyjściowego jest ustalona i nie podlega regulacji. Za pomocą tyrystorów można zrealizować układy prostownicze sterowane, umożliwiające ciągłą regulację napięcia lub prądu wyjściowego, stosowane najczęściej w układach regulacji mocy. Układy prostownicze obejmują szeroki zakres zastosowań w zakresie mocy od kilku watów do tysięcy kW.

Układ prostowniczy składa się zazwyczaj z transformatora oraz diod prostowniczych pełniących rolę jednokierunkowych zaworów prądowych. Dzięki jednokierunkowemu przewodzeniu prądu przez elementy prostownicze, wejściowy prąd przemienny o składowej średniej równej zeru jest w układzie prostowniczym przetwarzany na tętniący prąd jednokierunkowy o składowej średniej różnej od zera. Po odfiltrowaniu tętnień w układzie filtracyjnym uzyskuje się w odbiorniku energii żądaną wartość prądu i napięcia.

W zależności od liczby faz zmiennego napięcia zasilającego wyróżniamy układy prostownicze jednofazowe i wielofazowe.

W układzie jednopołówkowym napięcie jest prostowane w ciągu jednego półokresu każdej z faz, natomiast w układzie dwupołówkowym - w obu półokresach. Zatem dwupołówkowy sposób prostowania można uważać za wynik dwukrotnego zwiększenia liczby faz. Dlatego też układ jednofazowy dwupołówkowy będzie rozważany jako dwufazowy.

W zależności od rodzaju impedancji obciążenia zmienia się kąt przepływu przez element prostowniczy. W układach jedno i dwufazowych z obciążeniem rezystancyjnym kąt przepływu prądu

wynosi  $2\Theta = \pi$ , z obciążeniem pojemnościowym  $2\Theta < \pi$ , a z obciążeniem indukcyjnym  $2\Theta > \pi$ .

Własności prostowników opisują następujące parametry:

 współczynnik wykorzystania napięciowego (sprawność napięciowa, skuteczność prostowania)

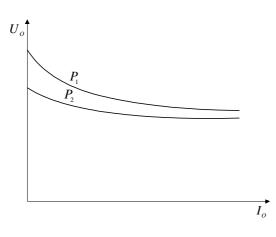
$$\eta_u = \frac{U_O}{U_{\text{cm}}} \tag{10.1}$$

gdzie:

 $U_o$  - składowa stała napięcia wyjściowego

 $U_{sm}$  - amplituda zmiennego napięcia wejściowego.

Współczynnik wykorzystania napięciowego  $\eta_u$  zależy od składowej stałej prądu obciążenia poprzez zależność napięcia wyjściowego  $U_o$  jak to pokazują charakterystyki obciążeniowe, przedstawione na rys.10.1.



Rys.10.1. Charakterystyki obciążeniowe prostowników:

 $P_1$  z obciążeniem rezystancyjnym,

 $P_2$  z obciążeniem pojemnościowym

Współczynnik wykorzystania napięciowego  $\eta_u$  zależy od rodzaju obciążenia, przy czym jest większy przy małych prądach obciążenia.

różniczkowa rezystancja wyjściowa

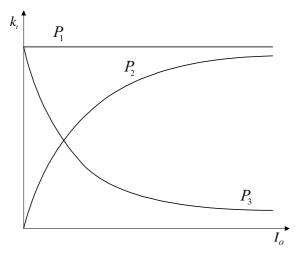
$$r_o = -\frac{dU_o}{dI_o} \tag{10.2}$$

Rezystancja ta może być wyznaczona na podstawie charakterystyki obciążeniowej.

- współczynnik tętnień

$$k_t = \frac{U_{1m}}{U_O} \tag{10.3}$$

gdzie:  $U_{\mbox{\tiny lm}}$  - amplituda składowej podstawowej tętnień o pulsacji  $m\,\omega$ . Zależność współczynnika tętnień od prądu obciążenia przedstawia rys. 10.2.



Rys. 10.2. Zależność współczyn-nika tętnień  $k_t$  od prądu obcią-żenia  $I_o$ prostownika:

 $P_1$  - z obciążeniem rezystancyjnym,

 $P_3$   $P_2$  - z obciążeniem pojemnościowym,  $P_3$  - z obciążeniem indukcyjnym

Prostownik z obciążeniem pojemnościowym charakteryzuje się mała wartościa współczynnika tętnień w zakresie małych prądów obciążenia, natomiast z obciążeniem indukcyjnym w zakresie dużych pradów.

współczynnik kształtu prądu

$$k_i = \frac{m I_{\text{max}}}{I_O} \tag{10.4}$$

Jest to stosunek wartości maksymalnej  $I_{\mathrm{max}}$  do składowej średniej  $I_o / m$  prądu płynącego przez każdą fazę. Współczynnik ten określa wykorzystanie prądowe elementów prostowniczych i wymagania odnośnie ich maksymalnego pradu.

współczynnik wykorzystania prądowego (sprawność prądowa)

$$\eta_i = \frac{I_O}{I_s} \tag{10.5}$$

Jest to stosunek wartości średniej  $I_{\mathcal{O}}$  / m prądu fazowego do wartości skutecznej  $I_s$  tego prądu.

sprawność energetyczna

$$\eta_{p} = \frac{P_{O}}{m P_{s}} = \frac{U_{O} I_{O}}{m U_{s} I_{s}} = \frac{\sqrt{2} U_{O} I_{O}}{m U_{sm} I_{s}} = \sqrt{2} \eta_{u} \eta_{i}$$
(10.6)

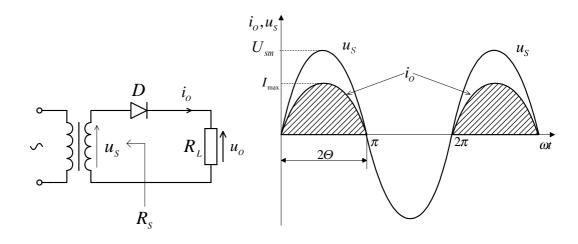
Jest to stosunek mocy wyjściowej  $P_o = U_o I_o$  prądu stałego do mocy pozornej  $m P_s = m U_s I_s$  obciążającej całe uzwojenie wtórne transformatora.

- napięcie zwrotne  $U_{\scriptscriptstyle R}$  maksymalne napięcie na elemencie prostowniczym w stanie nieprzewodzenia,
- prąd udarowy  $I_{u\max}$  maksymalny prąd płynący przez element prostowniczy po włączeniu układu.

#### 10.2. UKŁADY Z OBCIĄŻENIEM REZYSTANCYJNYM

#### 10.2.1. Układ jednofazowy

Najprostszym przykładem prostownika jest układ jednofazowy (m=1) z obciążeniem rezystancyjnym (rys. 10.3).



Rys. 10.3. Jednofazowy układ prostowniczy z obciążeniem rezystancyjnym

Zakładając, że suma rezystancji przewodzącej diody i rezystancji strat uzwojenia wtórnego wynosi  $R_s$  oraz pomijając napięcie na przewodzącym złączu, prąd obciążenia opisuje zależność

$$i_{O} \approx \frac{u_{S}}{R_{S} + R_{L}} = \frac{U_{Sm} \sin \omega t}{R_{S} + R_{L}} \quad \text{dla } 0 \leq \omega t \leq 2 \Theta = \pi$$

$$i_{O} = 0 \quad \text{dla } 2 \Theta = \pi \leq \omega t \leq 2 \pi$$

$$(10.7)$$

Rozwijając zależność (10.7) w szereg Fouriera otrzymujemy

$$i_O = \frac{u_O}{R_L} = I_{\text{max}} \left( \frac{1}{\pi} + \frac{1}{2} \sin \omega t - \frac{2}{\pi} \sum_{k=2,4,6,\dots}^{\infty} \frac{\cos k \omega t}{k^2 - 1} \right)$$
 (10.8)

gdzie:

$$I_{\text{max}} = \frac{U_{sm}}{R_S + R_L} \tag{10.9}$$

Korzystając z zależności (10.8) można wyznaczyć parametry rozważanego układu:

- sprawność napięciowa

$$\eta_{u} = \frac{U_{O}}{U_{Sm}} = \frac{R_{L} I_{O}}{U_{Sm}} = \frac{R_{L} (I_{\text{max}} / \pi)}{U_{sm}} = 
= \frac{1}{\pi} \frac{1}{1 + R_{S} / R_{L}} \approx \frac{1}{\pi} \approx 0,32 \quad \text{dla } R_{S} << R_{L}$$
(10.10)

współczynnik tętnień

$$k_{t} = \frac{U_{1m}}{U_{O}} = \frac{I_{1m}}{I_{O}} = \frac{\pi}{2} \approx 1,57$$
 (10.11)

współczynnik kształtu prądu

$$k_i = \frac{m I_{\text{max}}}{I_O} = \frac{I_{\text{max}}}{I_O} = \pi$$
 (10.12)

- sprawność prądowa

$$\eta_i = \frac{I_O}{I_s} = \frac{I_O}{\sqrt{\frac{1}{2\pi} \int_0^{\pi} i_O^2 d(\omega t)}} = \frac{2}{\pi} \approx 0,64$$
 (10.13)

sprawność energetyczna

$$\eta_{p} = \frac{P_{o}}{P_{s}} = \sqrt{2} \, \eta_{u} \, \eta_{i} = \frac{2\sqrt{2}}{\pi^{2}} \, \frac{1}{1 + R_{s} / R_{L}} \approx 
\approx \frac{2\sqrt{2}}{\pi^{2}} \approx 0.29 \quad \text{dla } R_{s} << R_{L}$$
(10.14)

- napięcie zwrotne

$$U_R = U_{sm} \tag{10.15}$$

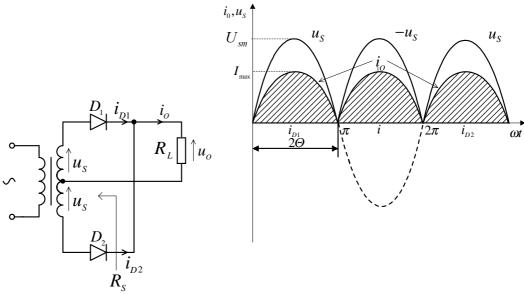
- prąd udarowy

$$I_{u\max} = I_{\max} = \frac{U_{sm}}{R_s + R_L} \tag{10.16}$$

Zatem układ jednopołówkowy z obciążeniem rezystancyjnym charakteryzuje się małą sprawnością napięciową, prądową i energetyczną oraz dużymi tętnieniami o pulsacji równej pulsacji podstawowej  $(\omega)$ . Niekorzystne parametry są konsekwencją jednopołówkowego sposobu prostowania oraz braku filtracji tętnień napięcia, z uwagi na rezystancyjny charakter obciążenia. Składowa stała prądu obciążenia  $I_O$  płynie przez transformator.

#### 10.2.2. Układ dwufazowy

Schemat dwufazowego układu prostowniczego (jednofazowego dwupołówkowego, m = 2) przedstawiono na rys. 10.4.



Rys.10.4. Dwufazowy układ prostowniczy z obciążeniem rezystancyjnym

W układzie tym diody przewodzą na przemian, każda przez połowę okresu. Dioda  $D_1$  przewodzi gdy napięcie  $u_{\rm S}$  jest dodatnie, zaś dioda  $D_2$ , gdy jest ujemne. Zatem prąd obciążenia dany jest zależnością

$$i_{O} = i_{1} = \frac{U_{sm} \sin \omega t}{R_{S} + R_{L}} \qquad \text{dla} \quad 0 \le \omega t \le \pi$$

$$i_{O} = i_{2} = -\frac{U_{sm} \sin \omega t}{R_{S} + R_{L}} \qquad \text{dla} \quad \pi \le \omega t \le 2\pi$$

$$(10.17)$$

Postępując analogicznie jak poprzednio otrzymujemy

$$i_O = \frac{u_O}{R_L} = I_{\text{max}} \left( \frac{2}{\pi} - \frac{4}{\pi} \right) \sum_{k=2,4,6,\dots}^{\infty} \frac{\cos k \,\omega \,t}{k^2 - 1}$$
 (10.18)

Stąd

$$\eta_u = \frac{2}{\pi} \frac{1}{1 + R_S / R_L} \approx \frac{2}{\pi} \approx 0.64, \text{ dla } R_S \ll R_L$$
(10.19)

$$k_{t} = \frac{U_{2m}}{U_{0}} = \frac{2}{3} \tag{10.20}$$

$$k_i = \frac{2I_{\text{max}}}{I_O} = \pi \tag{10.21}$$

$$\eta_i = \frac{I_o}{2I_o} = \frac{2}{\pi} \approx 0.64$$
(10.22)

$$\eta_p = \frac{4\sqrt{2}}{\pi^2} \frac{1}{1 + R_S / R_L} \approx \frac{4\sqrt{2}}{\pi^2} \approx 0.57 \text{ dla } R_S \ll R_L$$
(10.23)

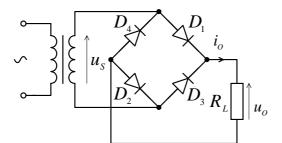
$$U_{R} = 2 U_{sm} (10.24)$$

Jak wynika z przeprowadzonej analizy parametrów, wykorzystanie napięciowe układu dwupołówkowego jest dwukrotnie większe w porównaniu z jednopołówkowym, tętnienia są nadal duże (ze względu na brak filtracji), lecz ich częstotliwość jest dwukrotnie większa. Wykorzystanie prądowe i sprawność układu są nadal małe. Wadą układu jest konieczność stosowania symetrycznego uzwojenia wtórnego.

#### 10.2.3. Dwufazowy układ mostkowy

Układ mostkowy - Graetza, przedstawiony na rys.10.5, pozbawiony jest wad jednofazowego układu dwupołówkowego.

W układzie tym dla dodatnich wartości napięcia wejściowego  $u_s$  przewodzą diody  $D_1$  i  $D_2$ , a dla ujemnych - diody  $D_3$  i  $D_4$ , zapewniając prostowanie dwupołówkowe. Zatem prąd jest pobierany z uzwojenia wtórnego przez cały okres, czyli transformator w układzie Graetza jest lepiej wykorzystany niż w układzie z rys.10.4.



Rys.10.5. Dwufazowy układ Graetza

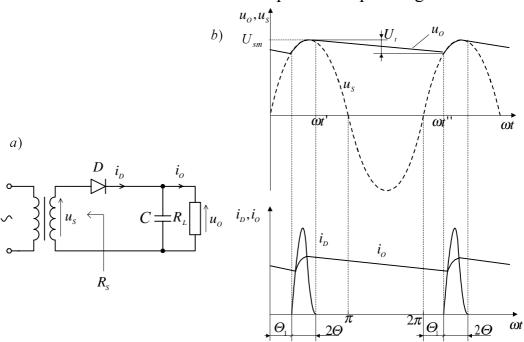
Układ Graetza opisują te same zależności (10.7 - 10.23) co układ dwufazowy, z tą różnicą, że rezystancja  $R_s$  jest równa sumie rezystancji strat uzwojenia wtórnego i rezystancji dwóch diod przewodzących, połączonych szeregowo. Napięcie zwrotne jest równe

$$U_{R} = U_{sm} \tag{10.25}$$

## 10.3. PROSTOWNIKI Z FILTRAMI O WEJŚCIU POJEMNOŚCIO - WYM

Prostowniki z obciążeniem czysto rezystancyjnym nie znajdują praktycznego zastosowania w układach elektronicznych z powodu poziomu tetnień napiecia, badź wyjściowego. pradu Zmniejszenie tetnień napięcia na wyjściu układu prostowniczego można uzyskać poprzez dołaczenie filtrów wygładzających. Podstawowa częścią takiego filtru są elementy reaktancyjne w postaci pojemności lub indukcyjności, które kosztem wcześniej zgromadzonej energii, mogą w odpowiednich momentach podtrzymać wartość przepływającego prądu. Ze względów aplikacyjnych, przy mocy pobieranej z wyjścia prostownika nie przekraczającej ok. 100 W, popularniejsze są układy pojemnościowe. W najprostszym przypadku jest to kondensator dołączony równolegle do obciążenia prostownika.

Zasada działania prostownika z filtrem pojemnościowym zostanie przedstawiona na przykładzie układu jednopołówkowego. Na rys.10.6 zamieszczono schemat obwodu oraz odpowiednie przebiegi czasowe.



Rys.10.6. Jednofazowy układ prostowniczy z filtrem pojemnościowym: a) schemat układu, b) przebiegi napięć i prądów w układzie

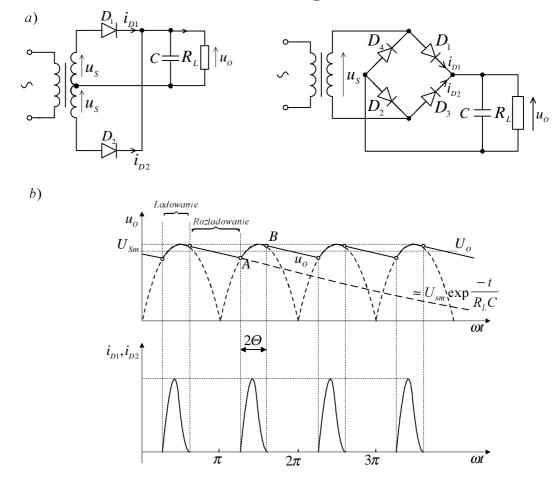
W stanie ustalonym, kiedy napięcie  $u_S$  przewyższa napięcie  $u_O$   $(u_S > u_O)$ , prąd diody płynący w przedziale czasu spełniającym warunek:  $\Theta_1 \le \omega \ t \le \Theta_1 + 2 \ \Theta$  kondensator C doładowuje prawie do maksymalnej wartości napięcia  $U_{sm}$  ze stałą czasową  $(R_S || R_L) \ C \approx R_S \ C$ .

Od chwili t' spełniającej warunek:  $\omega t' = \Theta_1 + 2\Theta$ , w której napięcia  $u_S$  i  $u_O$  zrównają się  $(u_S = u_O)$ , dioda nie przewodzi prądu, co powoduje, że kondensator C rozładowuje się ze stałą czasową  $R_L$  C.

Proces ten trwa do momentu t'''  $(\omega t'' = \Theta_1 + 2\pi)$  ponownego zrównania się napięć  $u_S$  i  $u_O$ , po czym kondensator jest ponownie doładowywany.

W analogiczny sposób pracują układy dwufazowe, przedstawione na rys.10.7. Ze względu na prostowanie dwupołówkowe proces ładowania i rozładowania kondensatora odbywa się z pulsacją  $2\omega$  (m=2), zatem koniec rozładowania kondensatora przypada dla  $\omega$   $t''=\Theta_1+2\pi/m$  (kąt rozładowania  $2\pi/m-2\Theta$ )

Przedstawione na rys. 10.7b przebiegi czasowe napięć i prądów są reprezentatywne dla prostownika o rezystancji  $R_S$  bardzo małej w porównaniu z rezystancja obciążenia  $R_L$ .



Rys.10.7. Dwufazowe układy prostownicze z obciążeniem pojemnościowo - rezystancyjnym: a) schematy układów, b) przebiegi prądów i napięć w prostowniku dwupołówkowym

Przebieg napięcia na wyjściu prostownika można obliczyć różnymi metodami. Ponieważ zwykle celem analizy jest tylko określenie wartości średniej napięcia  $U_o$  i wartości międzyszczytowej tętnień  $U_t$ , a przy tym nie jest wymagana zbyt duża dokładność, dlatego stosuje się różnego rodzaju przybliżenia.

Najprostsze polega na zastąpieniu rzeczywistego przebiegu  $u_o$  przebiegiem piłokształtnym o wartości międzyszczytowej równej wartości międzyszczytowej tętnień  $U_t$ , nałożonym na składową stałą równą średniej wartości napięcia wyjściowego  $U_o$ , jak na rys.10.8.

Zakładając że  $R_S << R_L$ , proces ładowania kondensatora przebiega w czasie dużo krótszym od czasu rozładowania, a kondensator C ładuje się do wartości szczytowej napięcia  $U_{sm}$ . Zakładając także, że  $\omega C R_L >> 1$ , proces ładowania można uważać za liniowy, co przy przyjętych założeniach oznacza, że przebieg napięcia wyjściowego  $u_O$  jest zbliżony do piłokształtnego, przy spełnieniu zależności

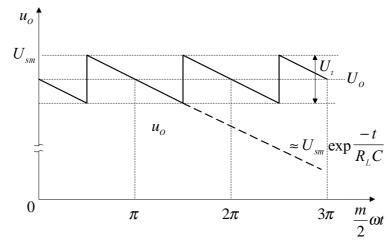
$$U_{O} = U_{sm} - \frac{U_{t}}{2} \tag{10.26}$$

Traktując proces rozładowania jako liniowy, prąd rozładowujący kondensator ma w przybliżeniu wartość równą  $I_{R_L} = U_O / R_L$  przy  $U_L << U_O$ .

Stad

$$U_{t} = \frac{1}{C} \frac{U_{O}}{R_{L}} \left( \frac{2\pi / m}{\omega} \right) = \frac{2\pi U_{O}}{m \omega C R_{L}}$$

$$(10.27)$$



Rys.10.8. Przybliżony piłokształtny przebieg napięcia na wyjściu dwupołówkowego układu prostowniczego z obciążeniem pojemnościowo - rezystancyjnym

Korzystając z zależności (10.26) i (10.27) otrzymujemy

$$U_O = U_{sm} - \frac{\pi U_O}{m \omega C R_A} \tag{10.28}$$

$$\eta_u = \frac{U_O}{U_{sm}} \approx \frac{1}{1 + \frac{\pi}{m \omega C R_I}}$$
 (10.29)

Zależność (10.28) przedstawiona w nieco innej postaci

$$U_{O} = U_{sm} - \frac{\pi}{m \, o \, C} I_{O} \tag{10.30}$$

pokazuje wpływ prądu rezystancji obciążenia  $R_L$  na napięcie wyjściowe układu.

Rozkładając przebieg piłokształtny w szereg Fouriera, amplituda składowej podstawowej wynosi

$$U_{1m} = \frac{U_t}{2\pi} \tag{10.31}$$

Z zależności (10.27), (10.31) można obliczyć współczynnik tętnień  $k_t$ 

$$k_{t} = \frac{U_{1m}}{U_{O}} = \frac{1}{m \omega C R_{L}}$$
 (10.32)

Napięcie zwrotne dla układu z rys.10.6 wynosi

$$U_{R} = U_{sm} + U_{Q} \approx 2 U_{sm} \tag{10.33}$$

natomiast prąd udarowy, tj. maksymalny prąd diody tuż po włączeniu w najbardziej niekorzystnych warunkach (tzn. przy rozładowanym kondensatorze i włączeniu napięcia, gdy  $u_{\rm S}=U_{\rm sm}$ )

$$I_{u \max} = U_{sm} / R_{s} \tag{10.34}$$

Parametr ten określa wymagania dotyczące maksymalnego prądu użytych diod.

Przedstawiona analiza pokazuje, że układy prostownicze z obciążeniem pojemnościowo - rezystancyjnym charakteryzują się dobrym wykorzystaniem napięciowym (prostowanie zbliżone do szczytowego) i małymi tętnieniami dla dużych wartości stałej czasowej  $C\ R_L$ . Wykorzystanie prądowe jest znacznie gorsze niż w układach z obciążeniem rezystancyjnym.

Właściwości układów prostowniczych z obciążeniem pojemnościowym sprawiają, że są one najczęściej stosowane w zakresie niezbyt dużych mocy (> 100 W), przy stosunkowo dużych wartościach napięcia i małych wartościach pradu.

#### 10.4. PROSTOWNIKI Z FILTREM O WEJŚCIU INDUKCYJNYM

Zastosowanie obciążenia o charakterze indukcyjnym umożliwia zwiększenie kąta przepływu prądu 2Θ i ograniczenie tętnień prądu. Praca układu prostowniczego z obciążeniem indukcyjnym zależy od ciągłości przepływu prądu obciążenia.

#### 10.4.1. Układ jednofazowy

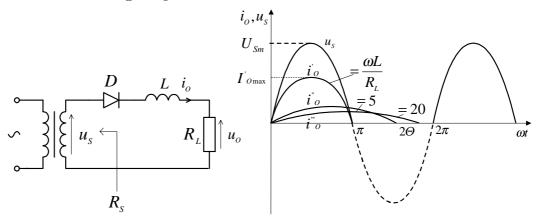
Na rys.10.9 przedstawiono schemat jednofazowego układu prostowniczego z obciążeniem indukcyjnym.

W układzie jednofazowym ciągłość prądu obciążenia nie jest zachowana. Dioda zaczyna przewodzić, gdy napięcie zasilania  $u_s$  staje się dodatnie. Prąd  $i_o$  jest opóźniony w stosunku do napięcia  $u_s$  na skutek indukcyjnej reaktancji obciążenia.

$$i_{O} R + L \frac{di_{O}}{dt} = u_{S} = U_{sm} \sin \omega t \quad \text{dla} \quad 0 \le \omega t \le 2 \Theta$$

$$i_{O} = 0 \qquad \qquad \text{dla} \quad 2 \Theta \le \omega t \le 2 \pi$$
(10.35)

gdzie:  $R = R_L + R_S$ 



Rys.10.9. Jednofazowy układ prostowniczy z obciążeniem rezystancyjno - indukcyjnym

Rozwiązanie równania (10.35) ma postać

$$i_{o}(t) = \frac{U_{Sm}}{R} \cos \varphi \left[ \sin (\omega t - \varphi) + \sin \varphi \left( \exp - \left\{ \omega t \, ctg \, \varphi \right\} \right) \right]$$
 (10.36)

gdzie: 
$$tg \varphi = \omega L / (R_S + R_L)$$
 (10.37)

Kąt przepływu 2Θ określa warunek

$$i\left(2\Theta\right) = 0\tag{10.38}$$

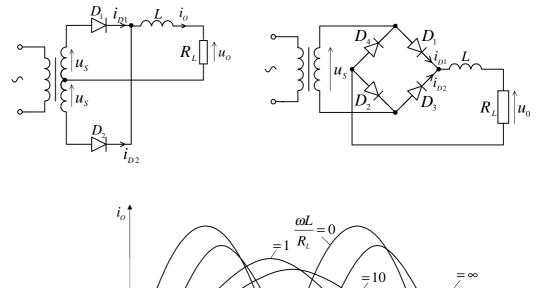
Stad

$$\sin(2\Theta - \varphi) + \sin\varphi \left[\exp(2\Theta \operatorname{ctg}\varphi)\right] = 0 \tag{10.39}$$

Kąt przepływu  $2\Theta$  zmienia się w zależności od indukcyjności w zakresie od  $2\Theta=\pi$ , dla  $\omega L/(R_S+R_L)=0$ , do  $2\Theta=2\pi$ , dla  $\omega L/(R_S+R_L)\to\infty$ . Brak ciągłości prądu w obciążeniu powoduje, że ze wzrostem kąta przepływu  $2\Theta$  maleje wartość maksymalna prądu  $I_{O\max}$  oraz jego składowa  $I_O$ , co powoduje, że współczynnik wykorzystania napięciowego  $\eta_u$  i sprawność energetyczna  $\eta_p$  maleją, a tętnienia rosną. Zatem stosowanie obciążenia indukcyjnego w układzie jednofazowym jest niecelowe, ponieważ prąd w obciążeniu jest nieciągły.

#### 10.4.2. Układy dwufazowe

W układach dwufazowych (rys.10.10) zachowany jest warunek ciągłości przepływu prądu.



Rys.10.10 Dwufazowe układy prostownicze z obciążeniem rezystancyjno - indukcyjnym dla różnych wartości  $\omega L/R_L$ 

= 0.5

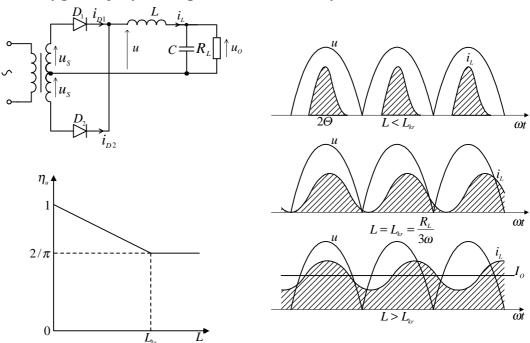
Prąd  $i_{D1}$  diody  $D_1$  płynie w czasie ujemnego półokresu napięcia  $u_S$ . Jest on opóźniony względem napięcia  $u_S$  o kąt  $\varphi$ , zgodnie z zależnością (10.37). W momentach przejścia napięcia  $u_S$  przez zero, prąd obciążenia  $i_O$  jest przejmowany naprzemiennie przez diody

 $D_1$  i  $D_2$ , co zapewnia jego ciągłość i kąt przepływu prądu  $2\Theta=2\pi$ . Ze wzrostem indukcyjności otrzymujemy stałą wartość prądu obciążenia, przy niewielkich amplitudach składowych zmiennych. W miarę wzrostu indukcyjności przebiegi prądów obu diod zbliżają się do przebiegów prostokątnych.

Układy z obciążeniem rezystancyjno - indukcyjnym wykazują małe tętnienia i bardzo dobre wykorzystanie prądowe  $\eta_i$ , przy nieco gorszym wykorzystaniu napięciowym. Własności filtracyjne układów polepszają się ze wzrostem prądu obciążenia i dlatego są najczęściej stosowane w zasilaczach dużej mocy.

### 10.5. UKŁADY PROSTOWNICZE Z FILTREM INDUKCYJNO - POJEMNOŚCIOWYM

Polepszenie filtracji układu z obciążeniem rezystancyjno - pojemnościowym uzyskuje się przy zmniejszeniu prądu obciążenia  $I_o$ , w przeciwieństwie do układu z obciążeniem rezystancyjno - indukcyjnym, w którym polepszenie filtracji uzyskuje si ę dla większego prądu obciążenia. Zastosowanie w układach prostowników filtrów indukcyjno - pojemnościowych (niekiedy w postaci kilku ogniw filtru LC) skutkuje znacznym polepszeniem filtracji tętnień. Przebiegi czasowe napięć i prądów w dwufazowym układzie prostowniczym z filtrem wygładzającym LC przedstawiono na rys.10.11.



Rys.10.11. Dwufazowy układ prostowniczy z filtrem LC

Dla małej indukcyjności układ pracuje jak prostownik z obciążeniem pojemnościowym, przy małym kącie przepływu  $2\Theta$ .

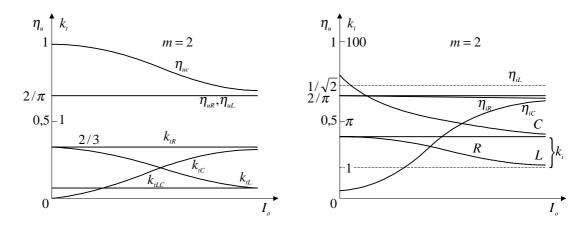
W miarę wzrostu indukcyjności kąt przepływu rośnie i dla  $L=L_{kr}$  prąd obciążenia  $i_O$  staje się ciągły ( $2\Theta=2\pi$ ). Dalszy wzrost indukcyjności powoduje, że własności układu zbliżają się do prostownika z obciążeniem indukcyjnym o lepszej filtracji tętnień dzięki działaniu pojemności.

# 10.6. PORÓWNANIE WŁASNOŚCI UKŁADÓW PROSTOWNICZYCH

Na rys.10.12 dokonano graficznego porównania parametrów dwufazowych układów prostowniczych z różnymi filtrami wygładzającymi.

Układy prostownicze z filtrem o wejściu pojemnościowym wykazują dobre wykorzystanie napięciowe w zakresie małych mocy i małych prądów (prostowanie bliskie szczytowemu) oraz małe t ętnienia. Ich parametry prądowe (współczynnik wykorzystania prądowego, współczynnik kształtu prądu i prąd udarowy) są niekorzystne, co powoduje słabe wykorzystanie transformatora sieciowego i diod. Praktycznie, układy te stosuje się jako układy małej mocy, o stosunkowo dużym napięciu i małym prądzie.

Układy prostownicze z filtrem o wejściu indukcyjnym mają własności przeciwne. Wykorzystanie napięciowe tych układów jest mniejsze niż w układach z obciążeniem pojemnościowym (prostowanie średnie) i nie zależy od prądu obciążenia.



Rys. 10.12. Porównanie charakterystyk różnych układów prostowniczych

Układy te wykazują małe tętnienia i dobre wykorzystanie prądowe w zakresie dużych prądów obciążenia, a zatem nadają się szczególnie do

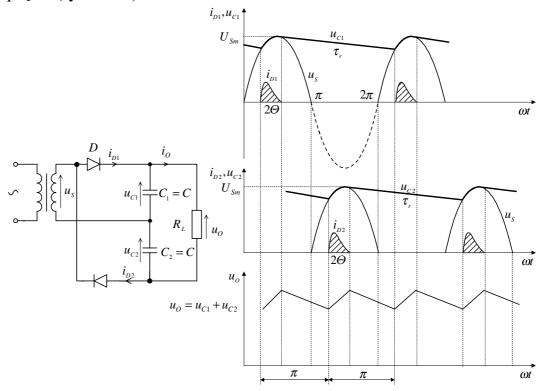
zastosowania w układach dużej mocy, przy dużych wartościach prądu obciążenia. Ich słabe własności filtracyjne w zakresie małych wartości prądu obciążenia można poprawić stosując filtry mieszane LC. Wóczas współczynnik tętnień jest mały i w zasadzie nie zależy od prądu obciążenia.

#### 10.7. POWIELACZE NAPIĘCIA

Powielanie napięcia jest możliwe przy zastosowaniu układów prostowniczych z obciążeniem pojemnościowym. Oddzielne układy prostownicze obciążone pojemnościowo wytwarzają na kondensatorach napięcia, które sumują się w obwodzie obciążenia powodując zwielokrotnienie napięcia wyjściowego.

#### a) Symetryczny podwajacz napięcia

Najprostszym powielaczem napięcia jest symetryczny podwajacz napięcia (rys.10.13).



Rys.10.13. Symetryczny podwajacz napięcia

W stanie ustalonym, gdy napięcie zasilające  $u_s$  jest dodatnie, pojemność  $C_1$  doładowuje się ze stałą czasową  $\tau_s = R_s$   $C_1$  przez diodę  $D_1$  wskutek przepływu prądu  $i_{D1}$ . Następnie, gdy prąd  $i_{D1}$  zanika,

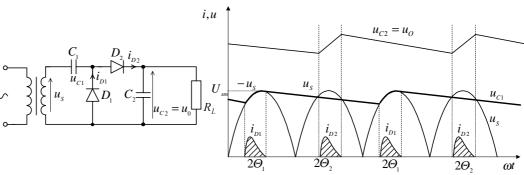
pojemność  $C_1$  rozładowuje się przez rezystancję obciążenia  $R_L$  i pojemność drugiego układu prostowniczego  $C_2$  ze stałą czasową

$$\tau_r = R_L \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2} = \frac{R_L C}{2}, \text{ dla } C_1 = C_2 = C$$
 (10.39)

W półokresie ujemnego napięcia zasilającego  $u_s$ , analogicznie jak poprzednio, doładowuje się pojemność  $C_2$  wskutek przepływu prądu  $i_{D2}$ , a następnie rozładowuje się przez rezystancję obciążenia  $R_L$  i pojemność pierwszego układu prostowniczego  $C_1$  ze stałą czasową  $\tau_r$ . Napięcie wyjściowe  $u_0$  jest sumą napięć  $u_{C1}$  i  $u_{C2}$ , jest więc bliskie  $2 U_{sm}$  i zawiera tętnienia o pulsacji  $2 \omega$ .

#### b) Niesymetryczny podwajacz napięcia

Układ niesymetrycznego podwajacza napięcia przedstawiono na rys.10.14.



Rys. 10.14. Niesymetryczny podwajacz napięcia

W stanie ustalonym, w półokresie ujemnego napięcia zasilająćego  $u_s$ , pojemność  $C_1$  ładuje się ze stałą czasową

$$\tau_{s1} = C_1 R_S \tag{10.40}$$

prądem  $i_{D1}$  do wartości bliskiej szczytowej  $U_{sm}$ . Gdy prąd  $i_{D1}$  zanika, po zakończeniu ładowania pojemności  $C_1$ , dioda  $D_1$  ulega zatkaniu i pojemność  $C_1$  nie może się rozładować, dopóki nie zacznie przewodzić dioda  $D_2$ , powodując doładowanie kondensatora  $C_2$  do wartości bliskiej  $U_{C1} + U_{sm} \approx 2 U_{sm}$  ze stałą czasową

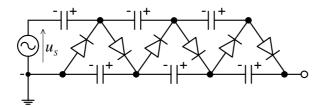
$$\tau_{s2} = (R_S || R_L) \frac{C_1 C_2}{C_1 + C_2} \approx \frac{1}{2} C R_S \text{ dla } C_1 = C_2 = C, R_S \iff R_L$$
(10.41)

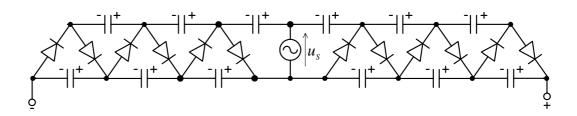
Gdy proces ładowania pojemności  $C_2$  (i rozładowania pojemności  $C_1$   $\tau_{r1} = \tau_{s2}$ ) kończy się, dioda  $D_2$  przestaje przewodzić i rozpoczyna się rozładowanie pojemności  $C_2$  ze stałą czasową  $\tau_{r2}$ .

$$\tau_{r2} = C_2 R_L \tag{10.42}$$

Niesymetryczny podwajacz napięcia w porównaniu z układem symetrycznym, charakteryzuje się większymi tętnieniami o dwukrotnie większej pulsacji podstawowej, większą zależnością napięcia wyjściowego od prądu obciążenia i bardziej nierównomiernym obciążeniem diod i pojemności. Natomiast jego zaletą jest istnienie wspólnego zacisku napięcia zasilania i obciążenia  $R_L$ . W obu przypadkach powielaczy napięcia, prąd obciążenia praktycznie nie przekracza dziesiątków mA.

#### c) Powielacze wielokrotne





Rys.10.15. Wielokrotne powielacze napięcia: a) niesymetryczne; b) symetryczne

Dodanie dalszych sekcji umożliwia zwiększenie krotności powielania, przy czym układy takie mogą mieć strukturę niesymetryczną lub symetryczną (rys.10.15).

W praktyce krotność powielacza jest ograniczona do 10, dla małych prądów, i do kilkudziesięciu, dla prądów obciążenia rzędu  $\mu$  A.