

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

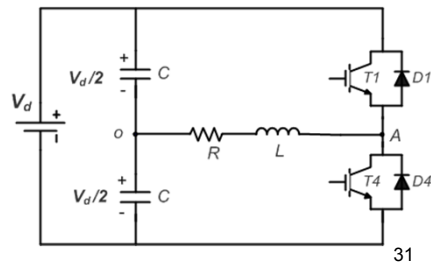
Nghịch lưu một pha kiểu bán cầu (Half bridge inverter)

Xét mạch nghịch lưu một pha kiểu bán cầu như hình.

Giả thiết hai tụ lọc C đủ lớn để điện áp trên mỗi tụ là $V_d/2$ được giữ không đổi trong quá trình bộ nghịch lưu hoạt động.

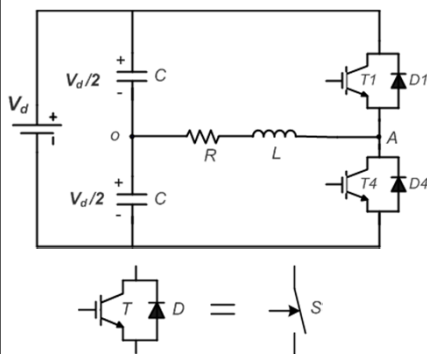
Việc điều khiển các khoá bán dẫn T1 và T4 thực hiện bằng cách so sánh giữa *sóng điều khiển* (hoặc tín hiệu điều chế - modulating signal) $v_{control}$ dạng sin và *sóng mang* (carrier signal) v_{tri} dạng tam giác:

$$\begin{aligned} v_{control} > v_{tri} & \quad T1 \text{ ON} & \quad v_{Ao} = \frac{1}{2}V_d \\ v_{control} < v_{tri} & \quad T4 \text{ ON} & \quad v_{Ao} = -\frac{1}{2}V_d \end{aligned}$$

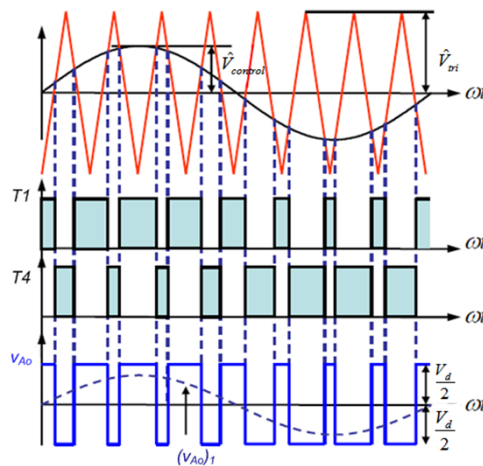


Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu



Lưu ý: Khi transistor T được kích dẫn, dòng điện đi qua T hoặc D \rightarrow (T+D) giống như khóa S có điều khiển và dòng qua S theo cả 2 chiều.



Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Tỉ số điều chế biên độ (Amplitude modulation ratio) m_a được định nghĩa là :

$$m_a = \frac{\hat{V}_{control}}{\hat{V}_{tri}}$$

Trong đó:

$\hat{V}_{control}$: biên độ sóng điều khiển $v_{control}$

\hat{V}_{tri} : biên độ sóng mang v_{tri}

Tỉ số điều chế tần số (Frequency modulation ratio) m_f được định nghĩa là:

$$m_f = \frac{f_s}{f_1}$$

Trong đó:

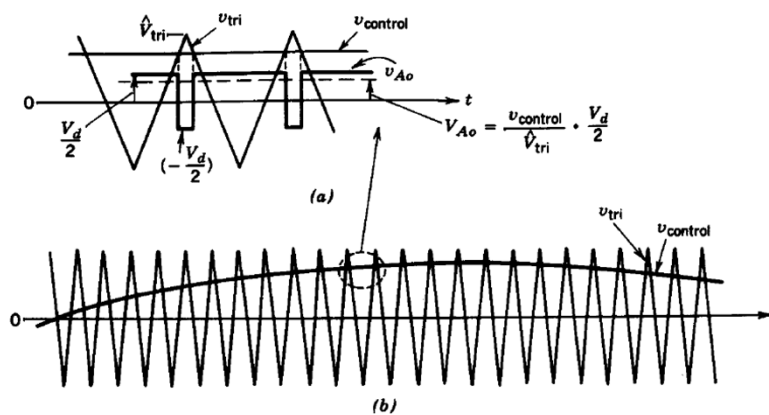
f_s : tần số sóng mang v_{tri} hoặc còn gọi là *tần số đóng cắt (switching frequency)*

f_1 : tần số sóng điều khiển $v_{control}$

33

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu



Nếu $f_s \gg f_1$, $v_{control}$ có thể xem là không đổi trong 1 chu kỳ của sóng mang v_{tri}

34

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Với cách đóng ngắt các khoá bán dẫn như đề cập ở trên, dạng sóng điện áp ngõ ra v_{Ao} thay đổi giữa 2 giá trị: $\frac{1}{2}V_d$ và $-\frac{1}{2}V_d$.

Xét trong một chu kỳ T_s ($T_s = 1/f_s$) của sóng mang, nếu sóng điều khiển $v_{control}$ biến thiên chậm hơn nhiều so với sóng mang v_{tri} thì có thể xem $v_{control}$ là không đổi trong khoảng thời gian này. Như vậy, giá trị trung bình của điện áp ngõ ra V_{Ao} trong một chu kỳ T_s sẽ là:

$$V_{Ao} = \frac{v_{control}}{\hat{V}_{tri}} \cdot \frac{V_d}{2} \quad (v_{control} \leq \hat{V}_{tri})$$

35

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Từ đây, nếu chọn sóng điều khiển có dạng:

$$v_{control} = \hat{V}_{control} \sin \omega t \quad (\hat{V}_{control} \leq \hat{V}_{tri})$$

Thì có thể suy ra thành phần hài cơ bản (bậc 1) $(v_{Ao})_1$ của điện áp ngõ ra v_{Ao} sẽ có biểu thức là:

$$(v_{Ao})_1 = \frac{\hat{V}_{control} \sin \omega t}{\hat{V}_{tri}} \cdot \frac{V_d}{2} = m_a \frac{V_d}{2} \sin \omega t \quad (m_a = \frac{\hat{V}_{control}}{\hat{V}_{tri}} \leq 1)$$

Như vậy, **biên độ hài cơ bản** của điện áp ngõ ra v_{Ao} xác định bởi:

$$(\hat{V}_{Ao})_1 = m_a \frac{V_d}{2}$$

Tần số của hài cơ bản của điện áp ngõ ra v_{Ao} = tần số sóng điều khiển $v_{control}$.

Như vậy, với phương pháp điều rộng xung sin (sinusoidal PWM):

- **Biên độ và tần số của hài cơ bản của điện áp ngõ ra có thể được điều khiển qua biên độ và tần số của sóng điều khiển $v_{control}$.**
- Khi $m_a \leq 1$, **biên độ hài cơ bản của điện áp ngõ ra tỉ lệ tuyến tính với m_a .**

36

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Sóng hài:

Gọi f_1 là tần số của sóng điều khiển $v_{control}$, đây cũng là tần số của hài cơ bản của v_{Ao} .

Với $m_a \leq 1$, có thể chứng minh được các **hài bậc cao** trong điện áp v_{Ao} xuất hiện quanh các tần số $m_f f_1, 2m_f f_1, 3m_f f_1, v.v...$. Ngoài ra, với $m_f \geq 9$, **biên độ sóng hài hầu như không phụ thuộc vào tỉ số điều chế tần số m_f mà chỉ phụ thuộc vào tỉ số điều chế biên độ m_a** .

Một cách tổng quát, sóng hài của điện áp ngõ ra xuất hiện ở các tần số:

$$f_h = (jm_f \pm k)f_1$$

Nghĩa là với tỉ số điều chế tần số m_f đã biết, bậc của sóng hài h tính bởi công thức:

$$h = jm_f \pm k$$

Trong đó, nếu j là số lẻ thì k là số chẵn và ngược lại.

Ví dụ, nếu $j = 1$ thì $k = \pm 2, \pm 4, v.v...$, và nếu $j = 2$ thì $k = \pm 1, \pm 3, v.v...$

37

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Bảng 4.1: Bộ nghịch lưu kiểu bán cầu

Biên độ một số giá trị sóng hài (tính bằng $(\hat{V}_{Ao})_h / \frac{1}{2}V_d$) theo m_a (giả thiết là $m_f \geq 9$):

m_a	0.2	0.4	0.6	0.8	1
h					
Hài cơ bản (bậc 1)	0.2	0.4	0.6	0.8	1
m_f	1.242	1.15	1.006	0.818	0.601
$m_f \pm 2$	0.016	0.061	0.131	0.220	0.318
$m_f \pm 4$					0.018
$2m_f \pm 1$	0.190	0.326	0.370	0.314	0.181
$2m_f \pm 3$		0.024	0.071	0.139	0.212
$2m_f \pm 5$				0.013	0.033

Trong đó: $(\hat{V}_{Ao})_h$ là biên độ sóng hài bậc h trong điện áp u_{Ao} .

38

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Bảng 4.1: Bộ nghịch lưu kiểu bán cầu (t-t)

Biên độ một số giá trị sóng hài (tính bằng $(\hat{V}_{Ao})_h / \frac{1}{2}V_d$) theo m_a (giả thiết là $m_f \geq 9$):

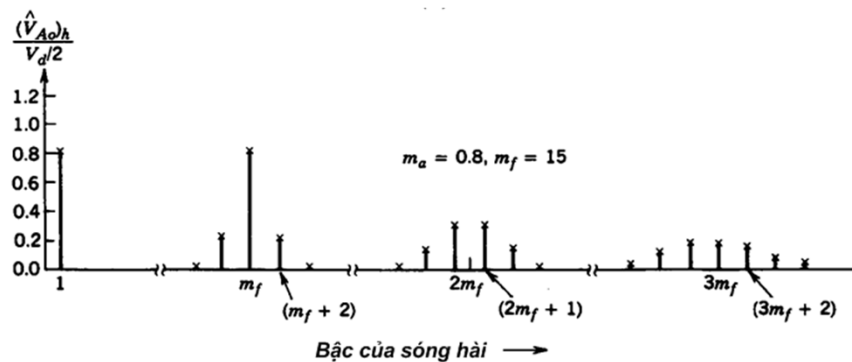
$m_a \backslash h$	0.2	0.4	0.6	0.8	1
$3m_f$	0.335	0.123	0.083	0.171	0.113
$3m_f \pm 2$	0.044	0.139	0.203	0.176	0.062
$3m_f \pm 4$		0.012	0.047	0.104	0.157
$3m_f \pm 6$				0.016	0.044
$4m_f \pm 1$	0.163	0.157	0.008	0.105	0.068
$4m_f \pm 3$	0.012	0.070	0.132	0.115	0.009
$4m_f \pm 5$			0.034	0.084	0.119
$4m_f \pm 7$				0.017	0.050

Trong đó: $(\hat{V}_{Ao})_h$ là biên độ sóng hài bậc h trong điện áp v_{Ao} .

39

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu



Phổ tần sóng hài của điện áp ra mạch nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Tăng $m_f \rightarrow$ tăng giá trị tần số các sóng hài \rightarrow dễ lọc các sóng hài hơn.

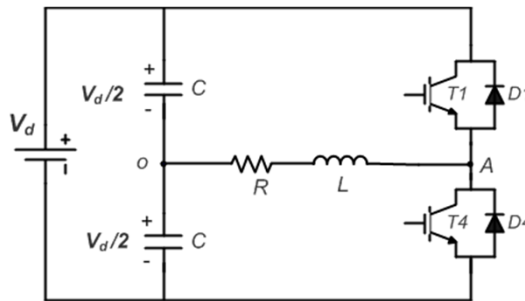
Điểm bất lợi của việc tăng tần số sóng mang là vấn đề tổn hao do đóng ngắt lớn.

40

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Ví dụ: Xét mạch nghịch lưu như hình. Biết $V_d = 300V$, $m_a = 0.8$, $m_f = 39$, tần số sóng điều khiển là $f_i = 50Hz$. Tính giá trị hiệu dụng hài cơ bản và các sóng hài chính trong điện áp ngõ ra bộ nghịch lưu.



41

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Giải:

Từ bảng đã cho, suy ra công thức tính giá trị hiệu dụng của sóng hài bậc h là:

$$(V_{Ao})_{h,RMS} = \frac{1}{\sqrt{2}} \frac{V_d}{2} \frac{(\hat{V}_{Ao})_h}{V_d/2} = \frac{1}{\sqrt{2}} \frac{300}{2} \frac{(\hat{V}_{Ao})_h}{V_d/2} = 106.07 \frac{(\hat{V}_{Ao})_h}{V_d/2}$$

Tra bảng, ta tính được trị hiệu dụng một số sóng hài là:

$(V_{Ao})_{1,RMS} = 106.7 \times 0.8 = 84.86 V$	tại 50Hz
$(V_{Ao})_{37,RMS} = 106.7 \times 0.22 = 23.33 V$	tại 1850Hz
$(V_{Ao})_{39,RMS} = 106.7 \times 0.818 = 86.76 V$	tại 1950Hz
$(V_{Ao})_{41,RMS} = 106.7 \times 0.22 = 23.33 V$	tại 2050Hz
$(V_{Ao})_{77,RMS} = 106.7 \times 0.314 = 33.31 V$	tại 3850Hz
$(V_{Ao})_{79,RMS} = 106.7 \times 0.314 = 33.31 V$	tại 3950Hz

42

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Một số lưu ý khác:

- m_f nên chọn là số lẻ \rightarrow chỉ tồn tại các sóng hài bậc lẻ trong điện áp ngõ ra
- Với $m_f \leq 21$, cần thiết phải đồng bộ giữa sóng điều khiển $v_{control}$ và sóng mang v_{tri} , nghĩa là tần số sóng mang f_s phải là bội số nguyên của tần số sóng điều khiển f_l để tránh xuất hiện các sóng hài tần số thấp (subharmonics) không có lợi trong hầu hết các ứng dụng. Ví dụ, nếu $f_l = 20.5\text{Hz}$ và $m_f = 15$, tần số của sóng điều chế cần thiết là $f_s = 20.5 \times 15 = 307.5\text{Hz}$
- Với giá trị m_f lớn ($m_f > 21$), giá trị các hoạ tần bậc thấp không đáng kể, nên có thể không cần đồng bộ giữa sóng điều khiển $v_{control}$ và sóng mang v_{tri} . Tuy nhiên, trong những ứng dụng điều khiển động cơ xoay chiều, sóng hài tần số rất thấp (gần zero) có thể gây ra dòng lớn ngay cả khi có biên độ rất nhỏ. Vì vậy, nên tránh điều chế không đồng bộ giữa sóng điều khiển và sóng mang.

43

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Vấn đề quá điều chế (Overmodulation):

Quá điều chế xảy ra khi $m_a > 1$, lúc này quan hệ giữa m_a và biên độ sóng hài bậc 1 của điện áp ngõ ra bộ nghịch lưu sẽ không còn tuyến tính nữa, và sẽ xuất hiện các sóng hài bậc thấp: 3, 5, 7 v.v...

Tùy theo giá trị của m_a , biên độ sóng hài bậc 1 của áp ra nghịch lưu biến thiên trong khoảng:

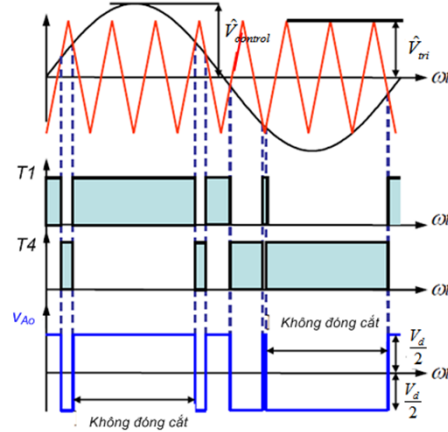
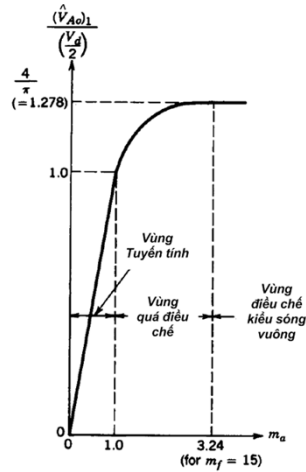
$$\frac{V_d}{2} \leq (\hat{V}_{Ao})_1 \leq \frac{4}{\pi} \frac{V_d}{2} = \frac{2V_d}{\pi} \quad m_a > 1$$

44

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu

Vấn đề quá điều chế (Overmodulation)



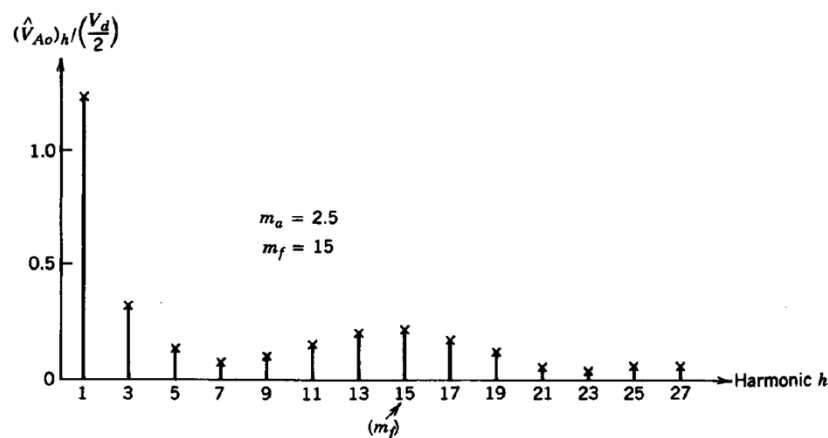
Dạng sóng trong trường hợp quá điều chế

Quan hệ giữa hài bậc 1 điện áp ngõ ra và tỉ số điều chế biên độ m_a

45

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Bộ nghịch lưu 1 pha kiểu bán cầu



Phổ tần sóng hài của điện áp ngõ ra trong trường hợp quá điều chế

(với $m_a = 2.5$ và $m_f = 15$)

46

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

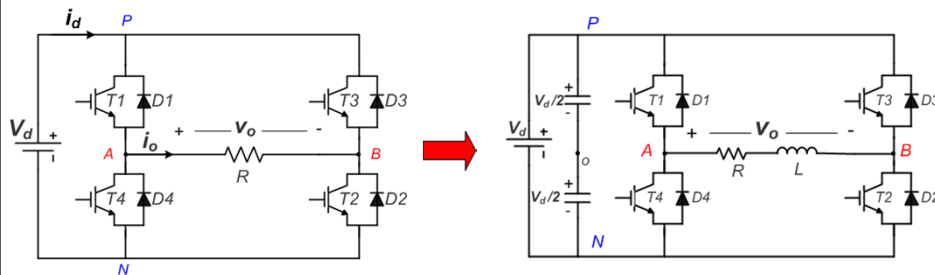
Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu

Bộ nghịch lưu một pha kiểu cầu có sơ đồ như hình dưới.

Nếu gọi điểm o là điểm giữa của nguồn một chiều V_d (điểm này có thể không tồn tại thực tế, chỉ sử dụng cho việc phân tích mạch), có thể xem là bộ nghịch lưu cầu được tạo bởi hai bộ nghịch lưu kiểu bán cầu với điện áp ngõ ra lần lượt là v_{Ao} và v_{Bo} .

Điện áp ngõ ra v_o của bộ nghịch lưu:

$$v_o = v_{Ao} - v_{Bo}$$



47

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu

Có hai cách điều chế PWM cho bộ nghịch lưu một pha kiểu cầu:

- PWM với điện áp đóng ngắt lưỡng cực (Bipolar Voltage Switching)
- PWM với điện áp đóng ngắt đơn cực (Unipolar Voltage Switching)

48

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt lưỡng cực

Với kiểu điều chế này, **một** sóng điều khiển $v_{control}$ được sử dụng để so sánh với sóng mang v_{tri} , Các khóa bán dẫn được đóng ngắt theo từng cặp: (T1, T2) và (T3, T4), và ngược pha nhau:

$$v_{control} > v_{tri} \quad T1, T2 \text{ ON} \quad T3, T4 \text{ OFF}$$

$$v_{control} < v_{tri} \quad T1, T2 \text{ OFF} \quad T3, T4 \text{ ON}$$

Do đó:

$$v_{Ao} = -v_{Bo}$$

Điện áp ngõ ra u_o của bộ nghịch lưu:

$$v_o = v_{Ao} - v_{Bo} = 2v_{Ao}$$

Như vậy, có thể áp dụng các phân tích nêu trong phần mạch nghịch lưu kiểu bán cầu để phân tích dạng sóng điện áp ngõ ra bộ nghịch lưu cầu. Theo biểu thức trên, **điện áp hài bậc 1 và các hài bậc cao hơn trong trường hợp này sẽ có giá trị gấp đôi so với kết quả đã nêu trong phần mạch nghịch lưu kiểu bán cầu:**

$$\hat{V}_{o1} = 2(\hat{V}_{Ao})_1 = m_a V_d \quad (m_a \leq 1)$$

49

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt lưỡng cực

Biên độ hài bậc 1 trong vùng điều chế tuyến tính ($m_a \leq 1$):

$$\hat{V}_{o1} = m_a V_d$$

Biên độ hài bậc 1 trong vùng quá điều chế ($m_a > 1$)

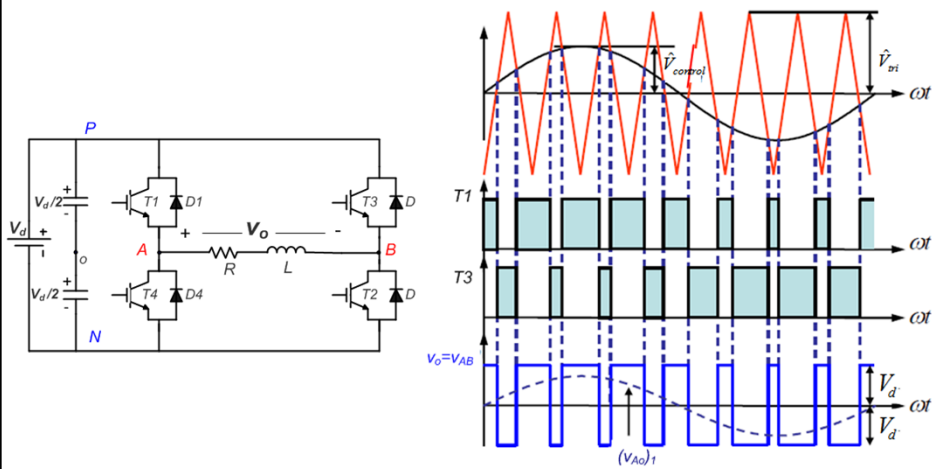
$$V_d \leq \hat{V}_{o1} \leq \frac{4}{\pi} V_d$$

Điện áp ngõ ra v_o thay đổi giữa hai mức $+V_d$ và $-V_d$. Đây là lý do khiến tên gọi của phương pháp này là điều chế PWM với điện áp đóng ngắt lưỡng cực.

50

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

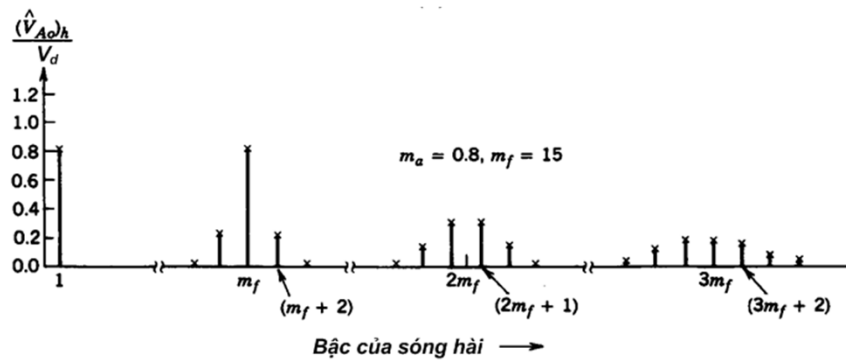
Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt lưỡng cực



51

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt lưỡng cực



Phổ tần sóng hài của điện áp ngõ ra

52

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt lưỡng cực

Bảng 4.2: Bộ nghịch lưu một pha kiểu cầu

Biên độ một số giá trị sóng hài (tính bằng $(\hat{V}_o)_h / V_d$) theo m_a (giả thiết là $m_f \geq 9$):

$m_a \backslash h$	0.2	0.4	0.6	0.8	1
Hài cơ bản (bậc 1)	0.2	0.4	0.6	0.8	1
m_f	1.242	1.15	1.006	0.818	0.601
$m_f \pm 2$	0.016	0.061	0.131	0.220	0.318
$m_f \pm 4$					0.018
$2m_f \pm 1$	0.190	0.326	0.370	0.314	0.181
$2m_f \pm 3$		0.024	0.071	0.139	0.212
$2m_f \pm 5$				0.013	0.033

Trong đó: $(\hat{V}_o)_h$ là biên độ sóng hài bậc h trong điện áp ngõ ra v_o .

53

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt lưỡng cực

Bảng 4.2: Bộ nghịch lưu một pha kiểu cầu (t-t)

Biên độ một số giá trị sóng hài (tính bằng $(\hat{V}_o)_h / V_d$) theo m_a (giả thiết là $m_f \geq 9$):

$m_a \backslash h$	0.2	0.4	0.6	0.8	1
$3m_f$	0.335	0.123	0.083	0.171	0.113
$3m_f \pm 2$	0.044	0.139	0.203	0.176	0.062
$3m_f \pm 4$		0.012	0.047	0.104	0.157
$3m_f \pm 6$				0.016	0.044
$4m_f \pm 1$	0.163	0.157	0.008	0.105	0.068
$4m_f \pm 3$	0.012	0.070	0.132	0.115	0.009
$4m_f \pm 5$			0.034	0.084	0.119
$4m_f \pm 7$				0.017	0.050

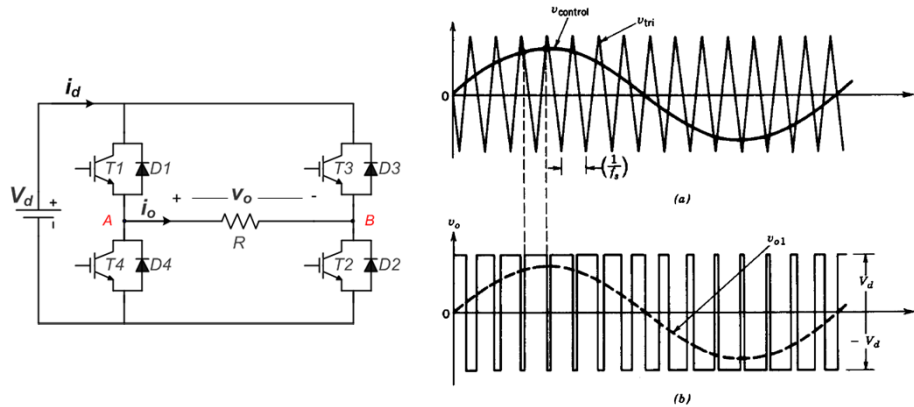
Trong đó: $(\hat{V}_o)_h$ là biên độ sóng hài bậc h trong điện áp ngõ ra v_o .

54

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt lưỡng cực

Ví dụ: Xét mạch nghịch lưu một pha cầu như hình, điều khiển theo phương pháp PWM với điện áp đóng ngắt lưỡng cực. Biết $V_d = 300V$, $m_a = 0.8$, $m_f = 39$, tần số sóng điều khiển là $f_l = 50Hz$. Tính giá trị hiệu dụng hài cơ bản và các sóng hài chính trong điện áp ngõ ra bộ nghịch lưu.



55

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt lưỡng cực

Giải:

Xem bảng 4.2, có thể suy ra biểu thức tính trị hiệu dụng các sóng hài của điện áp ngõ ra bộ nghịch lưu như sau:

$$(V_o)_{h,RMS} = \frac{1}{\sqrt{2}} V_d \frac{(\hat{V}_o)_h}{V_d} = \frac{1}{\sqrt{2}} 300 \frac{(\hat{V}_o)_h}{V_d} = 212.14 \frac{(\hat{V}_o)_h}{V_d}$$

Tra bảng, ta tính được trị hiệu dụng sóng hài cơ bản và một số sóng hài chính là:

$(V_o)_{1,RMS} = 212.14 \times 0.8 = 169.7 \text{ V}$	tại 50Hz
$(V_o)_{37,RMS} = 212.14 \times 0.22 = 46.67 \text{ V}$	tại 1850Hz
$(V_o)_{39,RMS} = 212.14 \times 0.818 = 173.52 \text{ V}$	tại 1950Hz
$(V_o)_{41,RMS} = 212.14 \times 0.22 = 46.67 \text{ V}$	tại 2050Hz
$(V_o)_{77,RMS} = 212.14 \times 0.314 = 66.62 \text{ V}$	tại 3850Hz
$(V_o)_{79,RMS} = 212.14 \times 0.314 = 66.62 \text{ V}$	tại 3950Hz

56

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt đơn cực

Với phương pháp điều chế này, hai nhánh cầu của bộ nghịch lưu sẽ được điều khiển riêng biệt.

Nhánh A sẽ được đóng cắt bằng cách so sánh điện áp điều khiển $v_{control}$ với sóng mang v_{tri} , và nhánh B sẽ được đóng cắt bằng cách so sánh điện áp điều khiển $-v_{control}$ với sóng mang v_{tri} :

$$\begin{aligned} v_{control} > v_{tri} & \quad T1 \text{ ON} \quad (T4 \text{ OFF}) \quad v_{AN} = V_d \\ v_{control} < v_{tri} & \quad T1 \text{ OFF} \quad (T4 \text{ ON}) \quad v_{AN} = 0 \end{aligned}$$

Tương tự:

$$\begin{aligned} -v_{control} > v_{tri} & \quad T3 \text{ ON} \quad (T2 \text{ OFF}) \quad v_{BN} = V_d \\ -v_{control} < v_{tri} & \quad T3 \text{ OFF} \quad (T2 \text{ ON}) \quad v_{BN} = 0 \end{aligned}$$

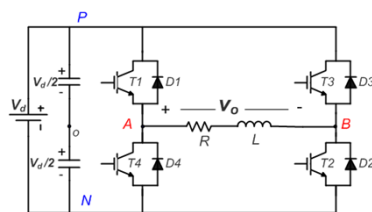
Dạng sóng điện áp ngõ ra như hình sau, tương ứng với 4 trạng thái kết hợp của các khóa bán dẫn:

1. $T1, T2 \text{ ON}$: $v_{AN} = V_d$, $v_{BN} = 0$, $v_o = V_d$
2. $T4, T3 \text{ ON}$: $v_{AN} = 0$, $v_{BN} = V_d$, $v_o = -V_d$
3. $T1, T3 \text{ ON}$: $v_{AN} = V_d$, $v_{BN} = V_d$, $v_o = 0$
4. $T4, T2 \text{ ON}$: $v_{AN} = 0$, $v_{BN} = 0$, $v_o = 0$

57

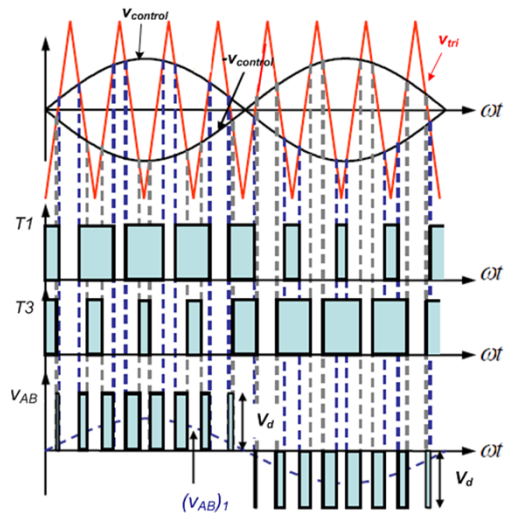
Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt đơn cực



Lưu ý: để đơn giản, trên hình chỉ vẽ dạng sóng điều khiển T1, T3.

Dạng sóng điều khiển T4 là **ngược đảo** của dạng sóng T1, và dạng sóng T2 là **ngược đảo** của T3.



58

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt đơn cực

Nhận xét:

Điện áp ngõ ra v_o của bộ nghịch lưu:

$$v_o = v_{Ao} - v_{Bo}$$

Điện áp ngõ ra v_o đóng ngắt quanh giá trị $(V_d, 0)$ hoặc $(-V_d, 0)$, kết quả:

- Tần số đóng ngắt của điện áp ra v_o gấp đôi tần số đóng ngắt f_s của mỗi nhánh cầu.
- Khi đóng ngắt, mức biến thiên của điện áp ngõ ra v_o là V_d (nghĩa là thay đổi trong khoảng $0 \leftrightarrow V_d$ hoặc $0 \leftrightarrow -V_d$), bằng một nửa mức biến thiên $2V_d$ (thay đổi trong khoảng $V_d \leftrightarrow -V_d$) khi điều khiển bằng phương pháp PWM đóng ngắt với điện áp lưỡng cực.

59

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt đơn cực

Sóng hài:

Nếu ta chọn tỉ số điều chế tần số m_f là **số chẵn**, bậc h của sóng hài tại lân cận tần số m_f và **bội số lẻ** của m_f sẽ là **số chẵn** vì:

$$h = jm_f \pm k \quad (j \text{ lẻ và } k \text{ chẵn} \rightarrow h \text{ chẵn})$$

Do sóng điều khiển cho nhánh A và nhánh B ngược pha nhau nên với hài bậc h , ta có:

$$(v_{Ao})_h = \hat{V}_h \sin(h\omega_1 t)$$

$$(v_{Bo})_h = \hat{V}_h \sin(h(\omega_1 t - \pi))$$

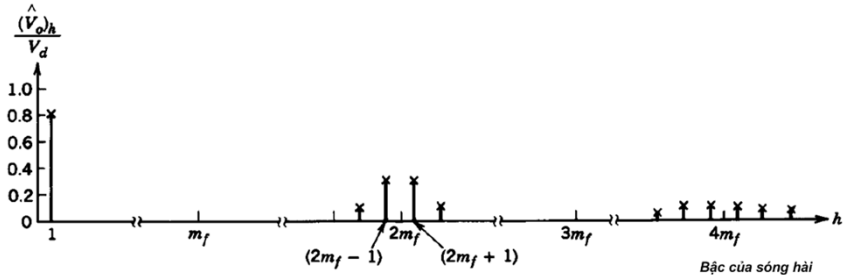
Khi h là số chẵn, các sóng hài bậc h trong điện áp v_{Ao} và v_{Bo} sẽ đồng pha với nhau. Do đó, trong điện áp ngõ ra: $v_o = v_{Ao} - v_{Bo}$, các sóng hài này sẽ triệt tiêu nhau.

Như vậy, khi chọn m_f là **số chẵn** các sóng hài lân cận tần số m_f và **bội số lẻ** của m_f sẽ không có, và **sóng hài sẽ chỉ xuất hiện ở lân cận các tần số $2f_s, 4f_s, \dots$**

60

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt đơn cực



Phổ tần sóng hài của điện áp ngõ ra

61

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt đơn cực

Hài bậc 1:

Do sóng điều khiển cho nhánh A và nhánh B ngược pha nhau nên với hài bậc 1 ở ngõ ra, ta có:

$$(v_{Ao})_1 = -(v_{Bo})_1$$

Và:

$$v_{o1} = (v_{Ao})_1 - (v_{Bo})_1 = 2(v_{Ao})_1$$

Do đó, biên độ hài bậc 1 trong vùng điều chế tuyến tính ($m_a \leq 1$):

$$\hat{V}_{o1} = m_a V_d$$

Biên độ hài bậc 1 trong vùng quá điều chế ($m_a > 1$)

$$V_d \leq \hat{V}_{o1} \leq \frac{4}{\pi} V_d$$

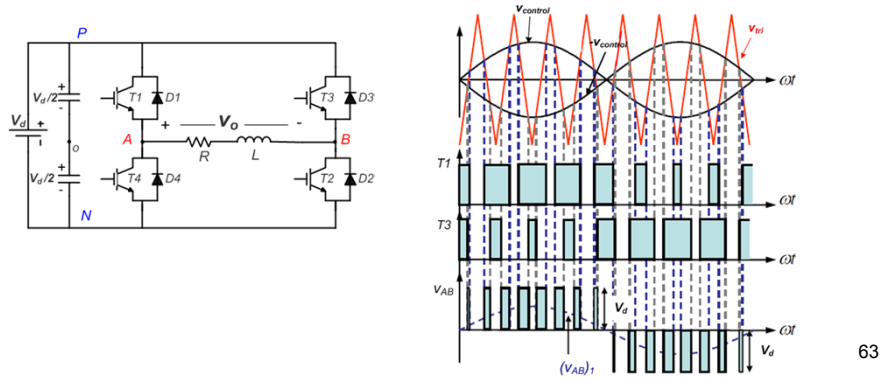
Lưu ý là với cùng một giá trị của m_a và tại cùng tần số đóng cắt f_s , phương pháp điều chế đơn cực cho cùng một giá trị của hài bậc 1, nhưng các sóng hài có tần số cao gấp đôi so với phương pháp điều chế lưỡng cực → Các sóng hài sẽ dễ lọc hơn.

62

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt đơn cực

Ví dụ: Xét mạch nghịch lưu cầu như hình, điều khiển theo phương pháp PWM với điện áp đóng ngắt đơn cực. Biết $V_d = 300V$, $m_a = 0.8$, $m_f = 38$, tần số sóng điều khiển là $f_1 = 50Hz$. Tính giá trị hiệu dụng hài cơ bản và các sóng hài chính trong điện áp ngõ ra bộ nghịch lưu.



63

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 1 pha kiểu cầu – PWM với điện áp đóng ngắt đơn cực

Giải:

Biểu thức tính trị hiệu dụng các sóng hài của điện áp ngõ ra bộ nghịch lưu có thể suy ra từ bảng 4.2 như sau:

$$(V_o)_{h,RMS} = \frac{1}{\sqrt{2}} V_d \frac{(\hat{V}_o)_h}{V_d} = \frac{1}{\sqrt{2}} 300 \frac{(\hat{V}_o)_h}{V_d} = 212.14 \frac{(\hat{V}_o)_h}{V_d}$$

Ngoài ra, do m_f chẵn ($m_f = 38$), sóng hài chỉ xuất hiện tại lân cận $2m_f$, $4m_f$ như phân tích ở trên. Từ đó, ta tính được trị hiệu dụng hài cơ bản và một số sóng hài chính là:

$$\text{Tại } h = 1: \quad (V_o)_{1,RMS} = 212.14 \times 0.8 = 169.7 \text{ V} \quad (50 \text{ Hz})$$

$$\text{Tại } h = 2m_f - 1 = 75: \quad (V_o)_{75,RMS} = 212.14 \times 0.314 = 66.62 \text{ V} \quad (3750 \text{ Hz})$$

$$\text{Tại } h = 2m_f + 1 = 77: \quad (V_o)_{77,RMS} = 212.14 \times 0.314 = 66.62 \text{ V} \quad (3850 \text{ Hz})$$

64

Bộ nghịch lưu 1 pha điều khiển kiểu PWM

Ví dụ 5.10:

Bộ nghịch lưu áp một pha được điều khiển theo phương pháp điều rộng xung.

Sóng mang tam giác v_{tri} có tần số $f_s = 500\text{Hz}$, biên độ thay đổi giữa $(12\text{V}, +12\text{V})$,

Điện áp điều khiển xoay chiều $v_{control}$ dạng sin, tần số $f_l = 50\text{Hz}$.

Nguồn áp một chiều $V_d = 100\text{V}$.

Tính biên độ sóng hài cơ bản của áp ra khi $v_{control}$ có biên độ $\hat{V}_{control}$ bằng $1\text{V}, 5\text{V}, 10\text{V}, 12\text{V}$.

Giải:

Biên độ thành phần điện áp hài cơ bản của áp tải có thể tính theo hệ thức :

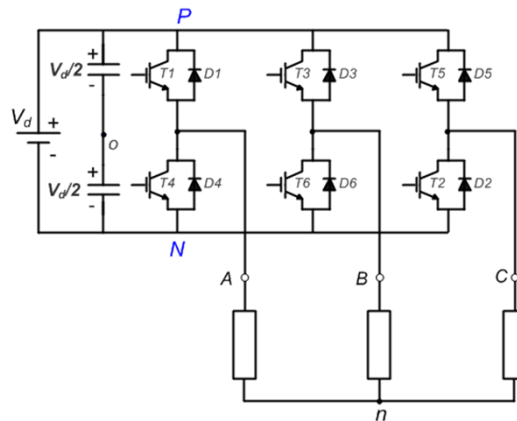
$$\hat{V}_{o1} = m_a V_d = \frac{\hat{V}_{control}}{12} V_d$$

$\hat{V}_{control}$ [V]	m_a	\hat{V}_{o1} [V]
1	0.083	8,33
5	0,4166	41,66
10	0,8334	83,34
12	1	100

65

Bộ nghịch lưu 3 pha điều khiển kiểu PWM

Mạch nghịch lưu 3 pha



Nghịch lưu áp ba pha điều khiển kiểu điều rộng xung (PWM)

Cấu hình bộ nghịch lưu áp ba pha thường gặp như hình, trong đó **điểm o là điểm giữa của nguồn một chiều V_d có thể không tồn tại thực tế và chỉ sử dụng cho việc phân tích mạch.**

Có thể xem bộ nghịch lưu này bao gồm 3 nhánh nghịch lưu 1 pha cơ bản đã khảo sát ở phần trên.

66

Bộ nghịch lưu 3 pha điều khiển kiểu PWM

Để ngõ ra là 3 pha cân bằng, 3 sóng điều khiển $v_{control,A}$, $v_{control,B}$ và $v_{control,C}$ được so sánh với cùng một sóng điều chế v_{tri} để tạo ra xung kích tương ứng cho từng nhánh nghịch lưu A, B và C tương ứng.

Trong trường hợp các sóng điều khiển có dạng sine, kiểu điều chế này gọi là sine-PWM.

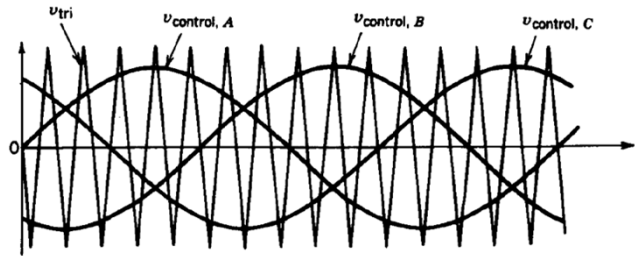
Với nhánh A:

$v_{control,A} > v_{tri}$ T1 ON T4 OFF

$v_{control,A} < v_{tri}$ T1 OFF T4 ON

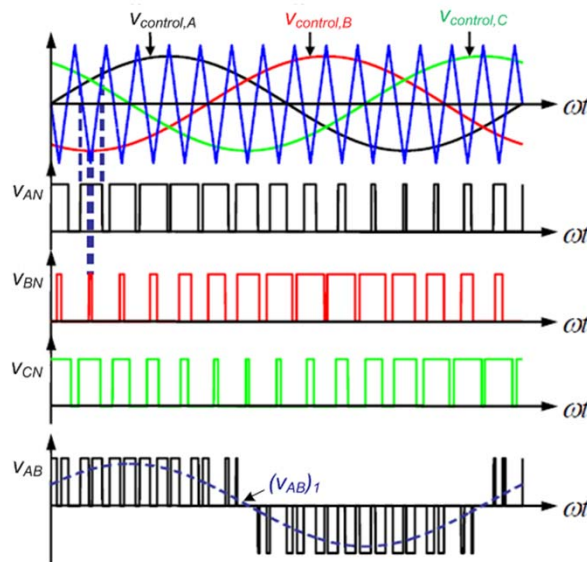
Tương tự với các nhánh còn lại.

Điện áp ra của mỗi nhánh cầu, do đó, chỉ phụ thuộc vào sóng điều khiển tương ứng cho nhánh đó mà không phụ thuộc vào các nhánh còn lại.



67

Bộ nghịch lưu 3 pha điều khiển kiểu PWM



Dạng điện áp ngõ ra của bộ nghịch lưu 3 pha điều khiển kiểu PWM ⁶⁸

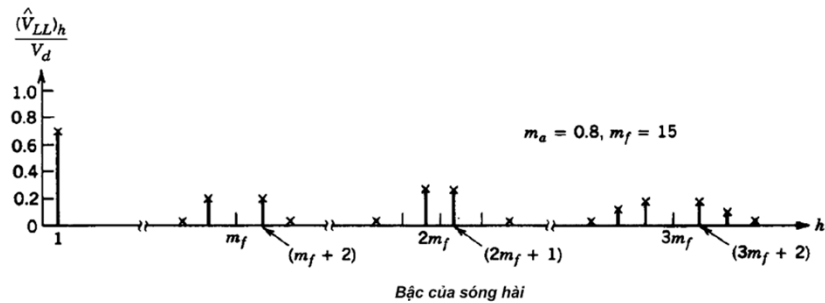
Bộ nghịch lưu 3 pha điều khiển kiểu PWM

Trong hầu hết các ứng dụng của nghịch lưu áp 3 pha, tải của bộ nghịch lưu là loại 3 pha / 3 dây, do đó, chỉ có **điện áp dây và sóng hài trong điện áp dây** (line-to-line voltages) là cần tính đến.

Xét điện áp dây ngõ ra của bộ nghịch lưu, ví dụ v_{AB} , ta có

$$v_{AB} = v_{Ao} - v_{Bo}$$

Lưu ý là do sóng điều khiển $v_{control}$ của 3 pha lệch nhau 120° , sóng hài bậc h trong v_{Ao} và v_{Bo} sẽ lệch nhau một góc: $(120h)^\circ$. Do đó, nếu chọn m_f là số lẻ và là bội của 3, các sóng hài bậc m_f và bội của m_f sẽ trùng pha nhau và sẽ triệt tiêu trong điện áp dây ở ngõ ra.



Phổ sóng hài của điện áp dây ngõ ra cầu nghịch lưu 3 pha

69

Bộ nghịch lưu 3 pha điều khiển kiểu PWM

Với $m_a \leq 1$

Hài bậc 1 (hài cơ bản):

Biên độ hài bậc 1 ngõ ra một nhánh cầu nghịch lưu:

$$\left(\hat{V}_{Ao}\right)_1 = m_a \frac{V_d}{2}$$

Biên độ hài bậc 1 của điện áp dây ngõ ra bộ nghịch lưu:

$$\hat{V}_{LL} = \sqrt{3} \left(\hat{V}_{Ao}\right)_1 = \frac{\sqrt{3}}{2} m_a V_d$$

Trị hiệu dụng hài bậc 1 của điện áp dây ngõ ra bộ nghịch lưu:

$$V_{LL,rms} = \frac{\sqrt{3}}{\sqrt{2}} \left(\hat{V}_{Ao}\right)_1 = \frac{\sqrt{3}}{2\sqrt{2}} m_a V_d = 0.612 m_a V_d \quad (m_a \leq 1)$$

70

Bộ nghịch lưu 3 pha điều khiển kiểu PWM

Với $m_a \leq 1$

Các sóng hài khác:

Bảng 4.3: Trị hiệu dụng một số giá trị sóng hài của áp dây V_{LL} (tính bằng $(V_{LL})_{rms}/V_d$)

với các giá trị khác nhau của m_a (giả thiết là m_f có giá trị lớn và là bội của 3):

h \ m_a	0.2	0.4	0.6	0.8	1
Hài cơ bản (bậc 1)	0.122	0.245	0.367	0.49	0.612
$m_f \pm 2$	0.010	0.037	0.080	0.135	0.195
$m_f \pm 4$				0.005	0.011
$2m_f \pm 1$	0.116	0.200	0.227	0.192	0.111
$2m_f \pm 5$				0.008	0.020
$3m_f \pm 2$	0.027	0.085	0.124	0.108	0.038
$3m_f \pm 4$		0.007	0.029	0.064	0.096
$4m_f \pm 1$	0.100	0.096	0.005	0.064	0.042
$4m_f \pm 5$			0.021	0.051	0.073
$4m_f \pm 7$				0.010	0.030

71

Bộ nghịch lưu 3 pha điều khiển kiểu PWM

Với $m_a > 1$

Bộ nghịch lưu làm việc trong vùng quá điều chế ($m_a > 1$)

Với giá trị m_a đủ lớn, có thể xem như bộ nghịch lưu được điều chế theo kiểu sóng vuông (bộ nghịch lưu kiểu 6 bước). Như đã nêu trong phần trước, với bộ nghịch lưu kiểu 6 bước, trị hiệu dụng hài bậc 1 của điện áp dây ngõ ra bộ nghịch lưu:

$$V_{LL1,rms} = \frac{\sqrt{6}}{\pi} V_d = 0.78 V_d$$

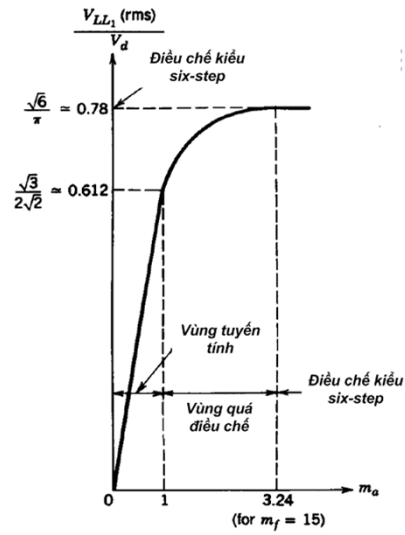
Vậy, trị hiệu dụng hài bậc 1 của điện áp dây ngõ ra bộ nghịch lưu khi biến thiên trong khoảng

$$0.612 V_d \leq V_{LL,rms} \leq 0.78 V_d \quad (m_a > 1)$$

72

Bộ nghịch lưu 3 pha điều khiển kiểu PWM

Quan hệ giữa hài bậc 1 của áp dây và tỉ số điều chế m_a



73