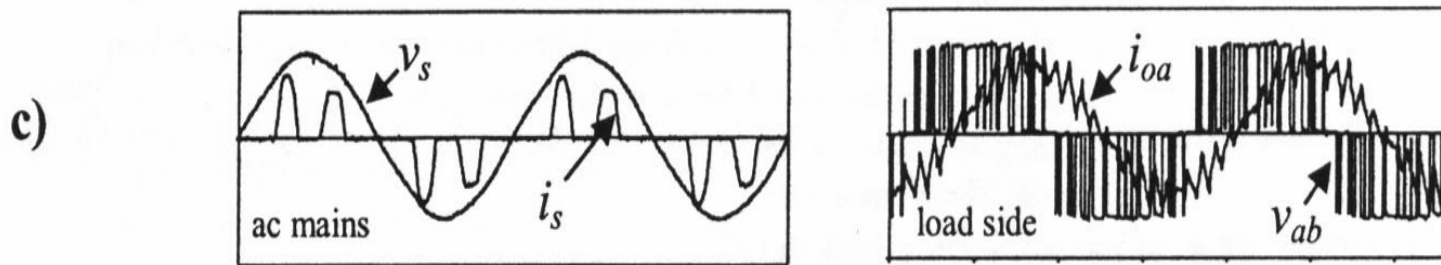
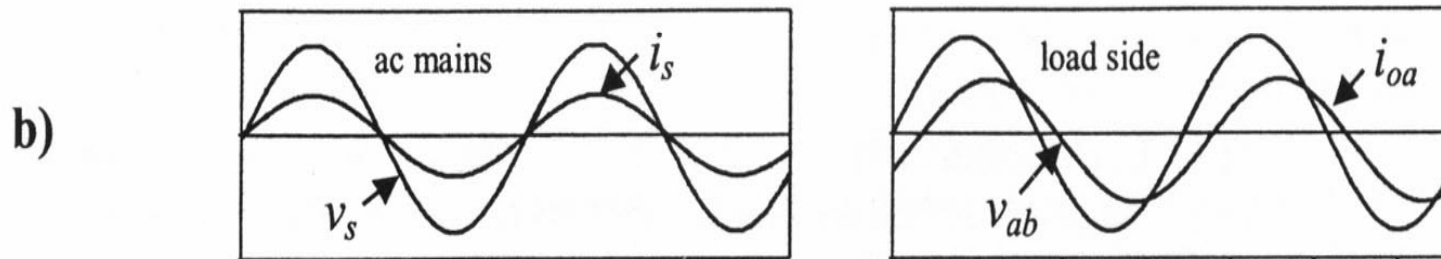
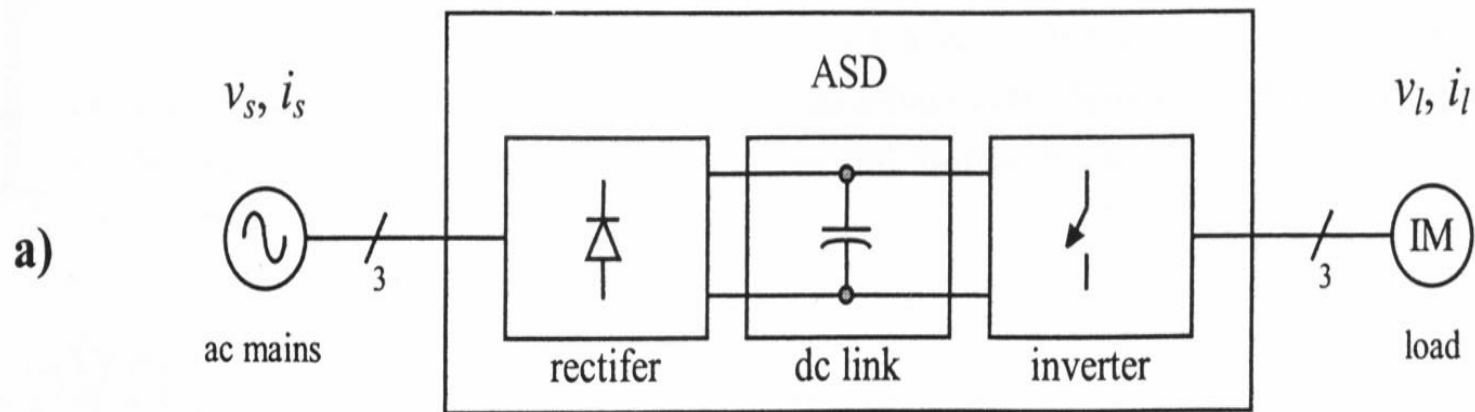
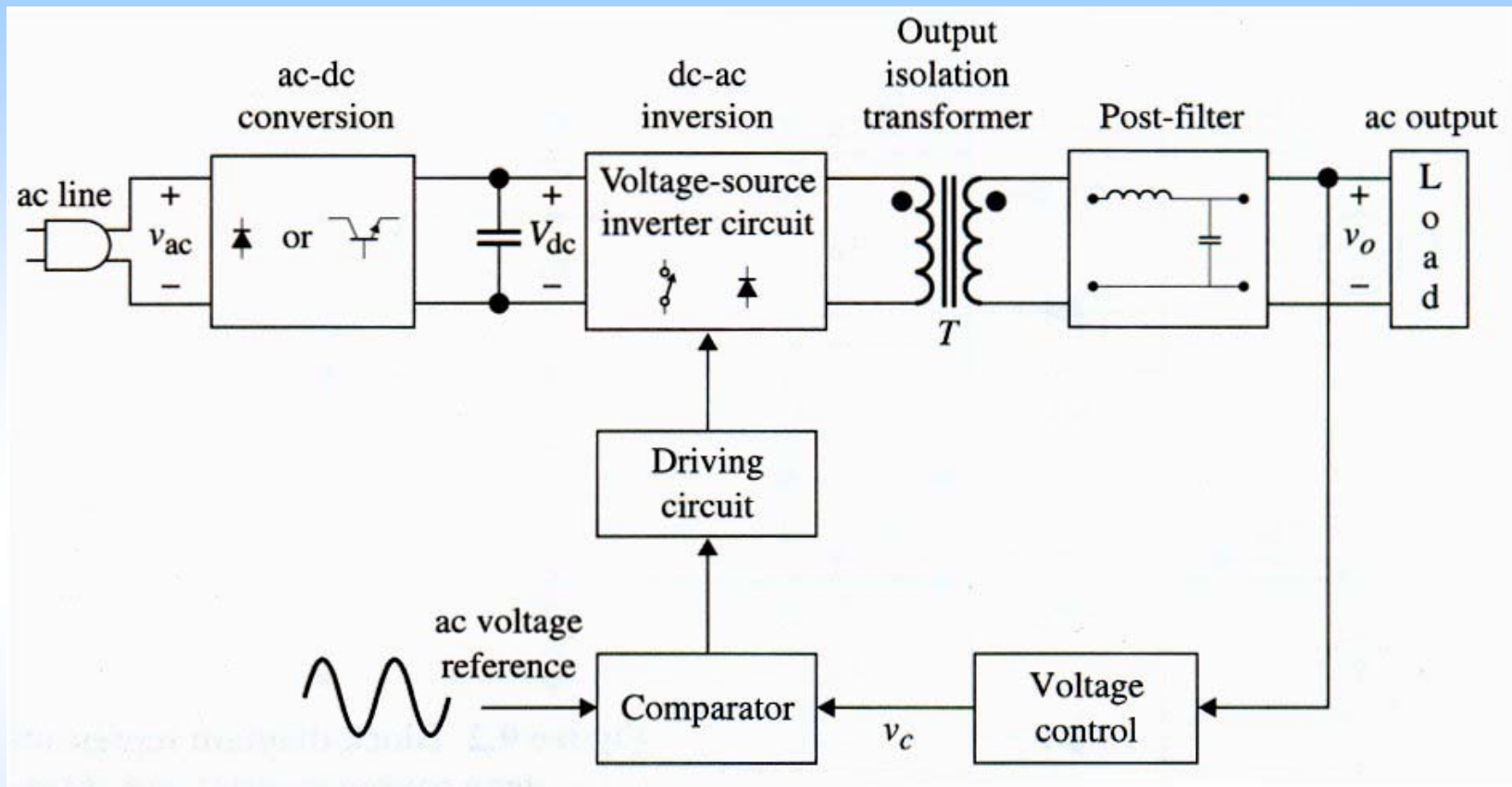


หน่วยที่ 9

วงจรแปลงผันกำลังไฟฟ้ากระแสตรงเป็นไฟฟ้ากระแสสลับ (dc to ac converter)

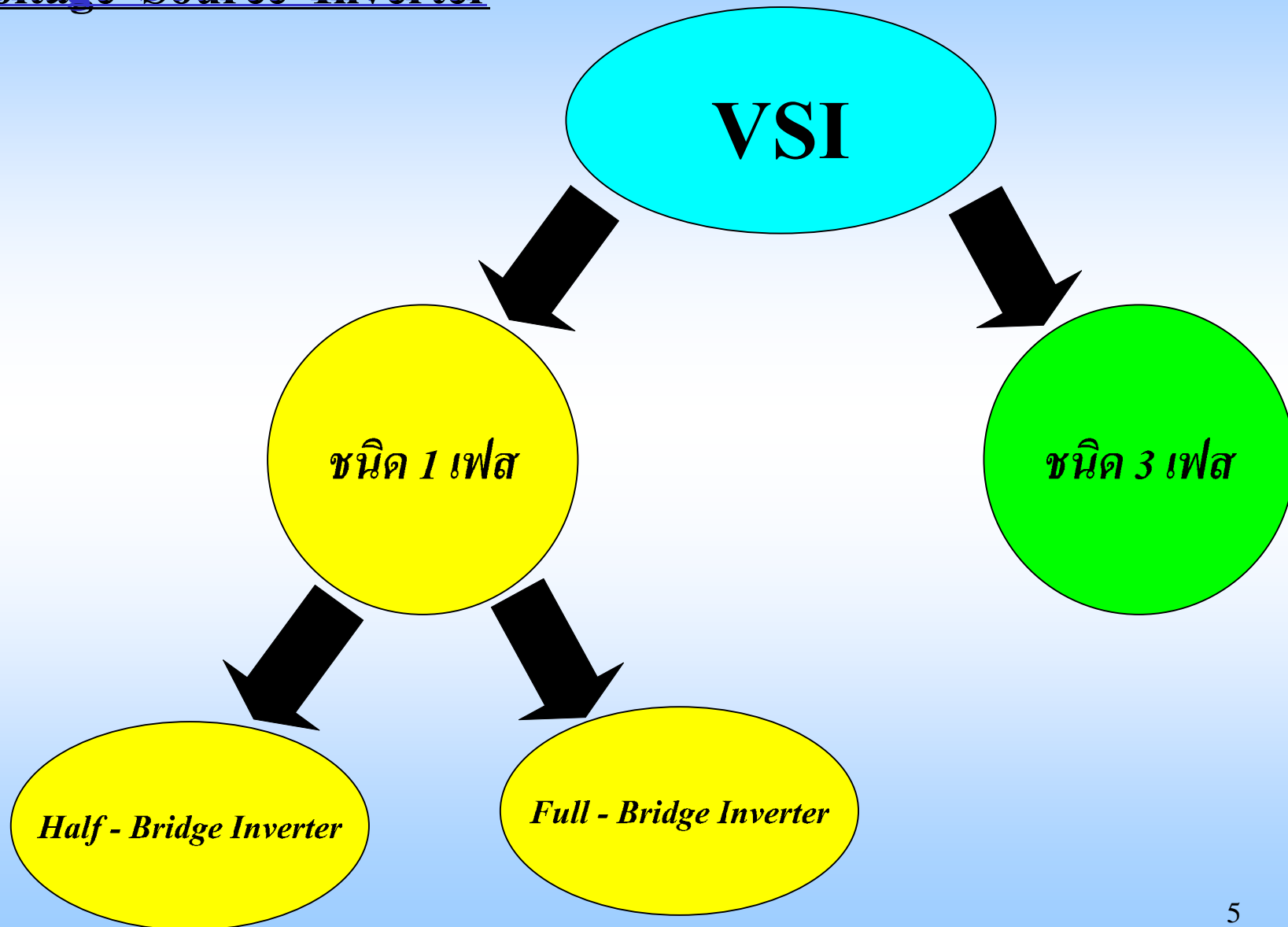
9.1 หลักการทำงานของอินเวอร์เตอร์



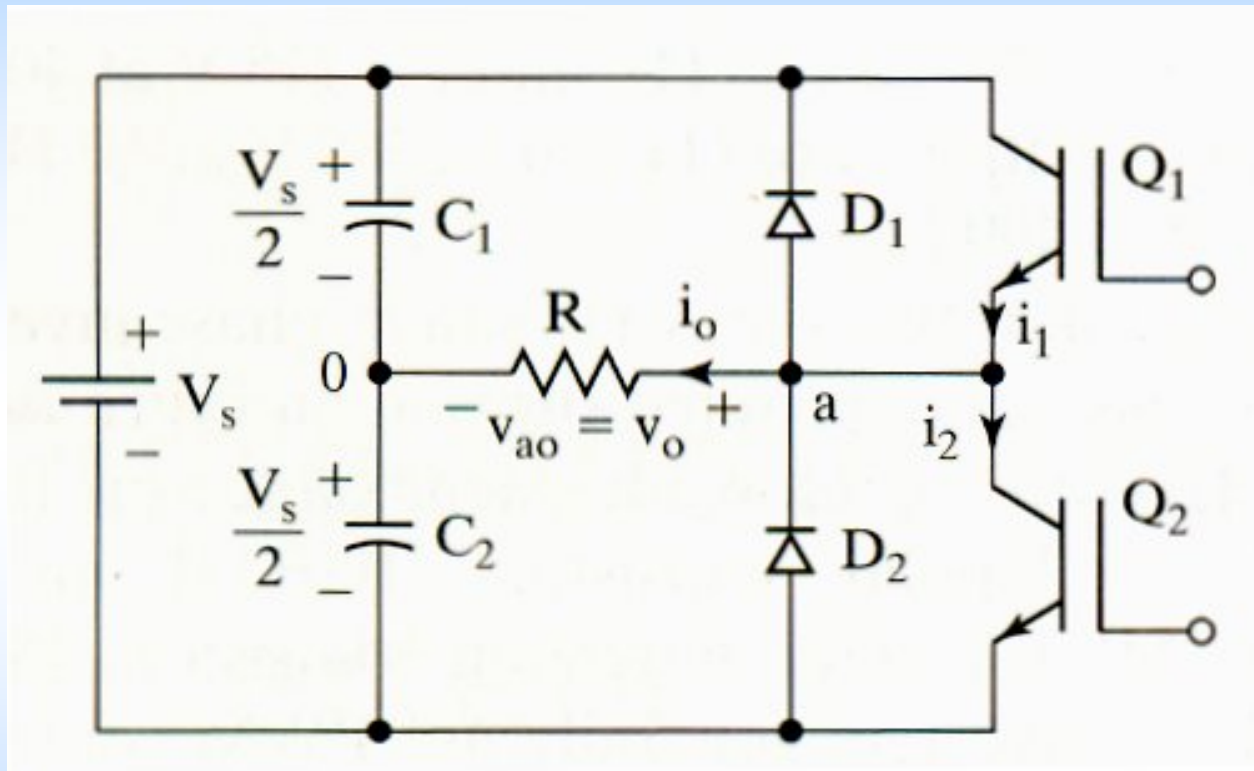


Block diagram of Voltage Source Inverter

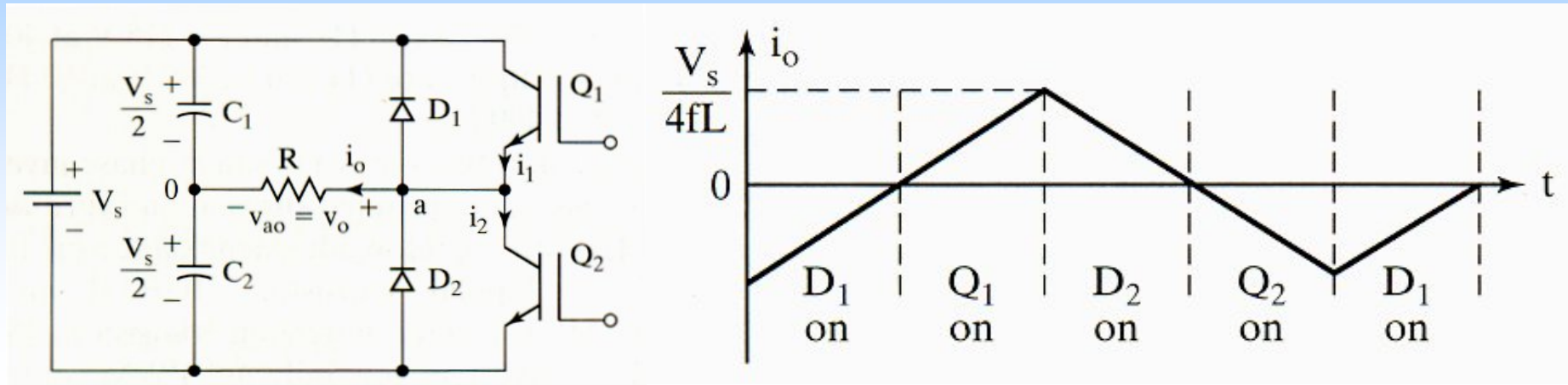
Voltage Source Inverter



9.1.1 วงจรอินเวอร์เตอร์ชั๊ปกึ่งบริดจ์



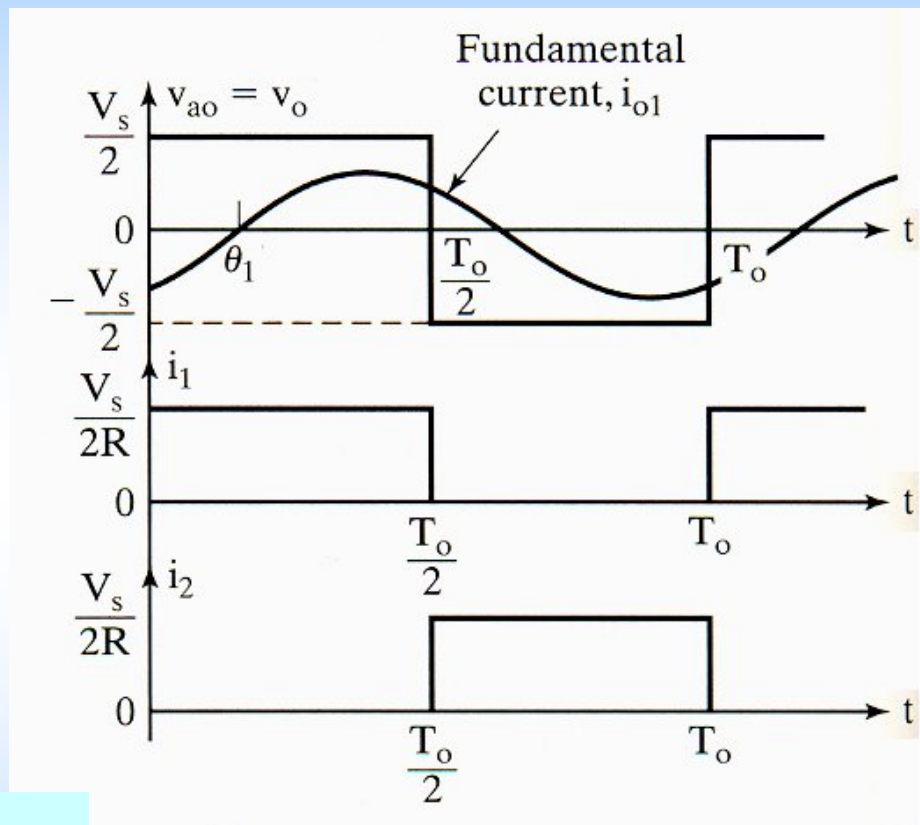
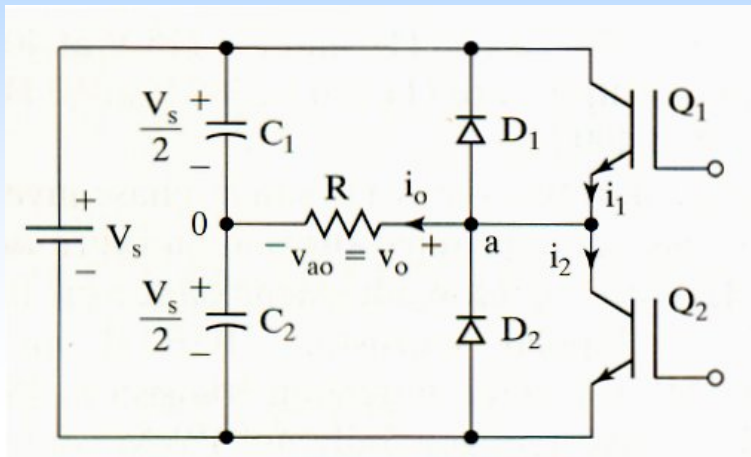
วงจรอินเวอร์เตอร์ชนิดกึ่งบริดจ์



ตารางจังหวะการทำงานแต่ละสวิตช์ของอินเวอร์เตอร์ชนิดกึ่งบริดจ์

Stage	State #	v_o	Components Conducting
$Q1$ is on $Q2$ is off	1	$v_s/2$	$Q1$ if $i_o > 0$ $D1$ if $i_o < 0$
$Q2$ is on $Q1$ is off	2	$-v_s/2$	$D2$ if $i_o > 0$ $Q2$ if $i_o < 0$
$Q1$ and $Q2$ are is off	3	$-v_s/2$ $v_s/2$	$D2$ if $i_o > 0$ $D1$ if $i_o < 0$

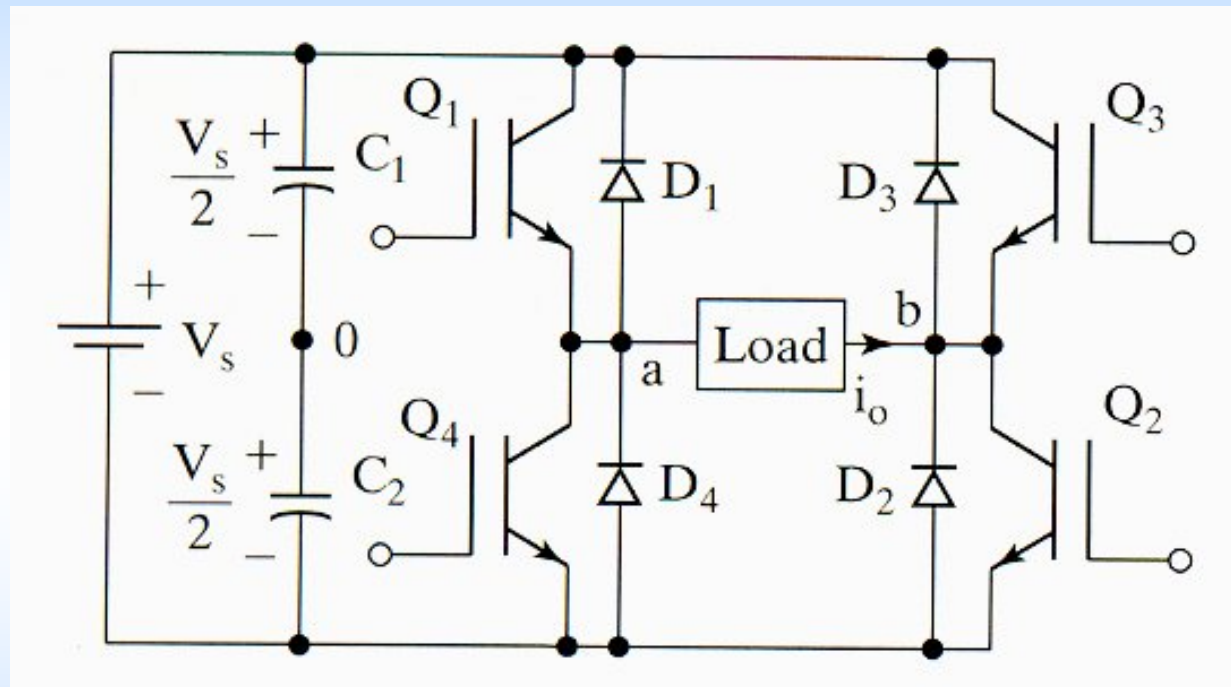
วงจรอินเวอร์เตอร์ชนิดกึ่งบริดจ์



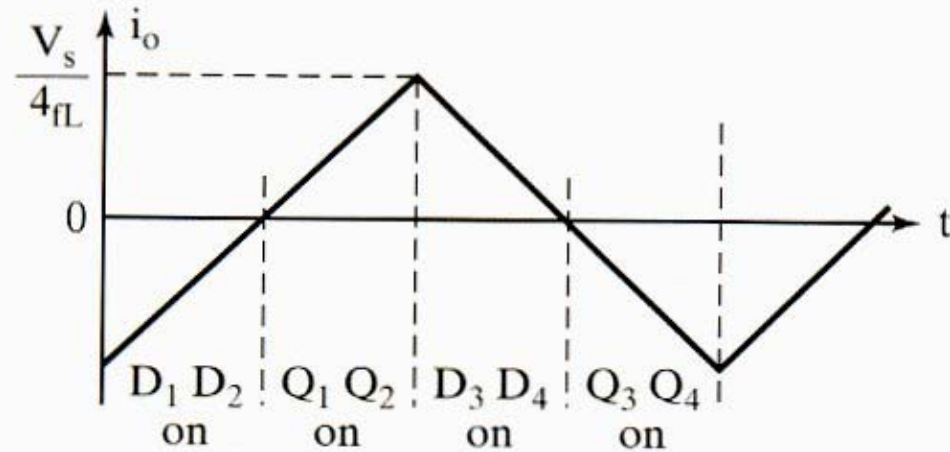
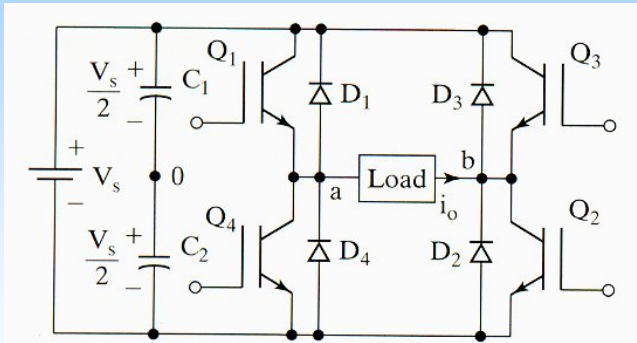
แรงดันเอาต์พุต RMS

$$V_o = \sqrt{\frac{2}{T_o} \int_0^{T_o/2} \frac{V_s^2}{4} dt} = \frac{V_s}{2}$$

9.1.2 วงจรอินเวอร์เตอร์ชนิดบริดจ์



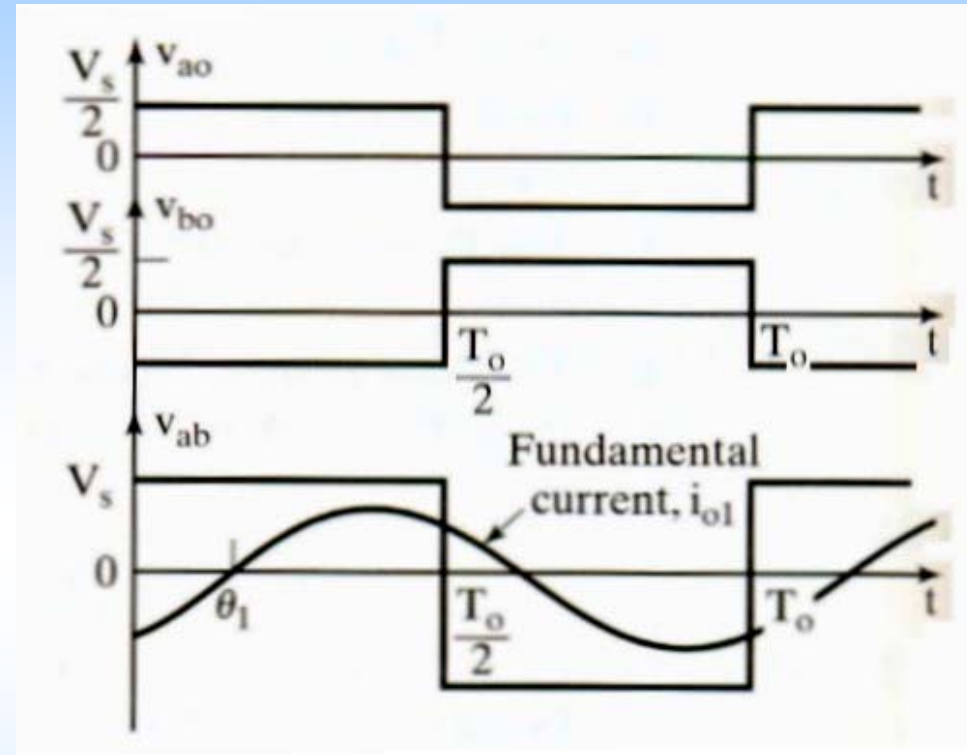
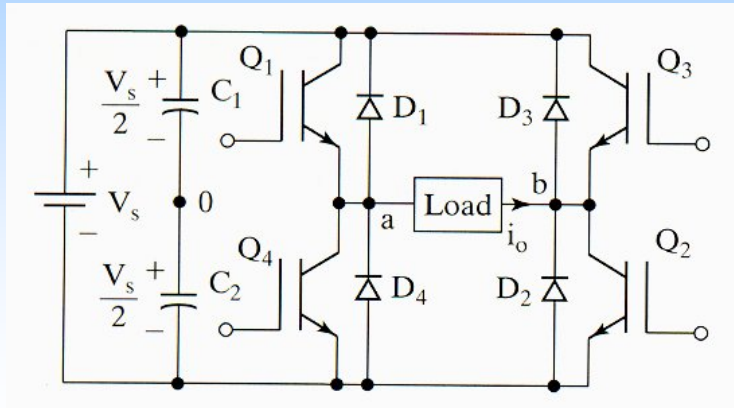
อินเวอร์เตอร์ชนิดบริดจ์



ตารางจังหวะการทำงานของสวิตช์แต่ละตัวของอินเวอร์เตอร์ชนิดบริดจ์

Stage	State #	v_{aN}	v_{bN}	v_o	Components Conducting
$Q1$ and $Q2$ are on and $Q3$ and $Q4$ are off	1	$v_s/2$	$-v_s/2$	v_s	$Q1$ and $Q2$ if $i_o > 0$ $D1$ and $D2$ if $i_o < 0$
$Q3$ and $Q4$ are on and $Q1$ and $Q2$ are off	2	$-v_s/2$	$v_s/2$	$-v_s$	$D3$ and $D4$ if $i_o > 0$ $Q3$ and $Q4$ if $i_o < 0$
$Q1$ and $Q3$ are on and $Q2$ and $Q4$ are off	3	$v_s/2$	$v_s/2$	0	$Q1$ and $D3$ if $i_o > 0$ $D1$ and $Q3$ if $i_o < 0$
$Q2$ and $Q4$ are on and $Q1$ and $Q3$ are off	4	$-v_s/2$	$-v_s/2$	0	$D4$ and $Q2$ if $i_o > 0$ $Q4$ and $D2$ if $i_o < 0$
$Q1, Q2, Q3$ and $Q4$ are all off	5	$-v_s/2$ $v_s/2$	$-v_s$ v_s	$-v_s/2$ $-v_s/2$	$D3$ and $D4$ if $i_o > 0$ $D1$ and $D2$ if $i_o < 0$

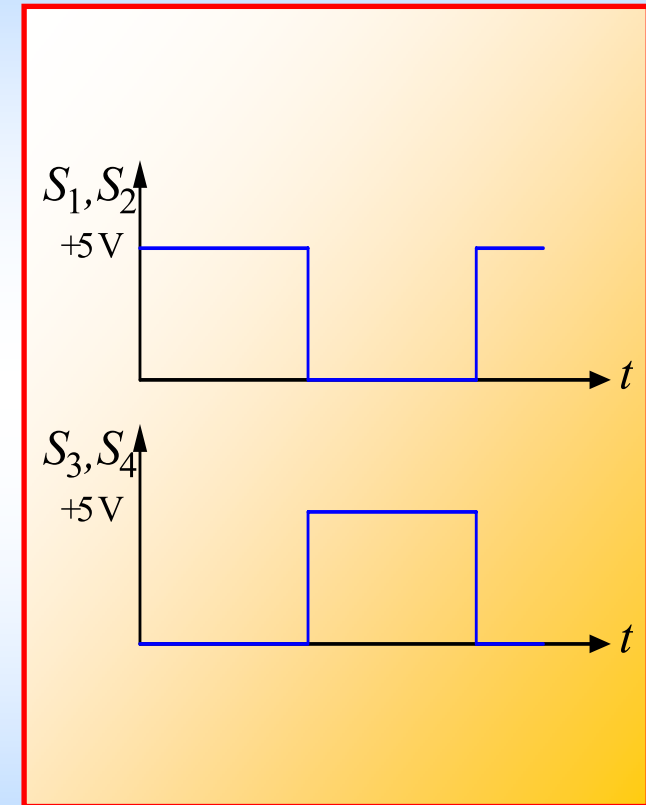
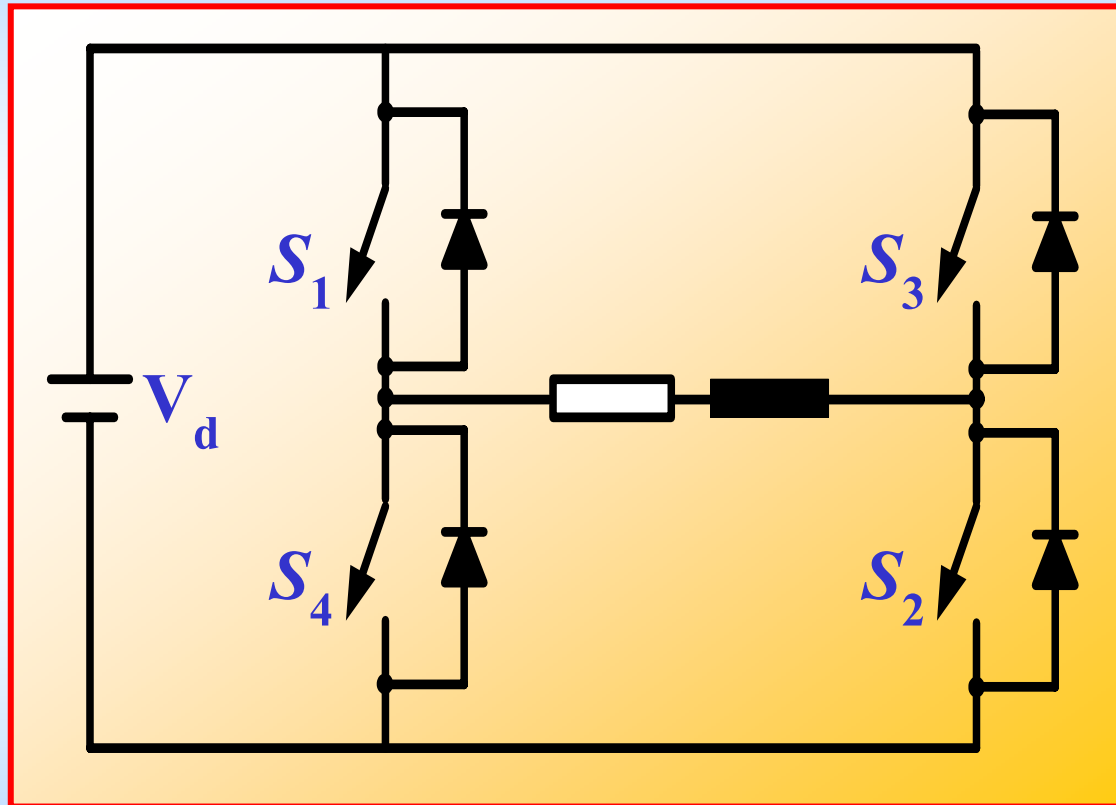
อินเวอร์เตอร์ชนิดบริดจ์



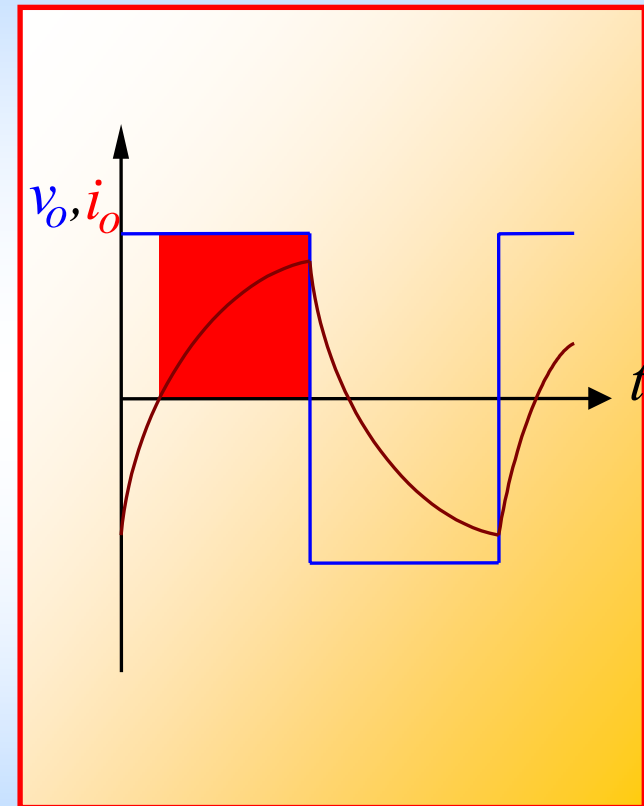
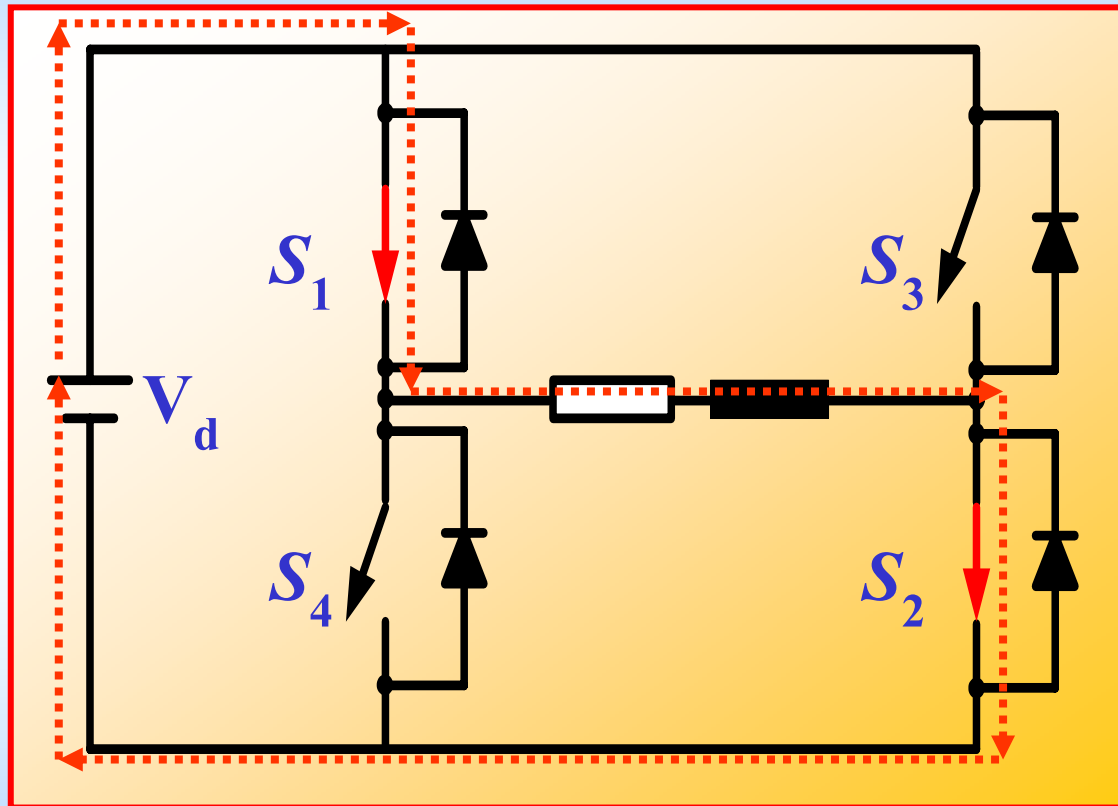
แรงดัน RMS เอาต์พุต

$$V_o = \left[\frac{2}{T_o} \int_0^{T_o/2} V_s^2 dt \right]^{1/2} = V_s$$

โหมดการทำงานของอินเวอร์เตอร์ 1 เฟส แบบ Square Wave

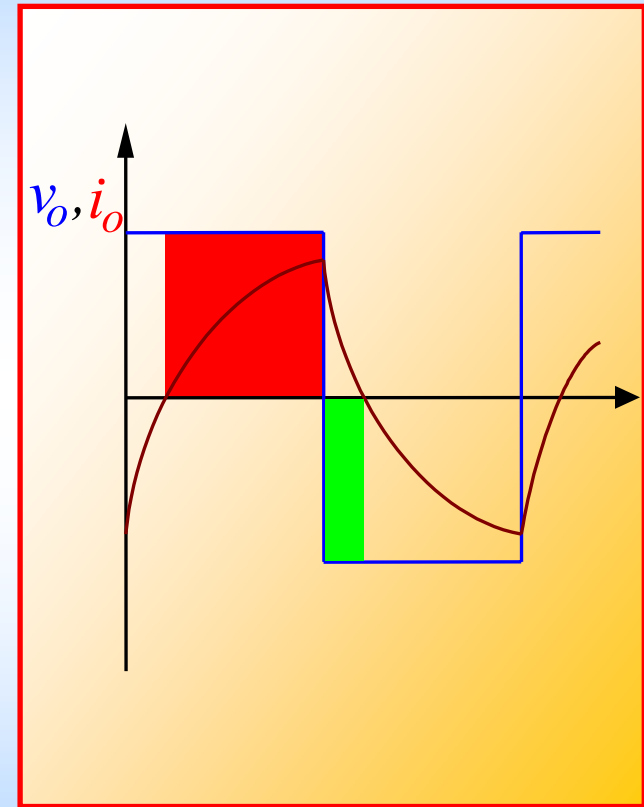
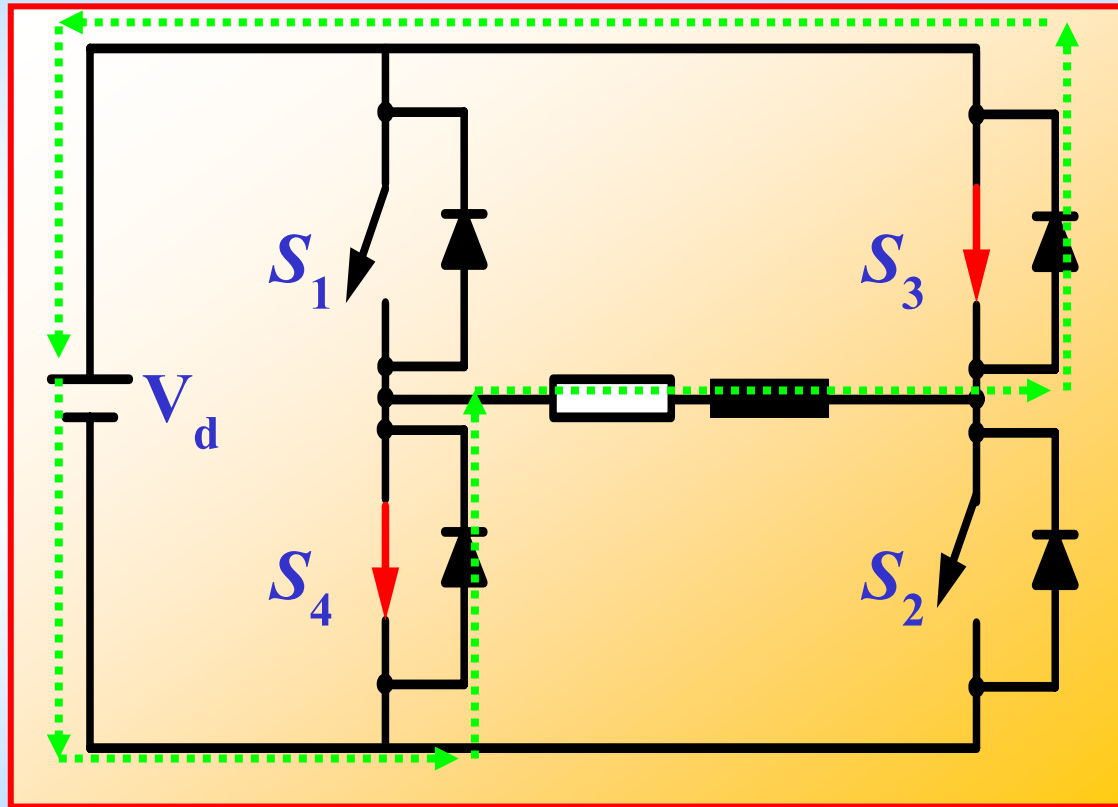


Mode 1



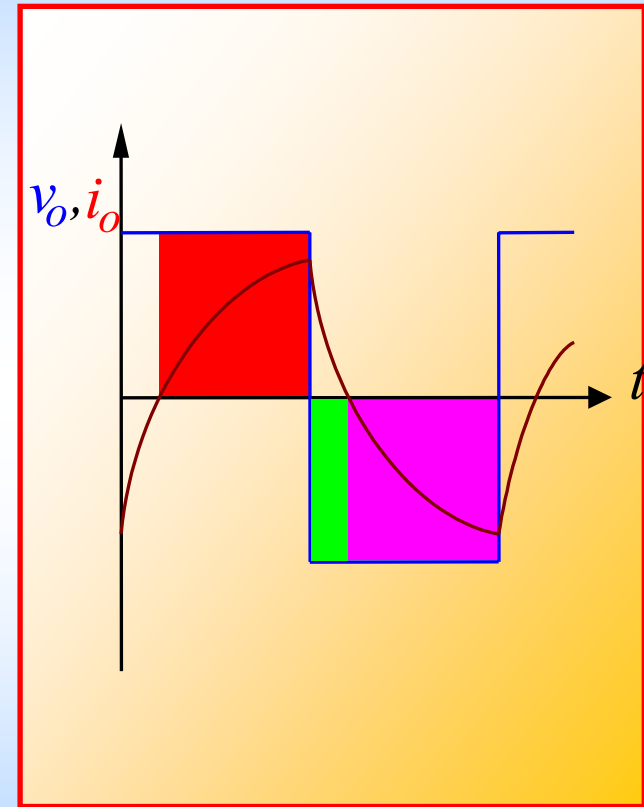
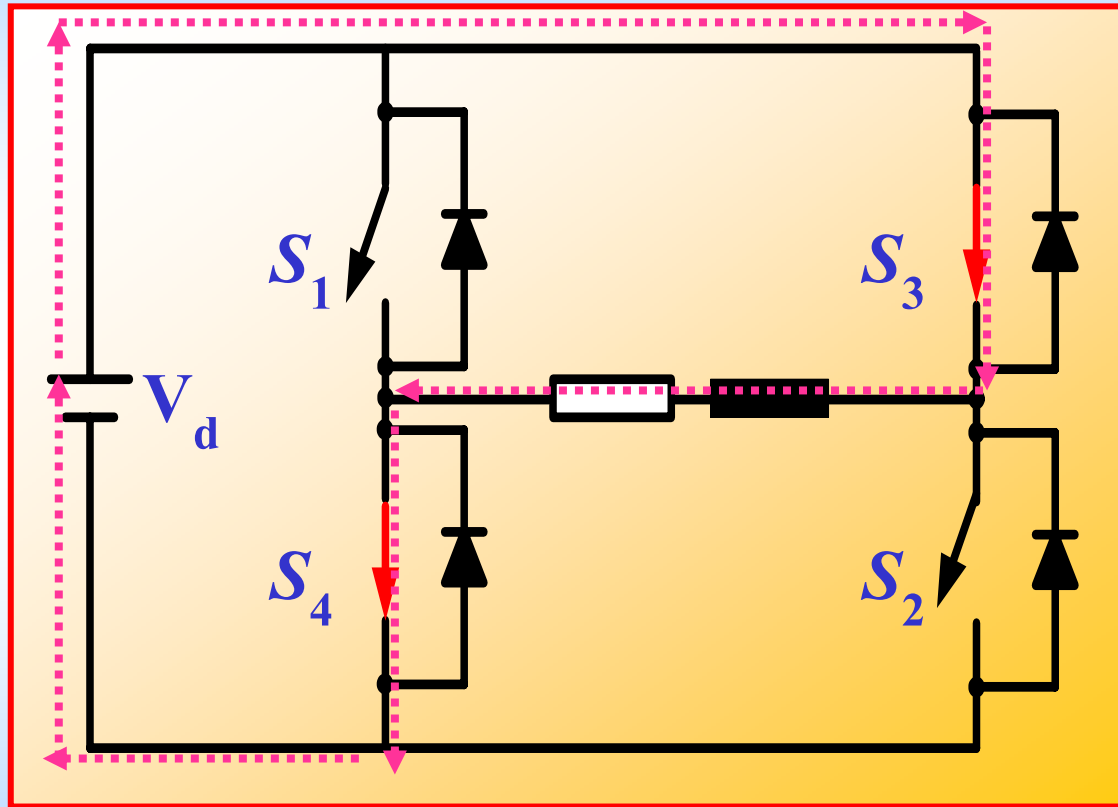
แรงดัน (+) กระแส (+)

Mode 2



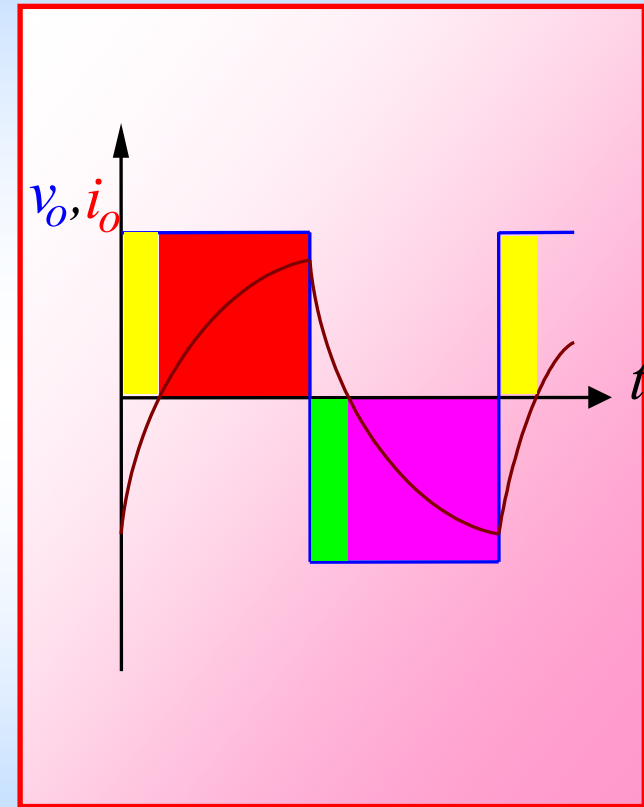
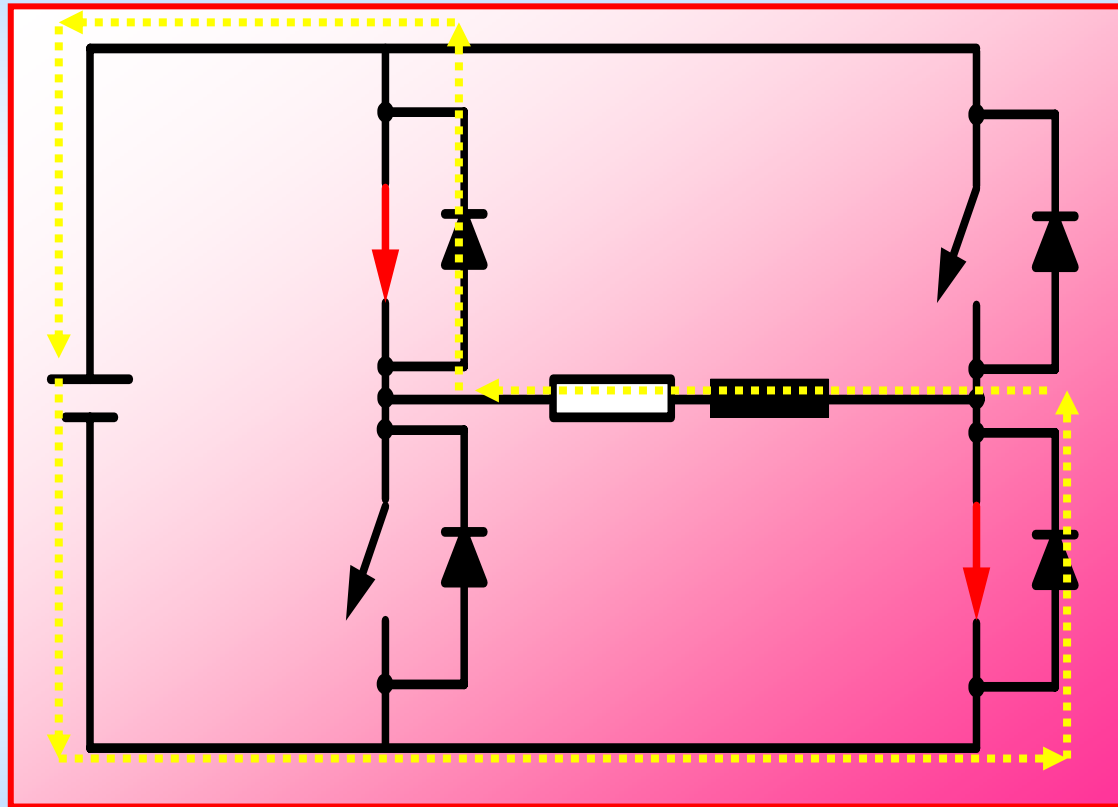
แรงดัน (-) กระแส (+)

Mode 3

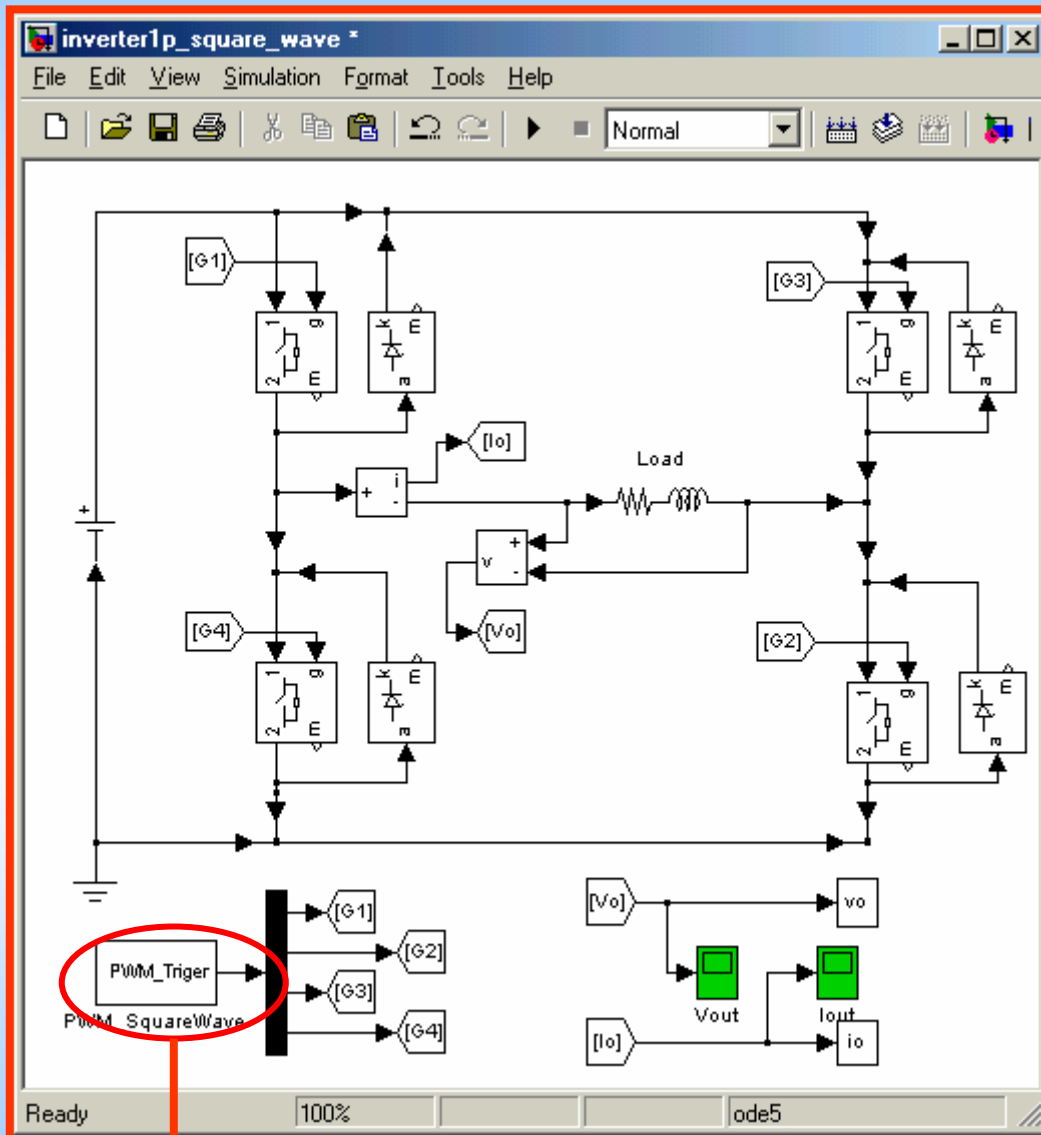


แรงดัน (-) กระแส (-)

Mode 4



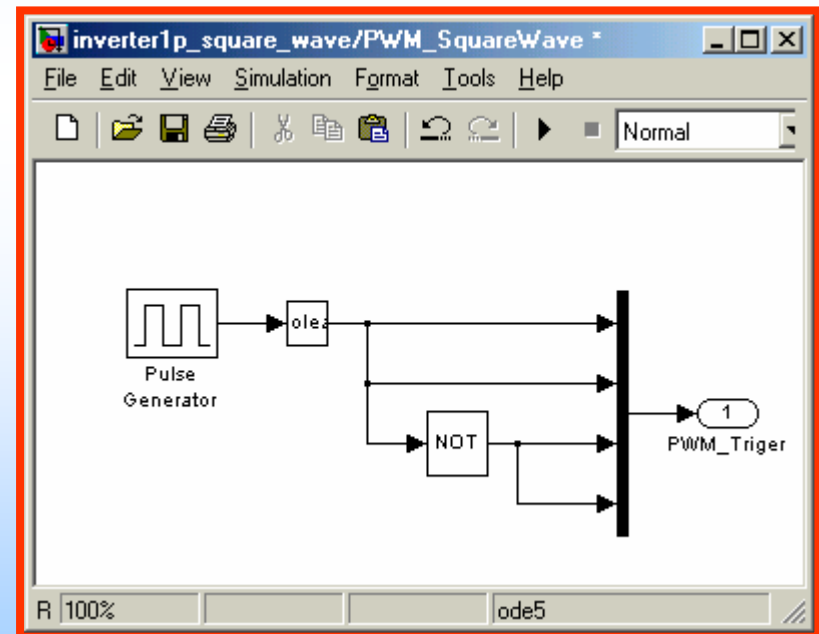
แรงดัน (+) กระแส (-)

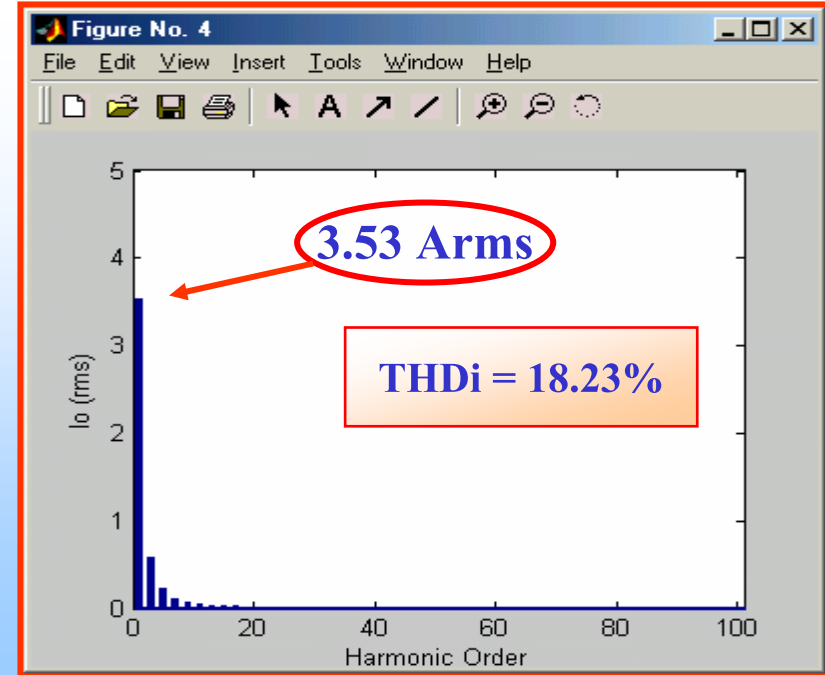
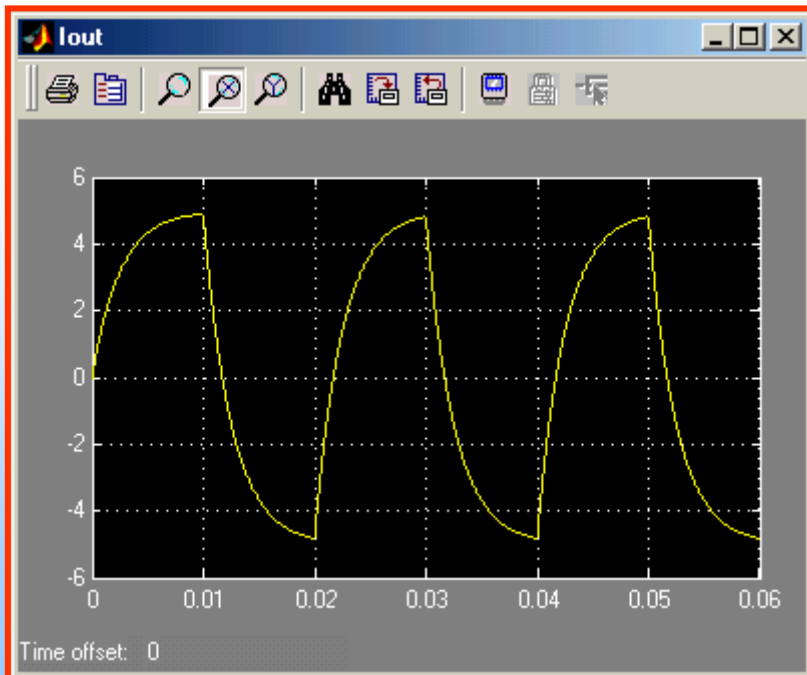
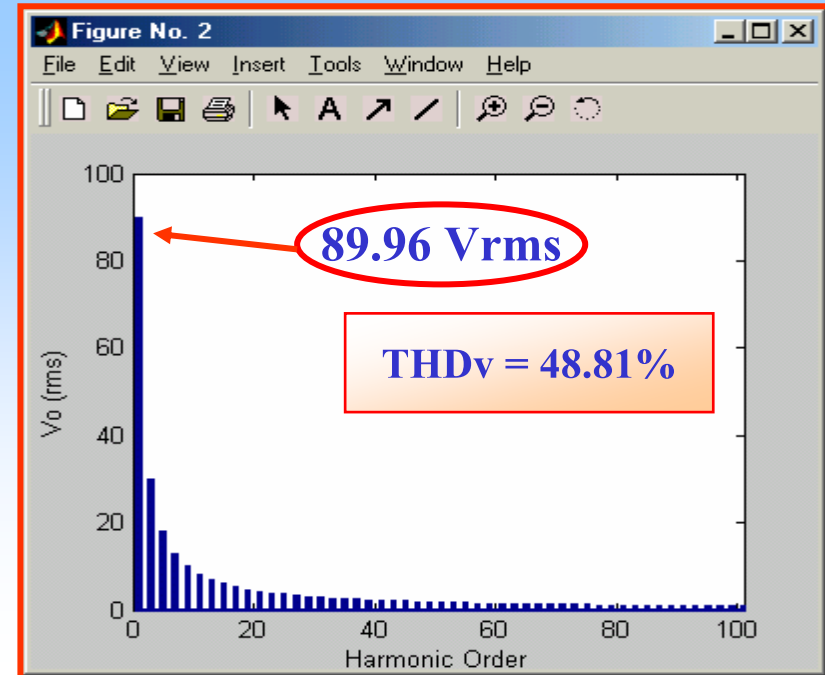
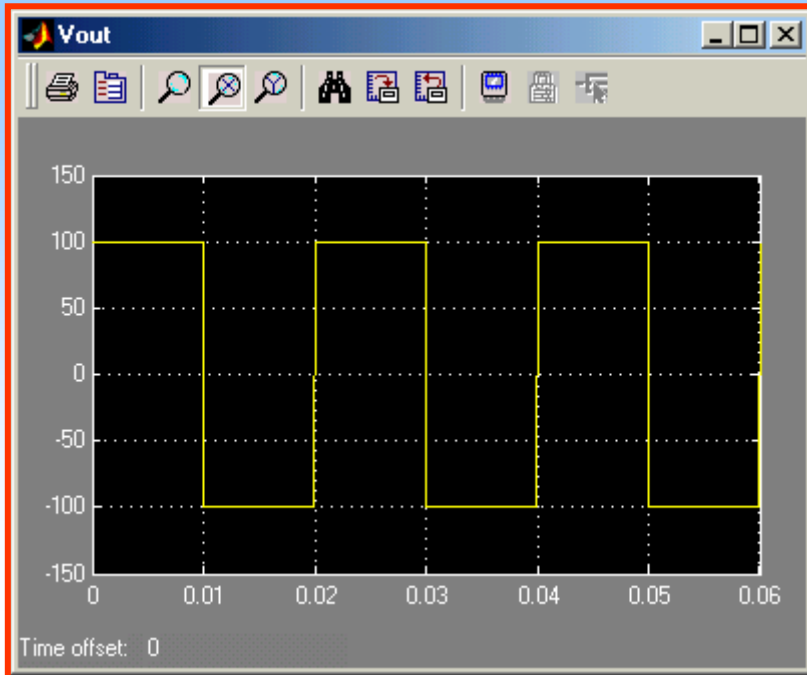


วงจรจำลองอินเวอร์เตอร์ 1 เฟส

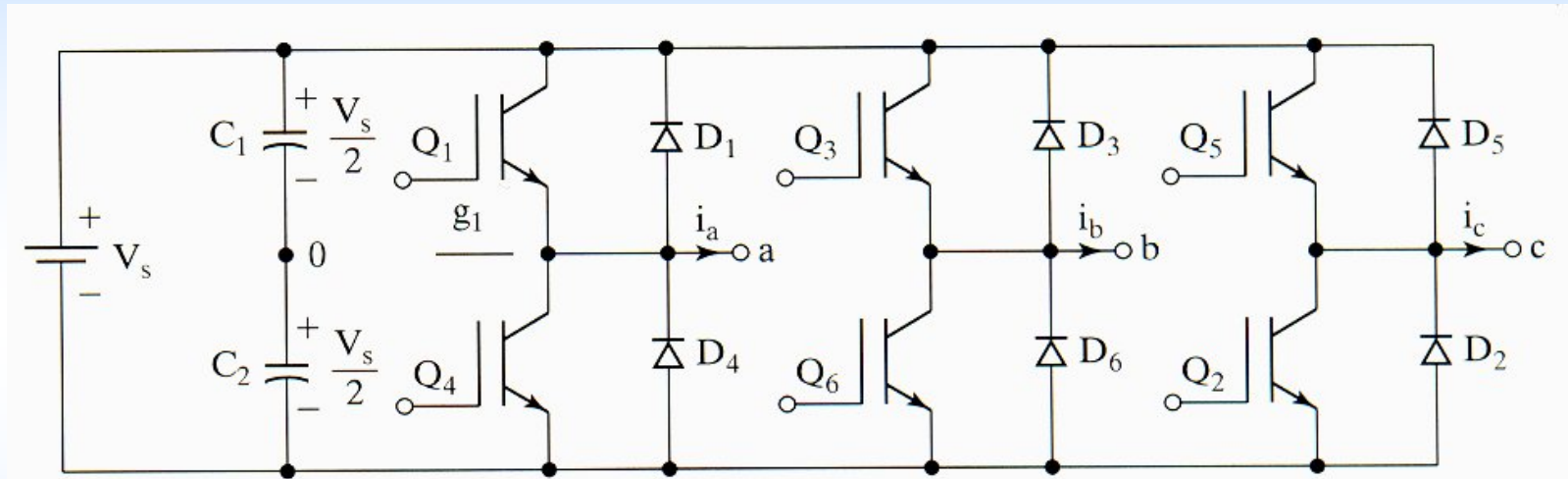
แบบ Square Wave

$V_{dc}=100\text{ V}$. $R=20\ \Omega$ $L=50\text{ mH}$

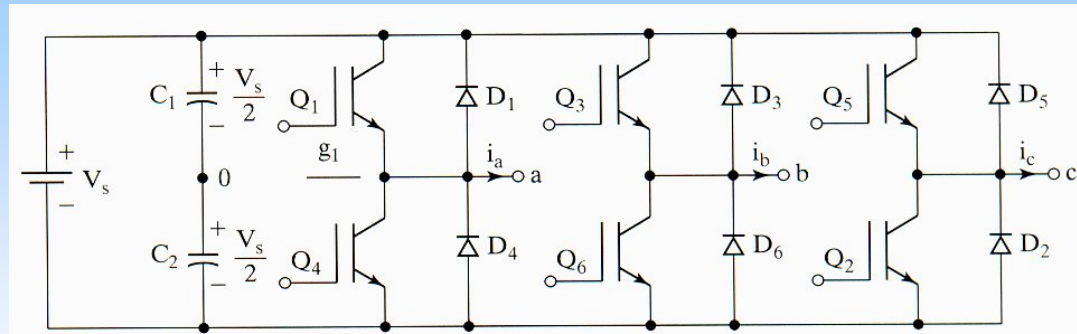




9.1.3 วงจรอินเวอร์เตอร์ 3 เฟส



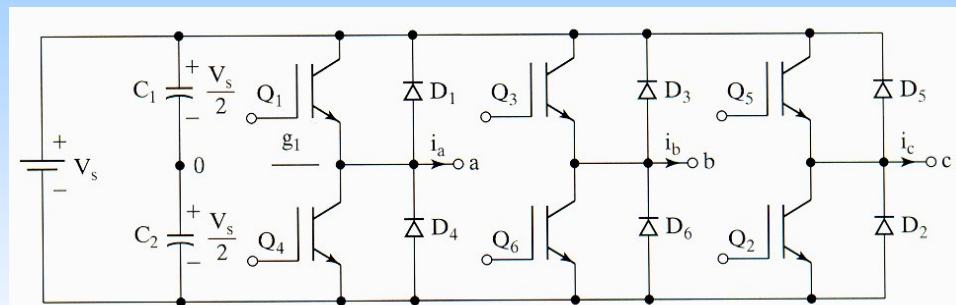
วงจรอินเวอร์เตอร์ 3 เฟส



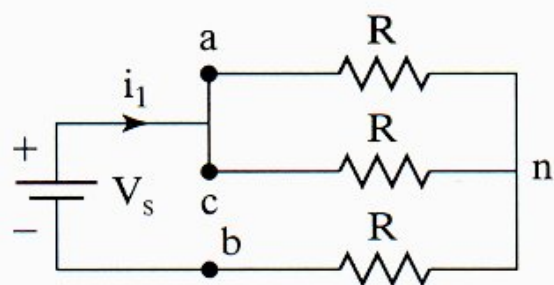
ตารางจังหวะการทำงานแต่ละสวิตช์ของอินเวอร์เตอร์ 3 เฟส

State	State No.	Switch States	v_{ab}	v_{bc}	v_{ca}	Space Vector
$S_1, S_2,$ and S_6 are on and $S_4, S_5,$ and S_3 are off	1	100	V_S	0	$-V_S$	$\mathbf{V}_1 = 1 + j0.577 = 2/\sqrt{3} \angle 30^\circ$
$S_2, S_3,$ and S_1 are on and $S_5, S_6,$ and S_4 are off	2	110	0	V_S	$-V_S$	$\mathbf{V}_2 = j1.155 = 2/\sqrt{3} \angle 90^\circ$
$S_3, S_4,$ and S_2 are on and $S_6, S_1,$ and S_5 are off	3	010	$-V_S$	V_S	0	$\mathbf{V}_3 = -1 + j0.577 = 2/\sqrt{3} \angle 150^\circ$
$S_4, S_5,$ and S_3 are on and $S_1, S_2,$ and S_6 are off	4	011	$-V_S$	0	V_S	$\mathbf{V}_4 = -1 - j0.577 = 2/\sqrt{3} \angle 210^\circ$
$S_5, S_6,$ and S_4 are on and $S_2, S_3,$ and S_1 are off	5	001	0	$-V_S$	V_S	$\mathbf{V}_5 = -j1.155 = 2/\sqrt{3} \angle 270^\circ$
$S_6, S_1,$ and S_5 are on and $S_3, S_4,$ and S_2 are off	6	101	V_S	$-V_S$	0	$\mathbf{V}_6 = 1 - j0.577 = 2/\sqrt{3} \angle 330^\circ$
$S_1, S_3,$ and S_5 are on and $S_4, S_6,$ and S_2 are off	7	111	0	0	0	$\mathbf{V}_7 = 0$
$S_4, S_6,$ and S_2 are on and $S_1, S_3,$ and S_5 are off	8	000	0	0	0	$\mathbf{V}_0 = 0$

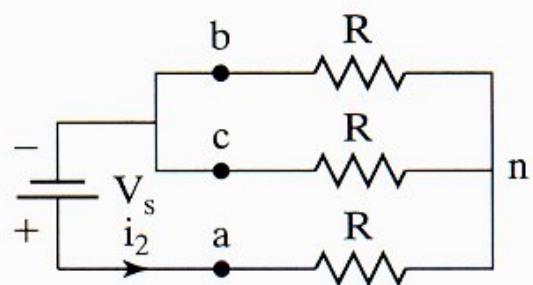
วงจรอินเวอร์เตอร์ 3 เฟส



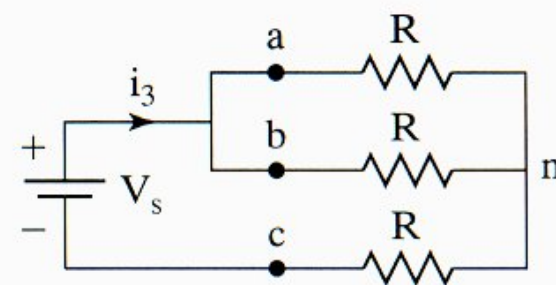
แสดงวงจรแต่ละจังหวะการทำงานของสวิตช์



Mode 1

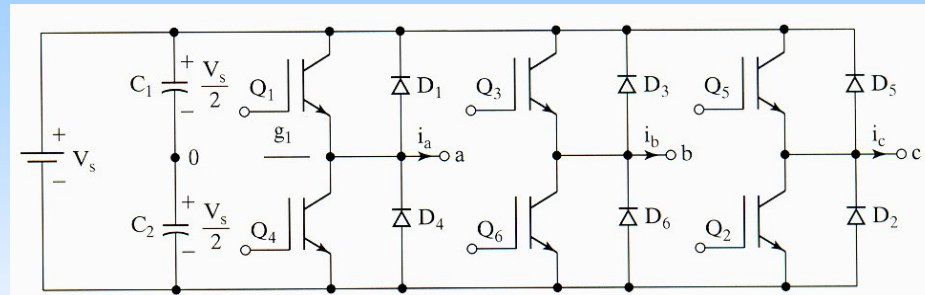


Mode 2

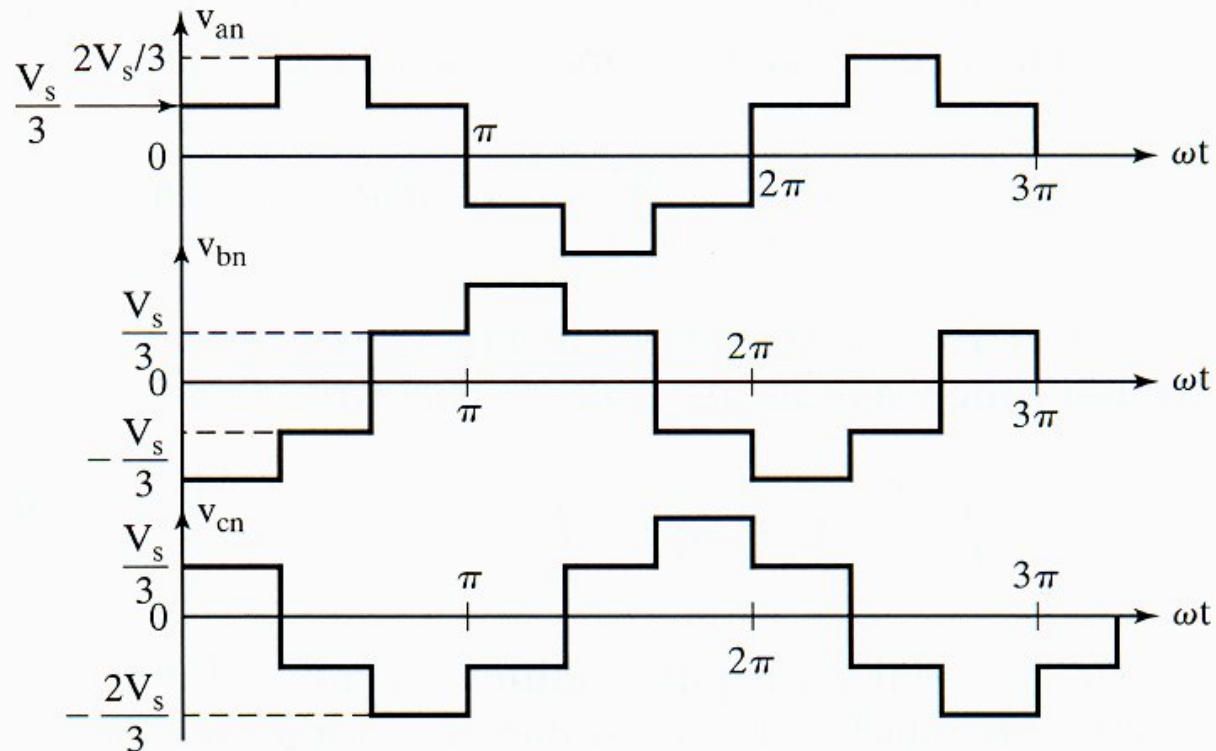


Mode 3

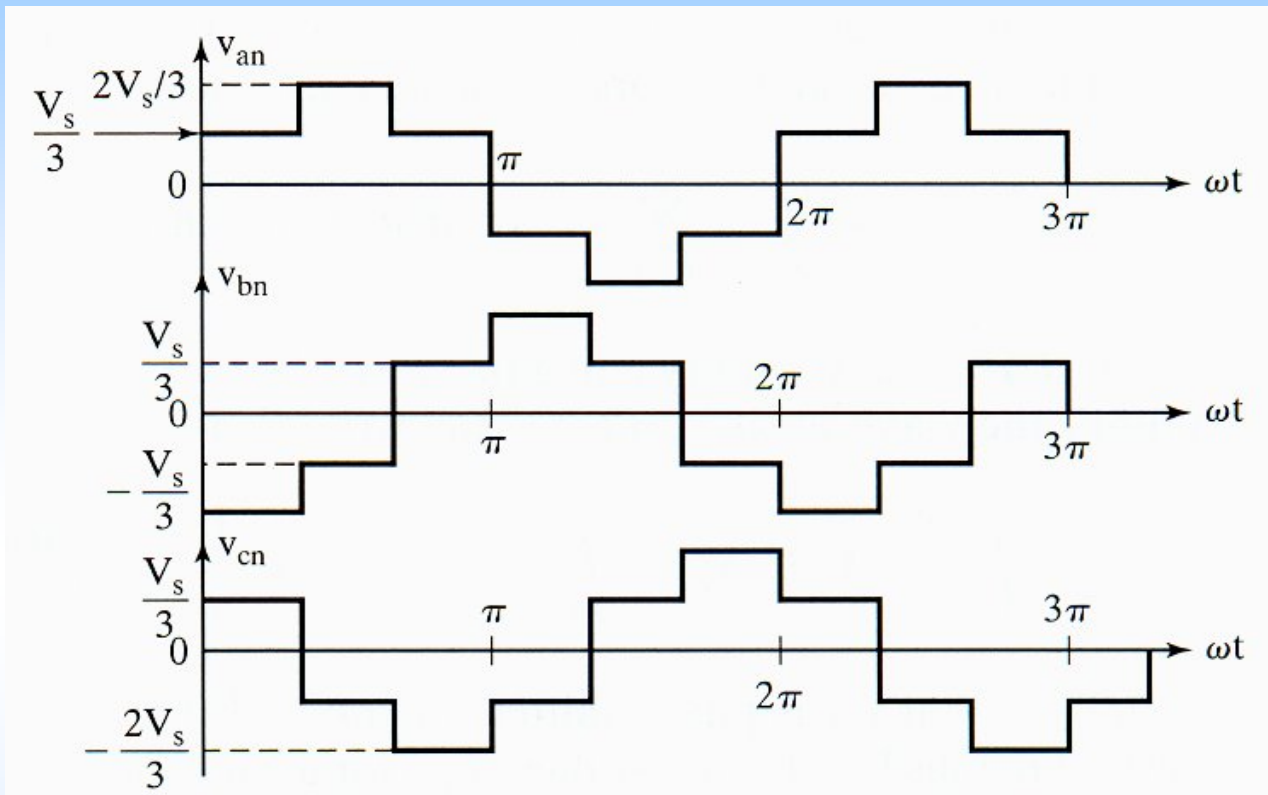
วงจรอินเวอร์เตอร์ 3 เฟส



รูปคลื่นแรงดันเฟสของวงจรอินเวอร์เตอร์ตามเฟส



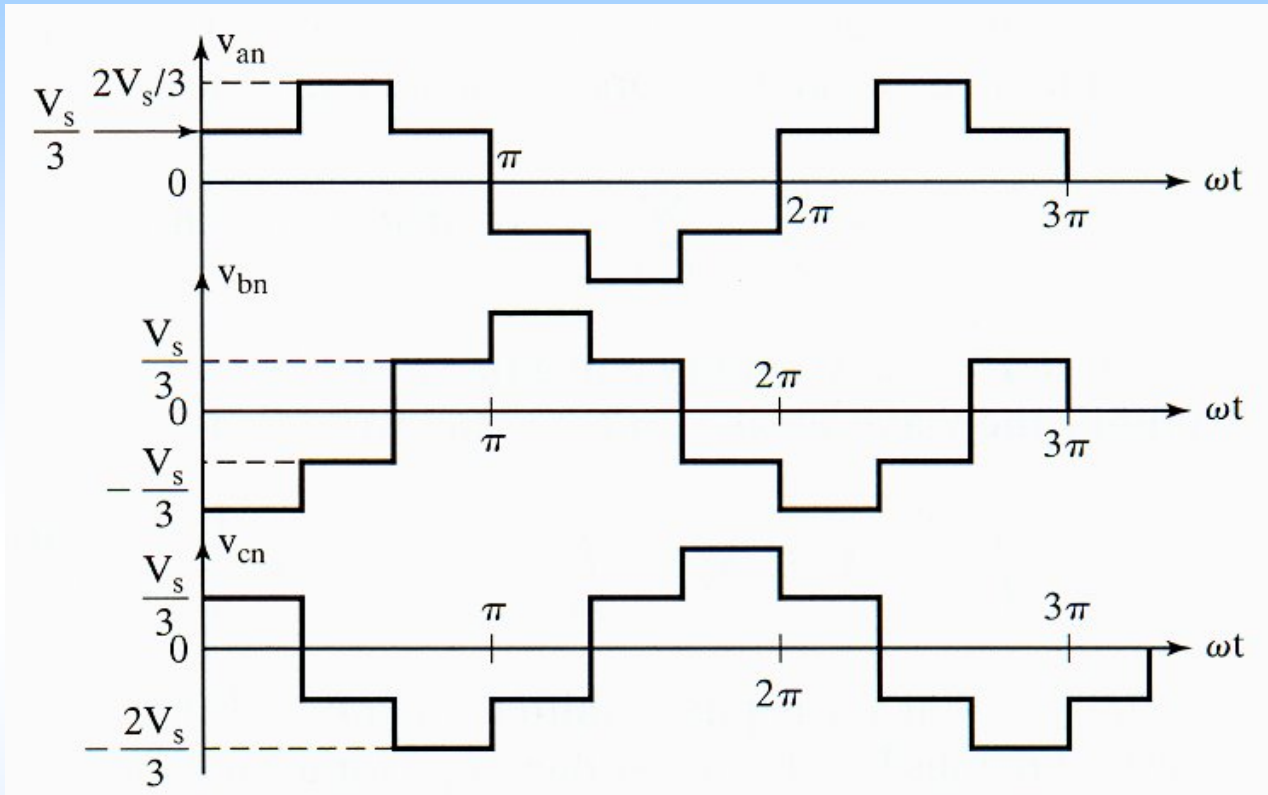
วงจรอินเวอร์เตอร์ 3 เฟส



ค่าแรงดัน RMS ระหว่างสาย

$$V_L = \left[\frac{2}{2\pi} \int_0^{2\pi/3} V_s^2 d(\omega t) \right]^{1/2} = \sqrt{\frac{2}{3}} V_s = 0.8165 V_s$$

วงจรอินเวอร์เตอร์ 3 เฟส



ค่าแรงดัน RMS เฟส

$$V_{ph} = \frac{V_L}{\sqrt{3}} = \frac{\sqrt{2} V_s}{3} = 0.4714 V_s$$

9.2 การควบคุมแรงดันไฟฟ้าของอินเวอร์เตอร์เฟสเดียว

9.2 การควบคุมแรงดันไฟฟ้าของอินเวอร์เตอร์เฟสเดียว

เทคนิคที่ใช้ในการควบคุมแรงดันไฟฟ้ามีดังนี้

- 1. Single - Pulse - Width Modulation**
- 2. Multiple - Pulse - Width Modulation**
- 3. Sinusoidal Pulse - Width Modulation**
- 4. Modified Sinusoidal Pulse - Width Modulation**
- 5. Phase - Displacement control**

9.2.1 Single - Pulse - Width Modulation

เมื่อ

M คือ modulation index

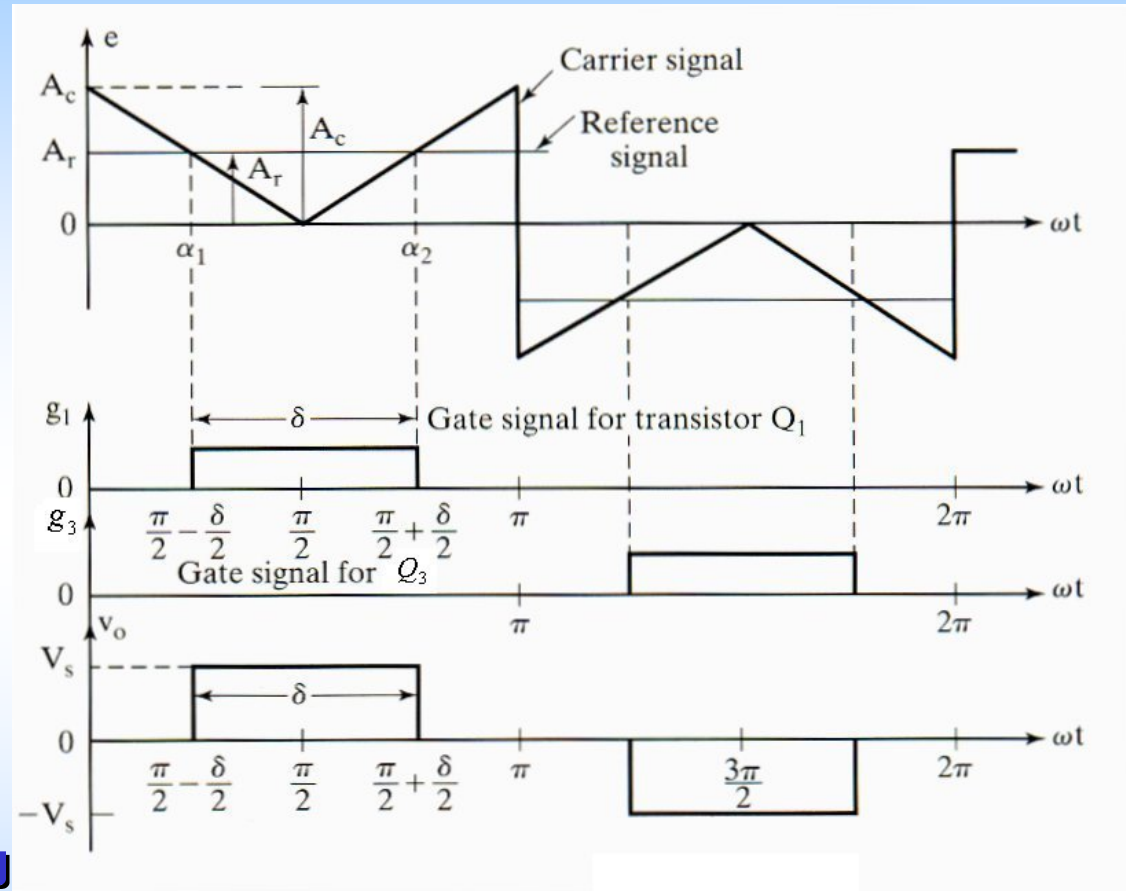
$$M = \frac{A_r}{A_c}$$

d คือความกว้างของ pulse

$$d = \frac{\delta}{\omega} = t_2 - t_1$$

$$= MT_s$$

แรงดันเอาต์พุต RMS มีค่าเท่ากับ



$$V_o = \left[\frac{2}{2\pi} \int_{(\pi-\delta)/2}^{(\pi+\delta)/2} V_s^2 d(\omega t) \right]^{1/2} = V_s \sqrt{\frac{\delta}{\pi}}$$

9.2.2 Multiple - Pulse - Width Modulation

เมื่อ

p คือ จำนวน pulse

$$p = \frac{f_c}{2f_o} = \frac{m_f}{2}$$

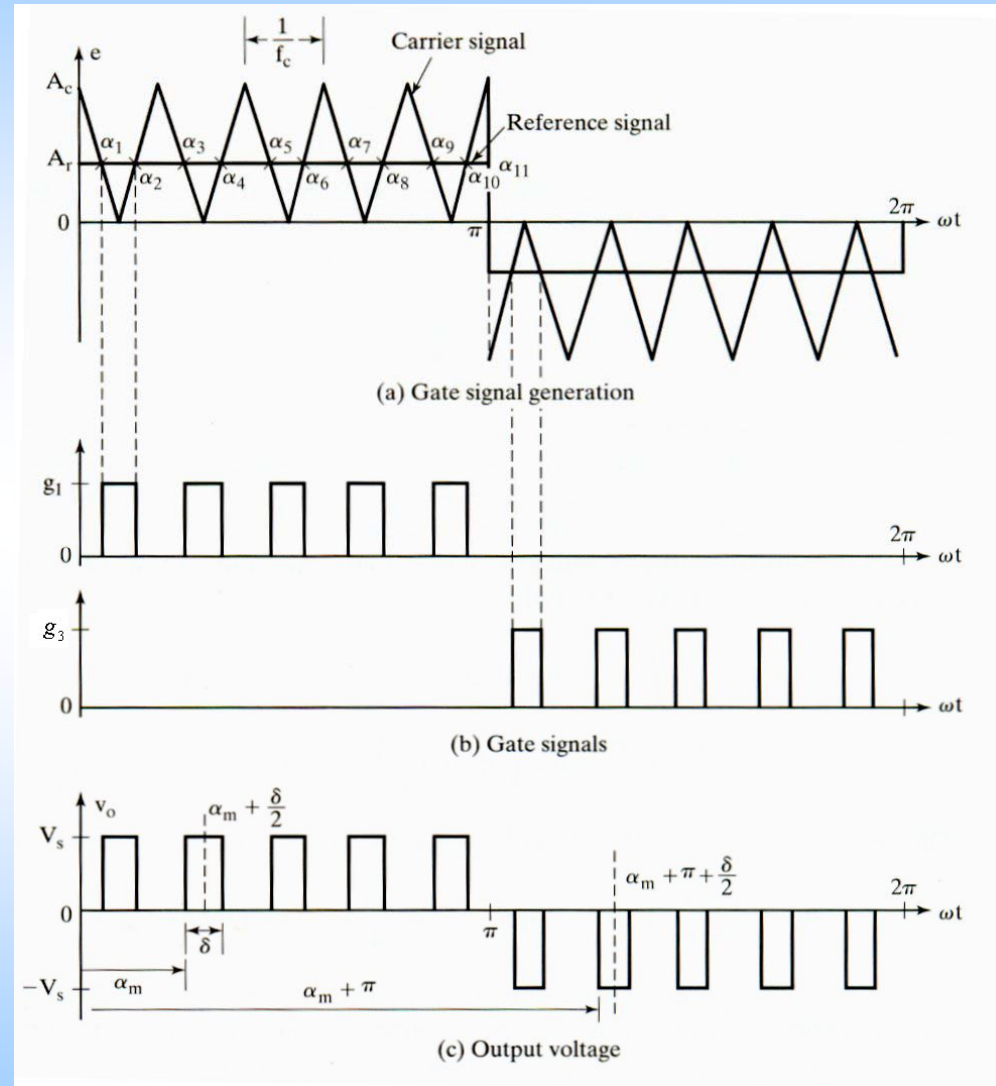
d คือ ความกว้างของ pulse

$$d = \frac{\delta}{\omega} = t_{m+1} - t_m$$

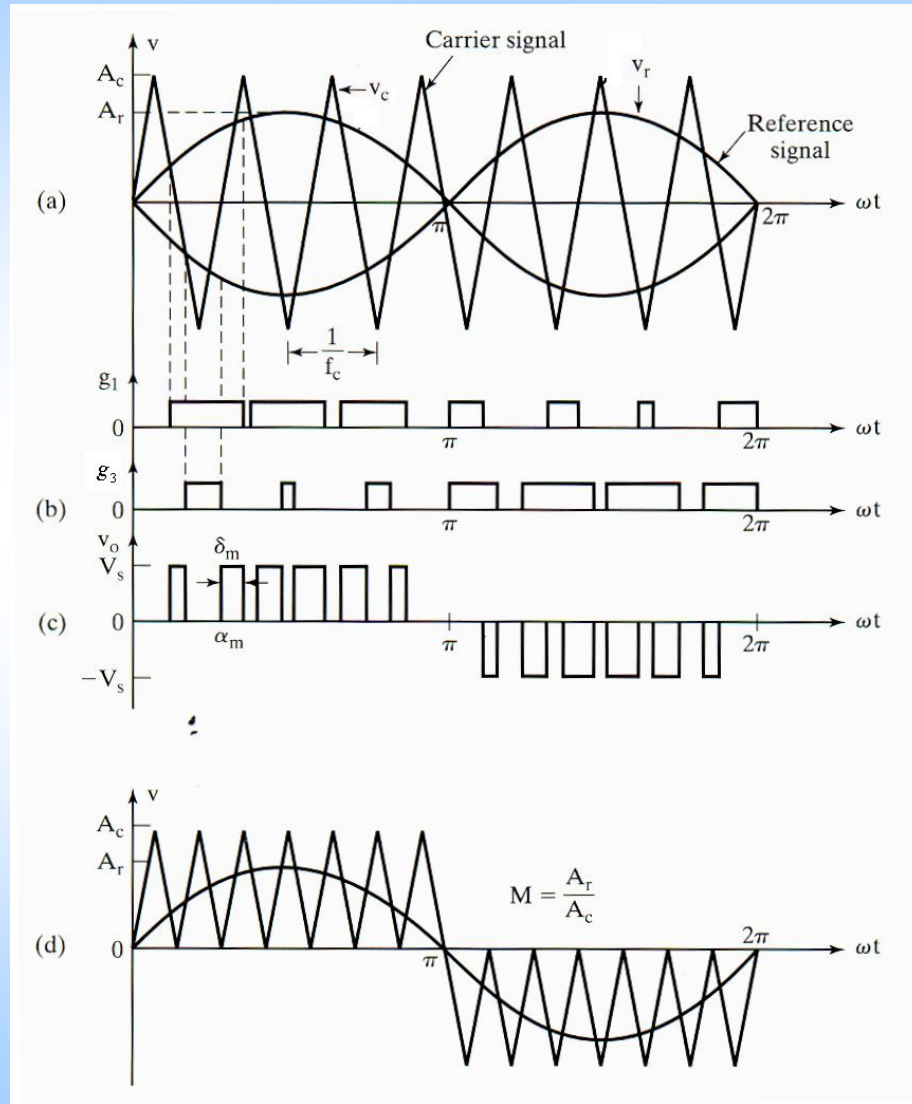
$$= MT_s$$

แรงดันเอาต์พุต RMS มีค่าเท่ากับ

$$V_o = V_s \sqrt{\frac{p\delta}{\pi}}$$



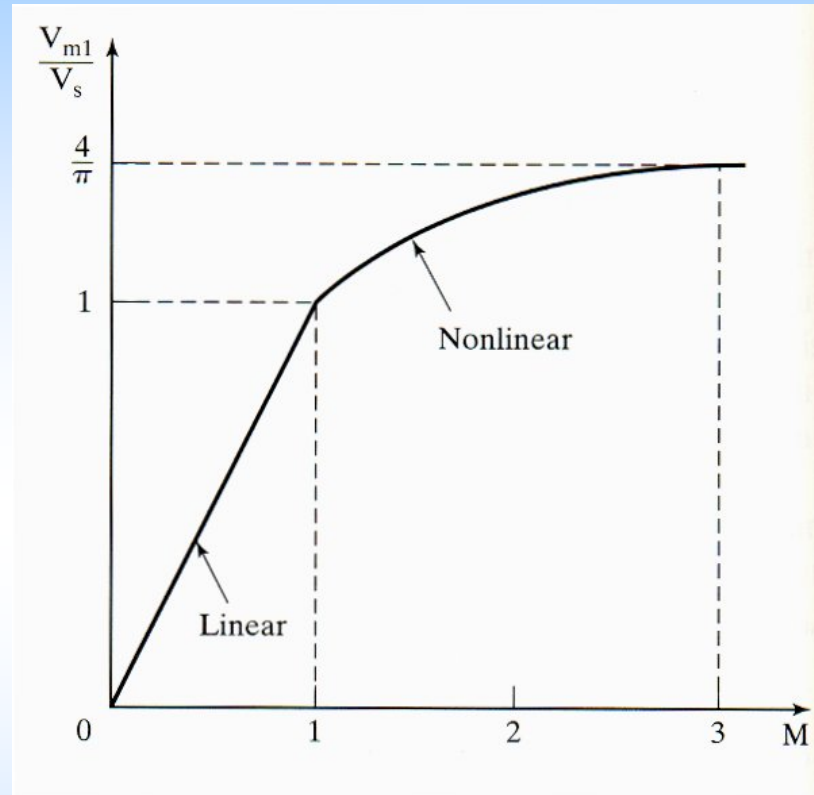
9.2.3 Sinusoidal Pulse - Width Modulation (SPWM)



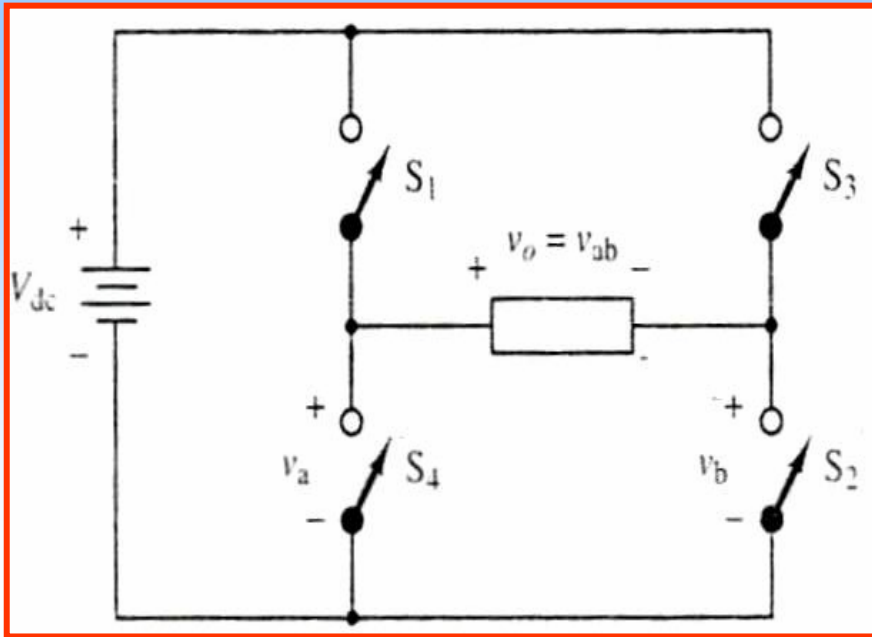
แรงดันเอาต์พุต RMS มีค่าเท่ากับ

$$V_o = V_s \left(\sum_{m=1}^{2p} \frac{\delta_m}{\pi} \right)^{1/2}$$

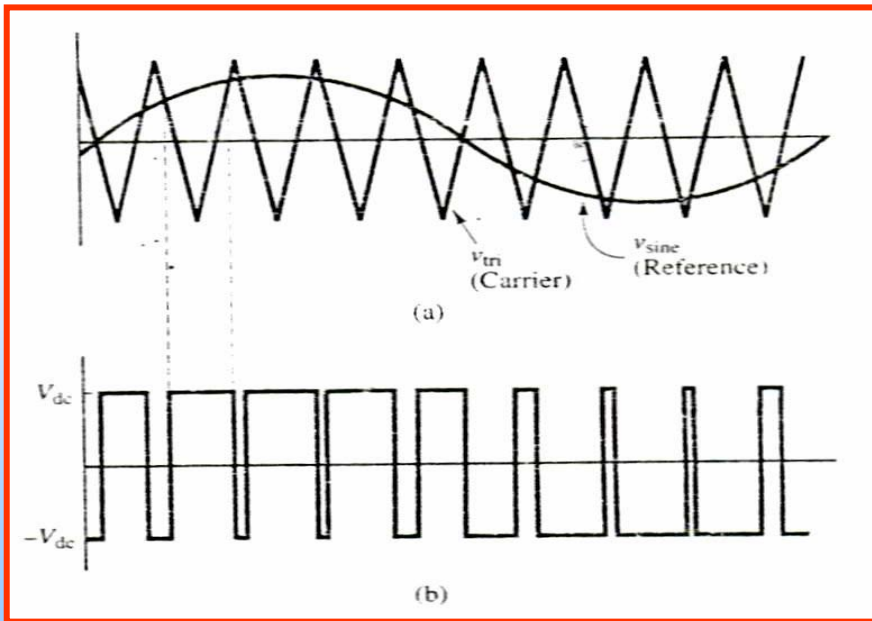
9.2.3 Sinusoidal Pulse - Width Modulation (SPWM)



แสดงความสัมพันธ์ระหว่างแรงดันยอดเอาต์พุตที่ความถี่หลักมูล
กับดัชนีการมอดูเลต

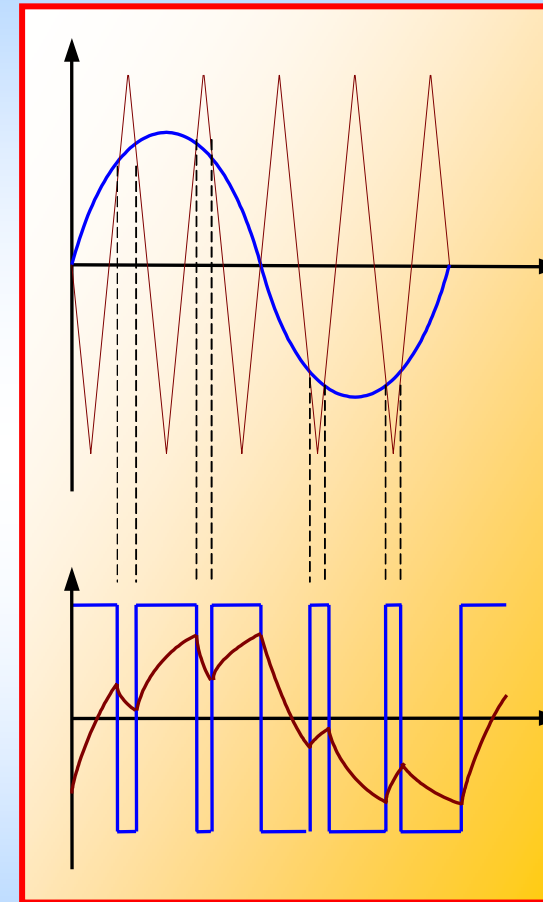
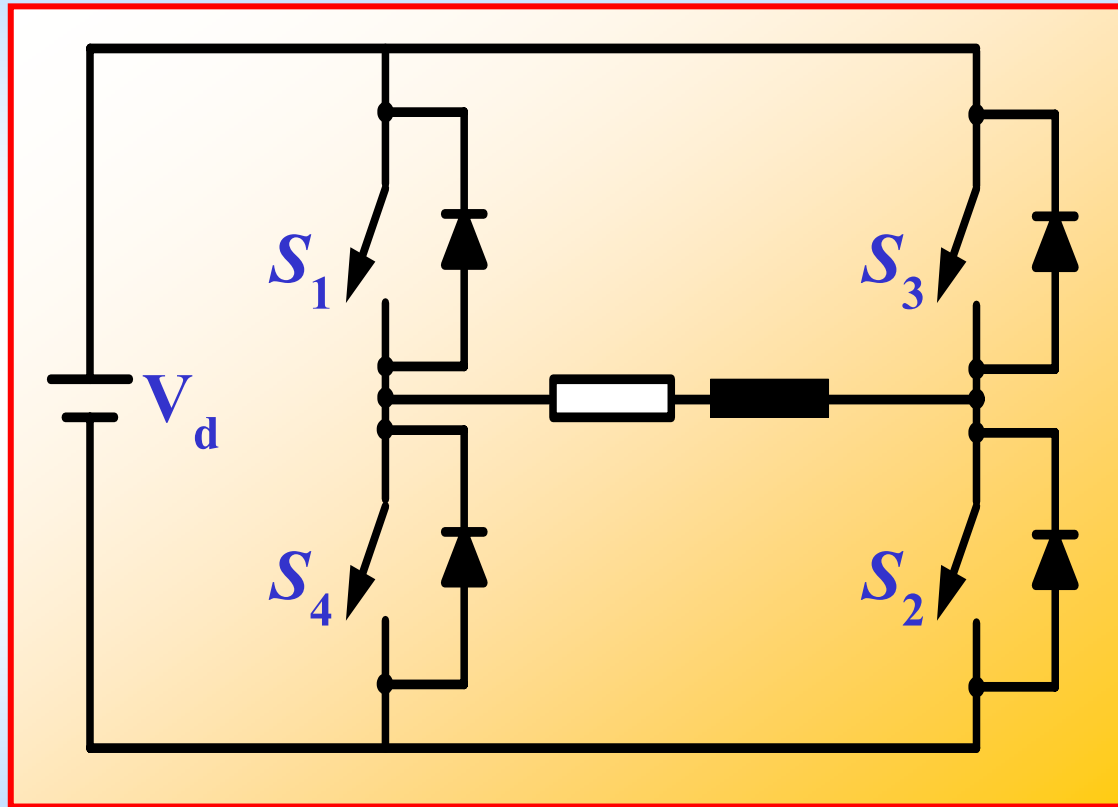


วงจรกำลัง VSI หนึ่งเฟสเต็มบริดจ์

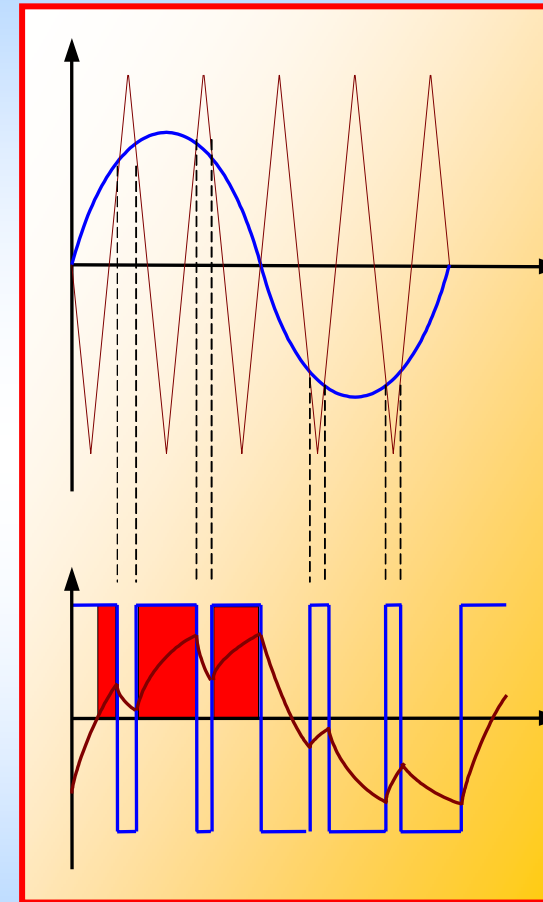
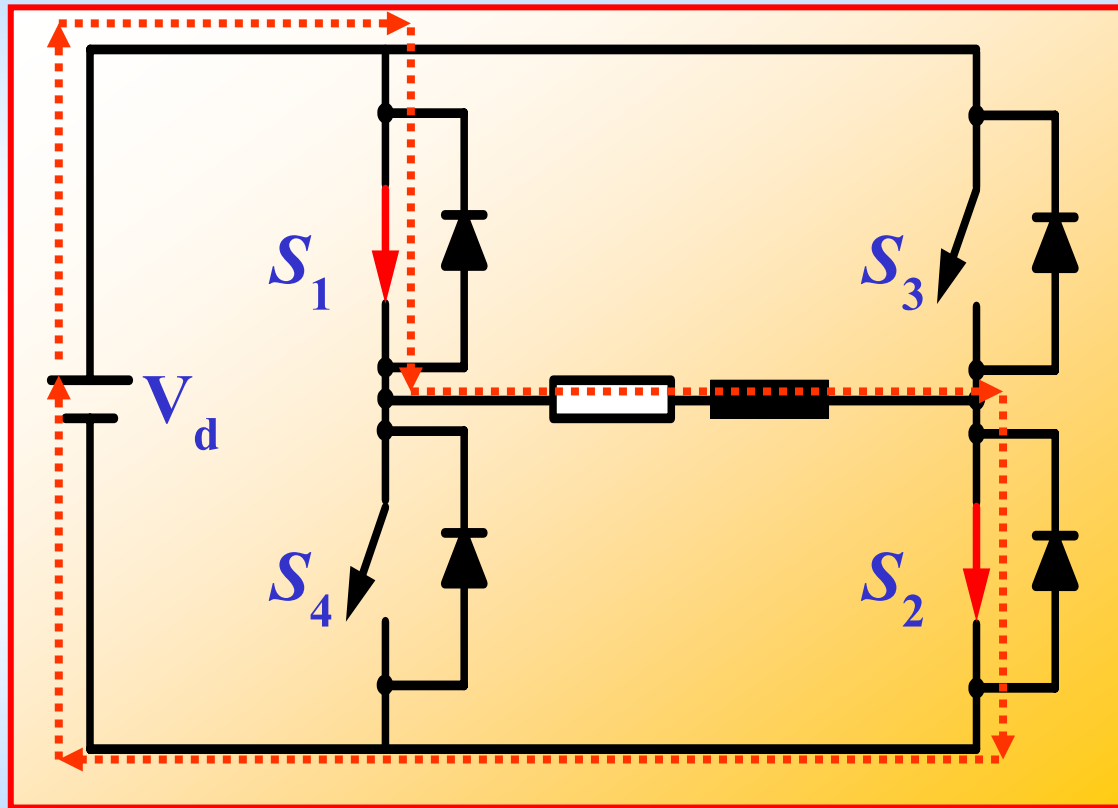


การมอดดูเลชั่น
 (a) คลื่นอ้างอิงและพาหะ
 (b) เอาท์พุท

โหมดการทำงานของอินเวอร์เตอร์ 1 เฟส แบบ Bipolar

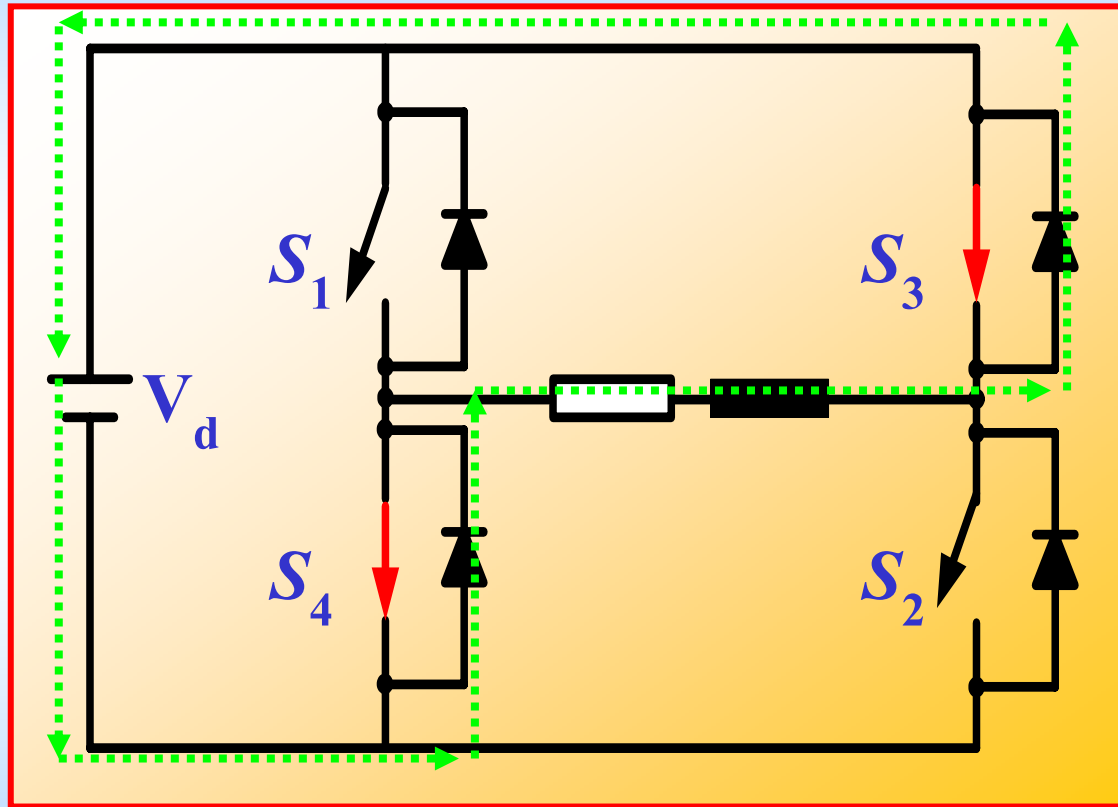


Mode 1

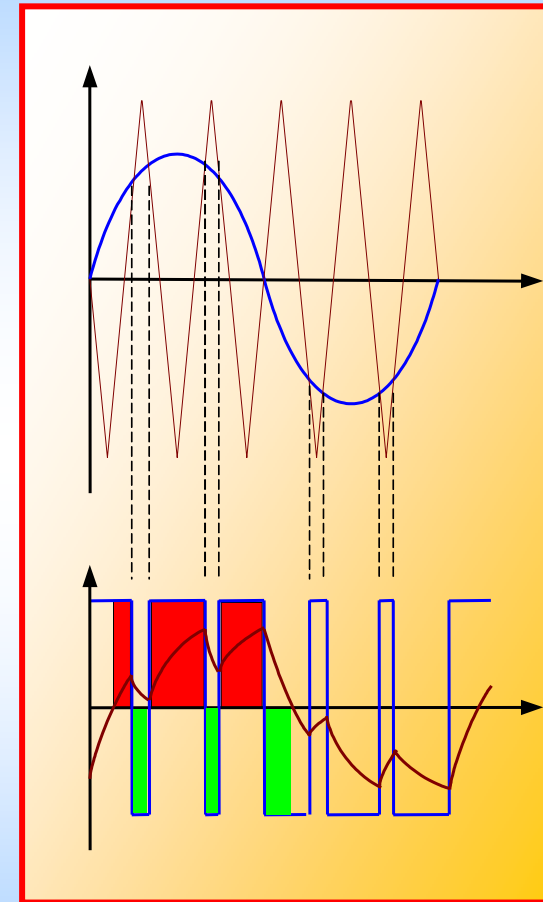


แรงดัน (+) กระแส (+)

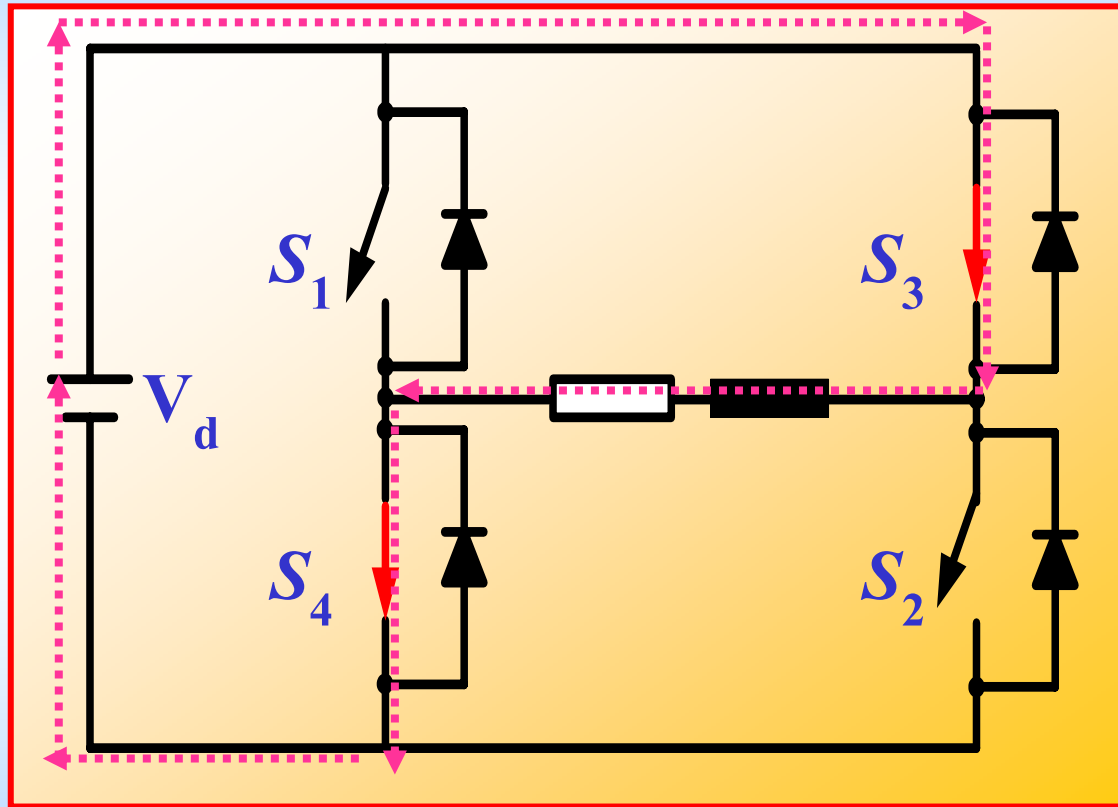
Mode 2



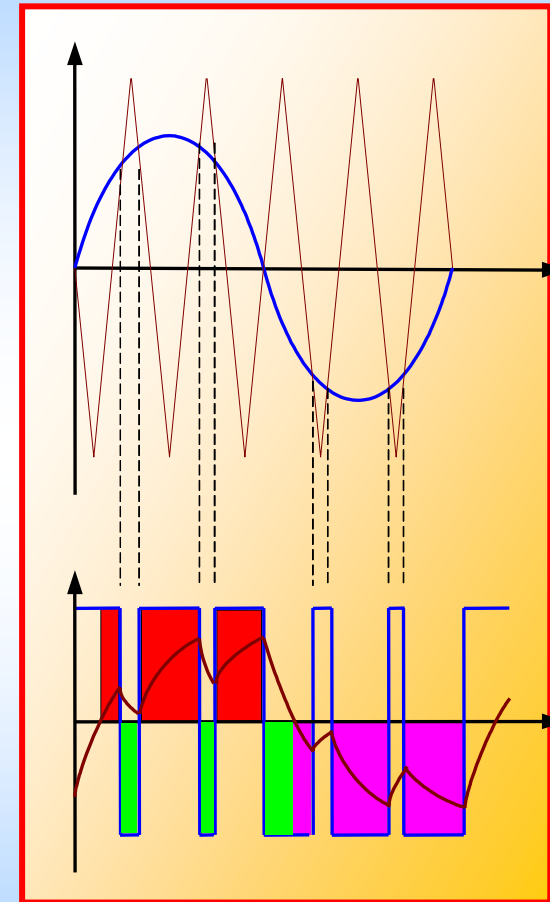
แรงดัน (-) กระแส (+)



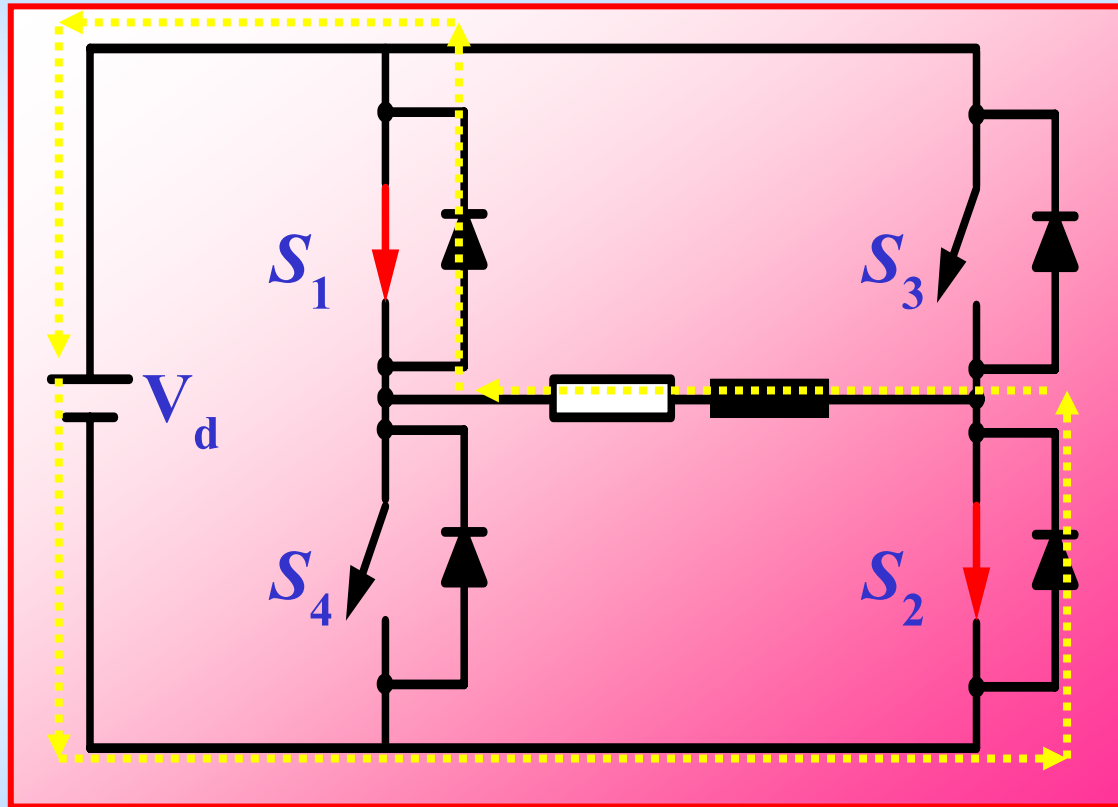
Mode 3



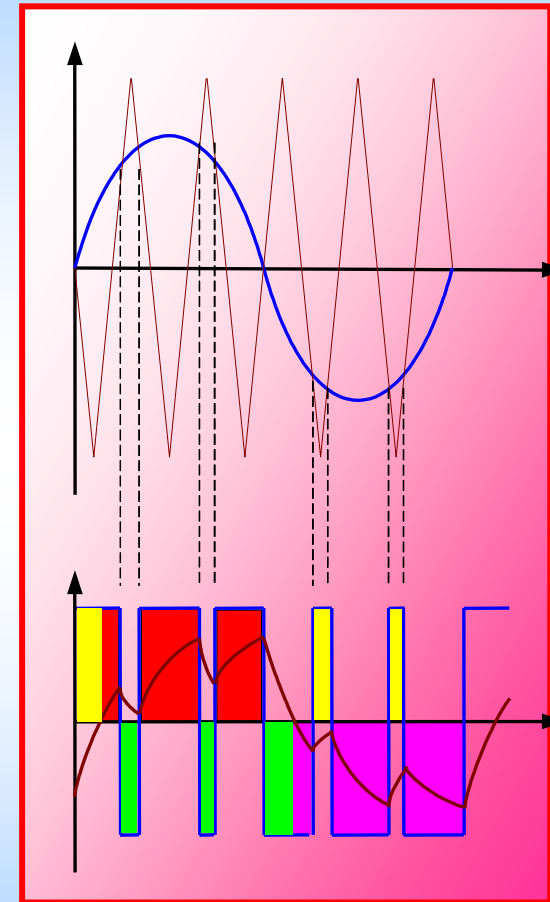
แรงดัน (-) กระแส (-)

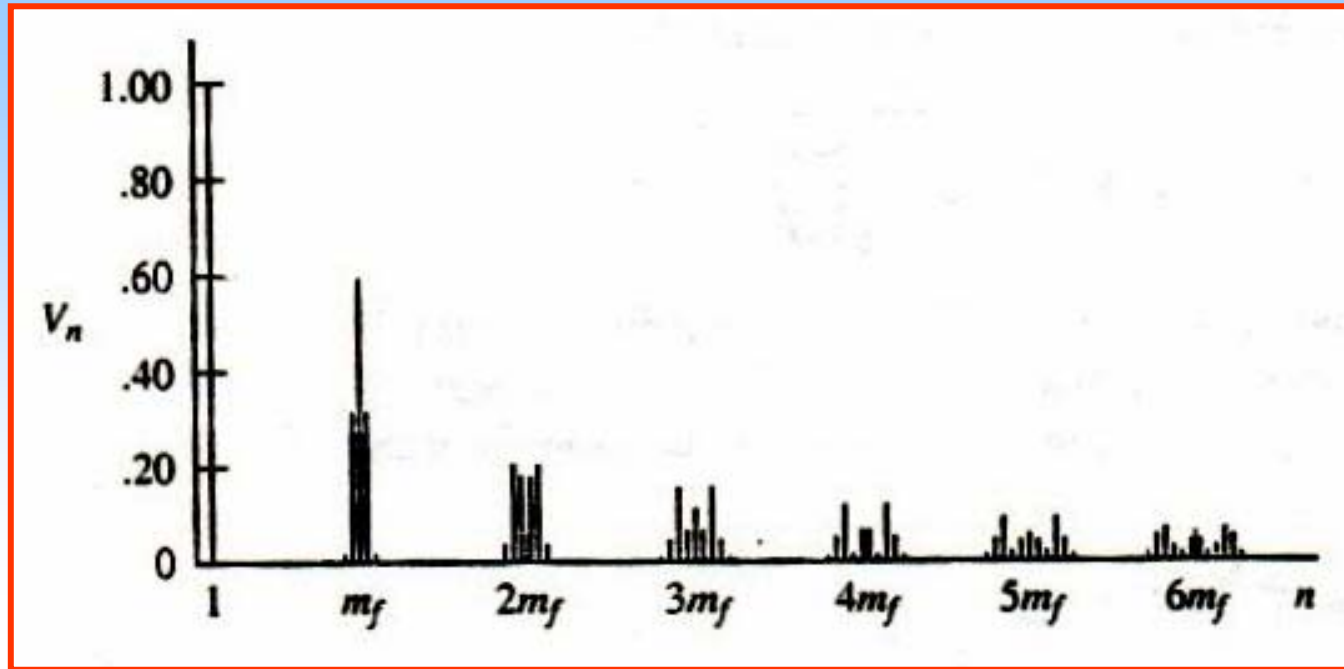


Mode 4



แรงดัน (+) กระแส (-)

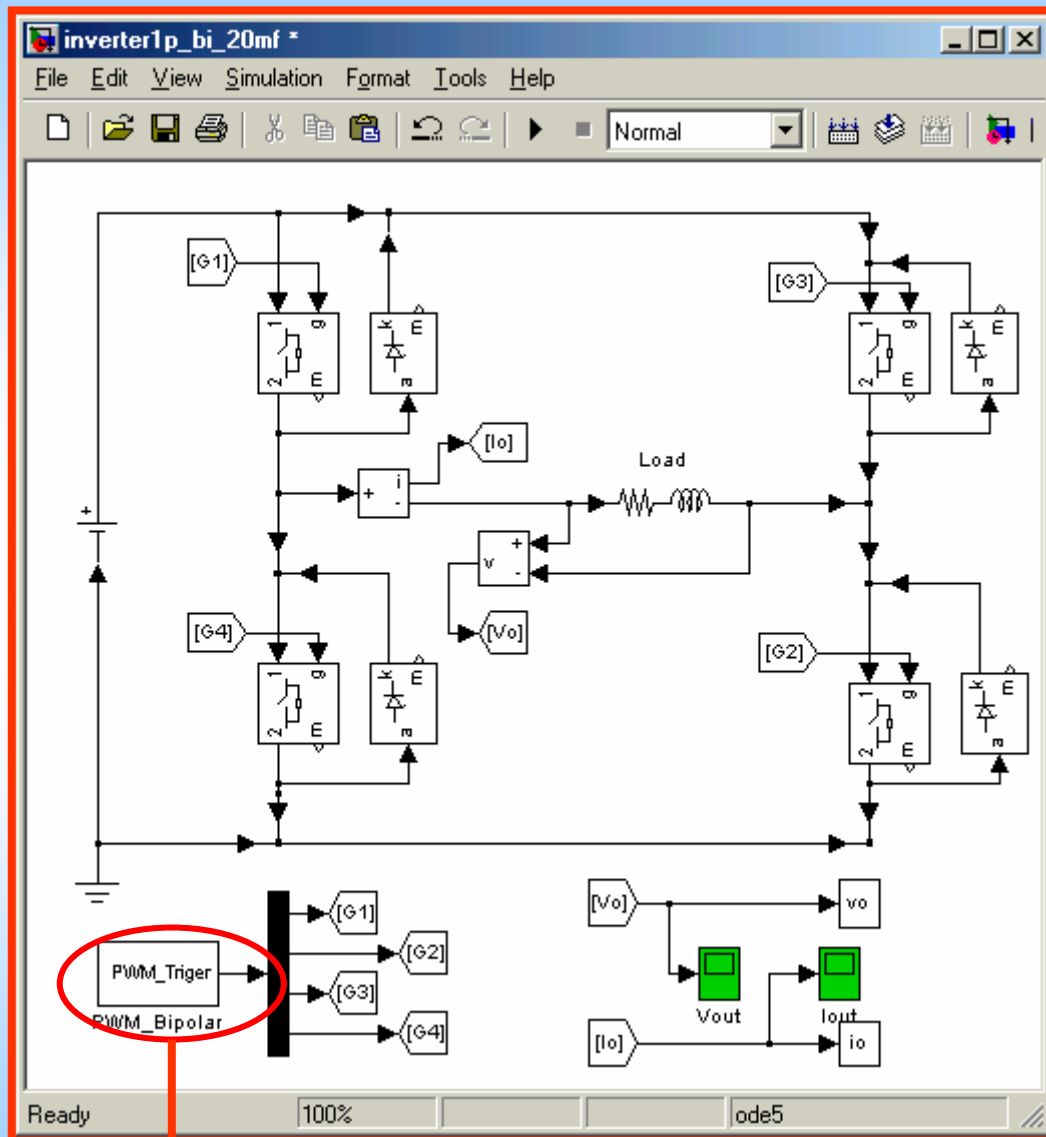




สเปกตรัมแรงดันฮาร์มอนิกเมื่อ $m_a = 1$

NORMALIZED FOURIER COEFFICIENTS V_n/V_{dc} FOR BIPOLAR PWM

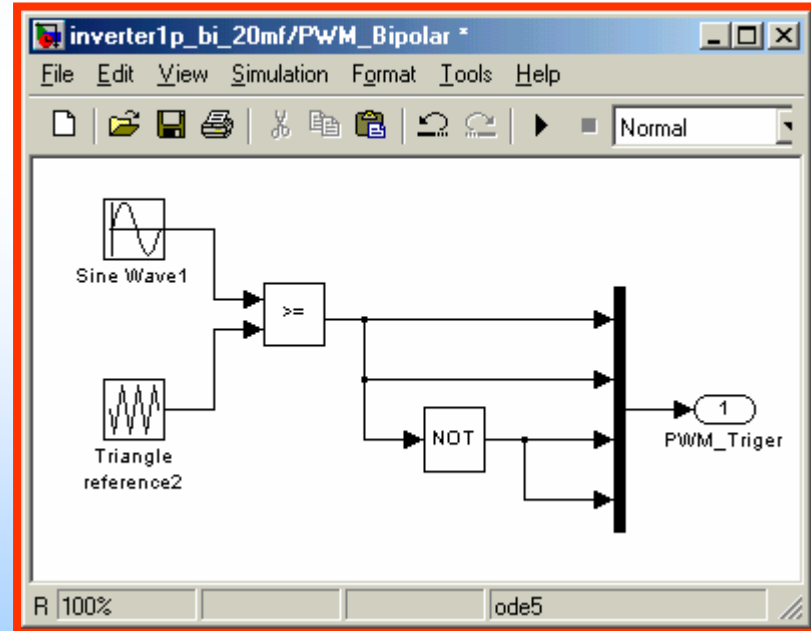
	$m_a = 1$	0.9	0.8	0.7	0.6	0.5	0.4	0.3	0.2	0.1
$n = 1$	1.00	0.90	0.80	0.70	0.60	0.50	0.40	0.30	0.20	0.10
$n = m_f$	0.60	0.71	0.82	0.92	1.01	1.08	1.15	1.20	1.24	1.27
$n = m_f \pm 2$	0.32	0.27	0.22	0.17	0.13	0.09	0.06	0.03	0.02	0.00

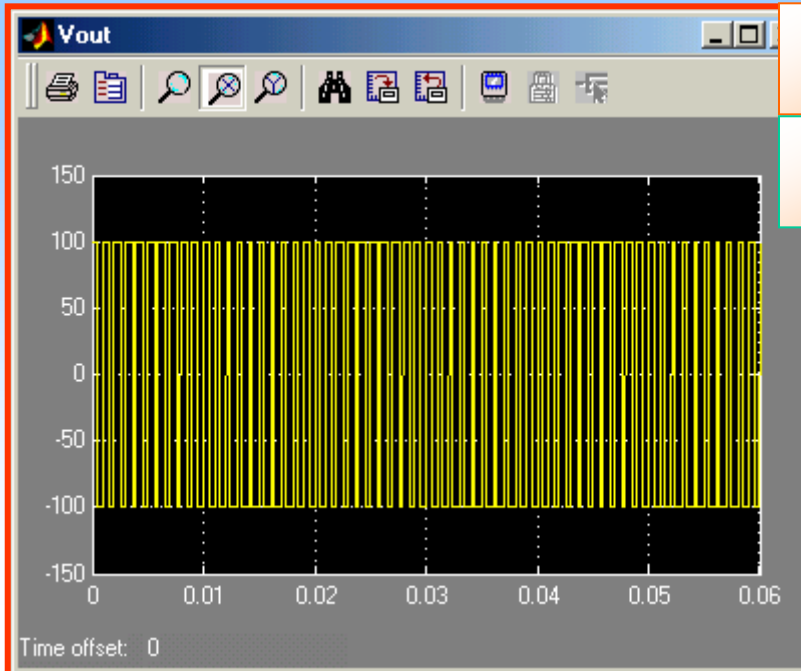


วงจรจำลองอินเวอร์เตอร์ 1 เฟส

แบบ Bipolar

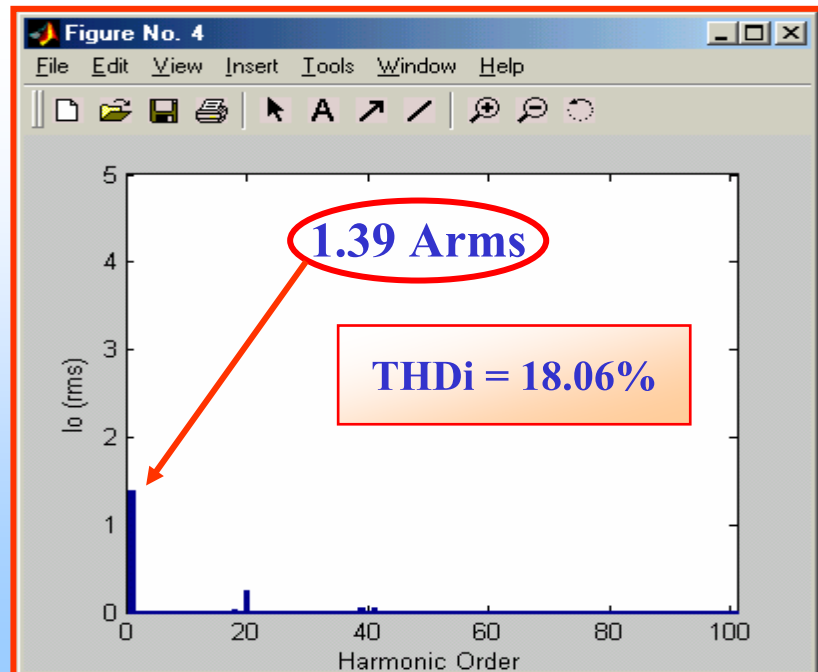
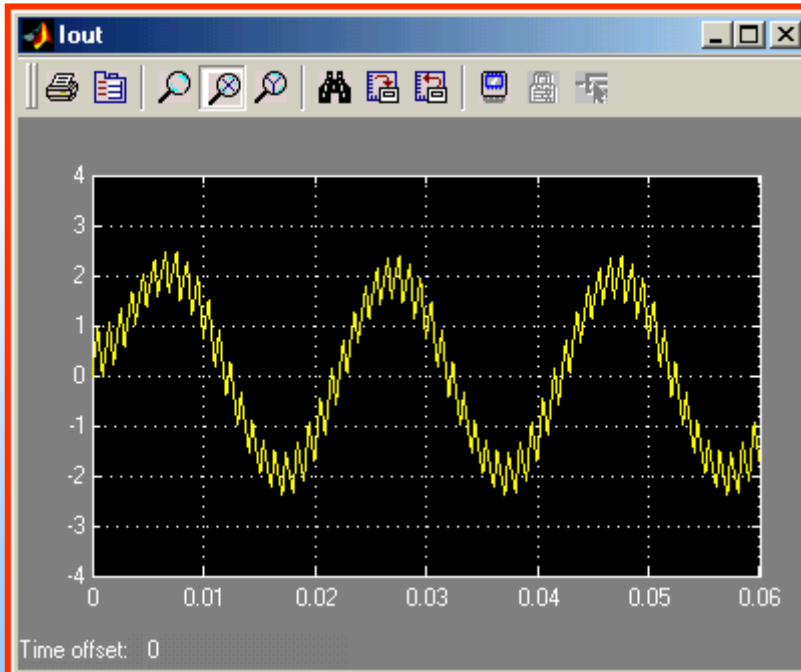
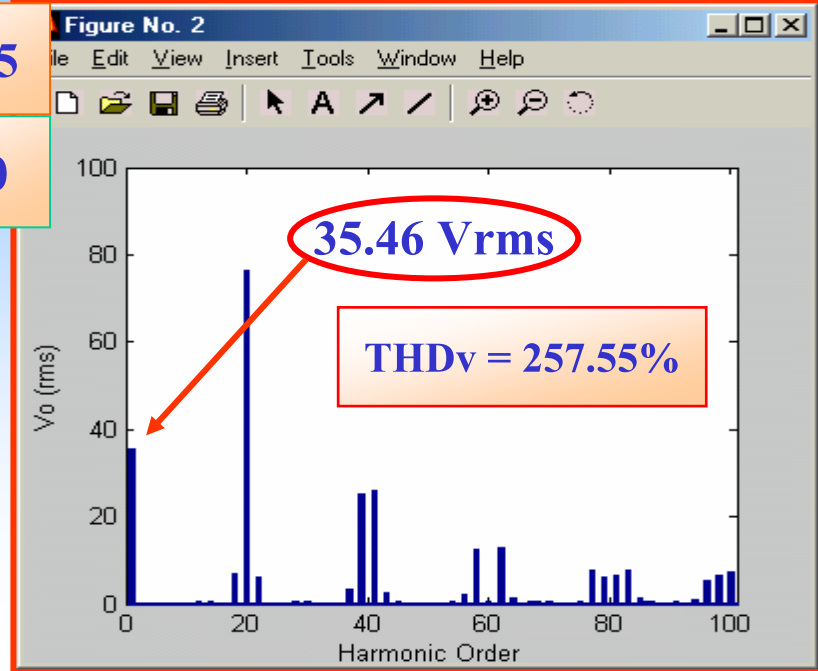
$V_{dc}=100 \text{ V.}$ $R=20 \Omega$ $L=50 \text{ mH}$
 $m_a = 0.5, 0.8$ $m_f = 20, 40$

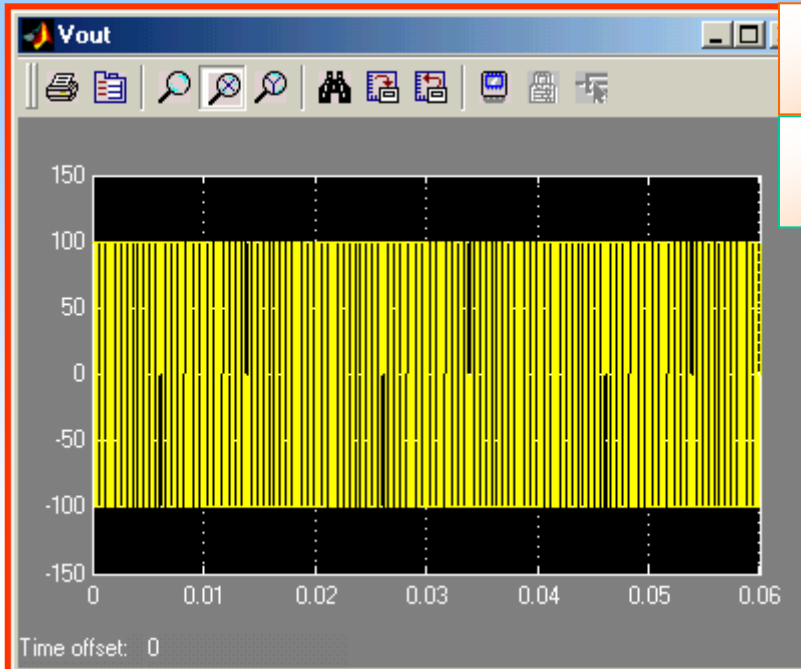




$$m_a = 0.5$$

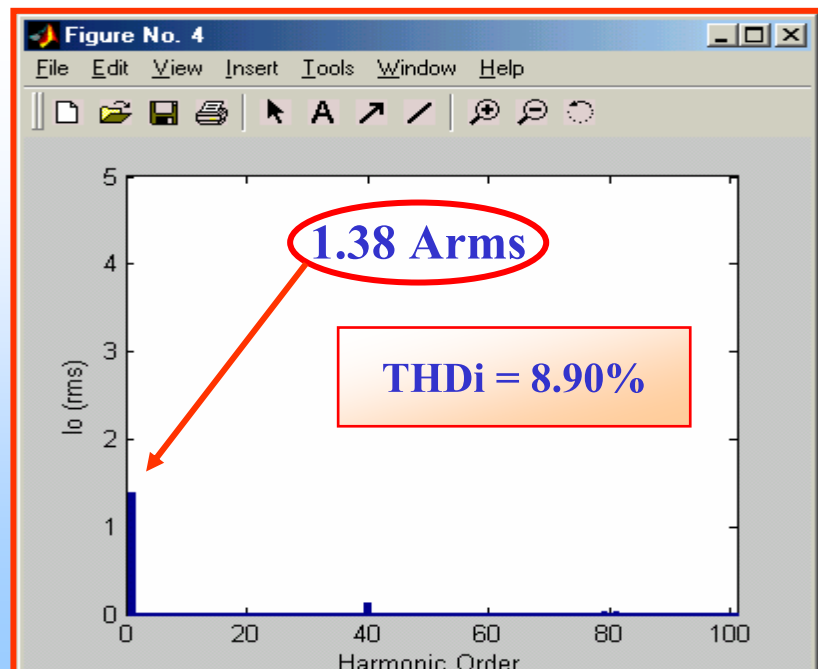
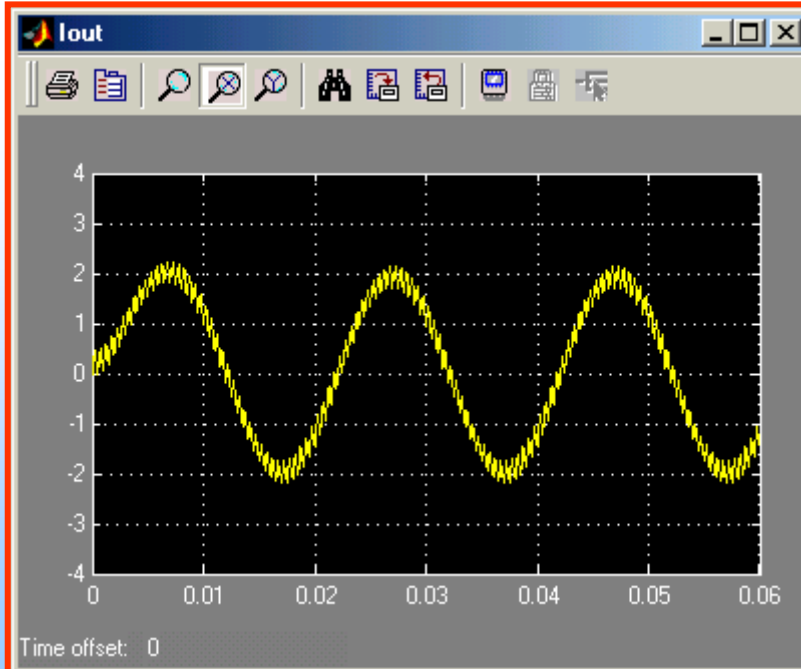
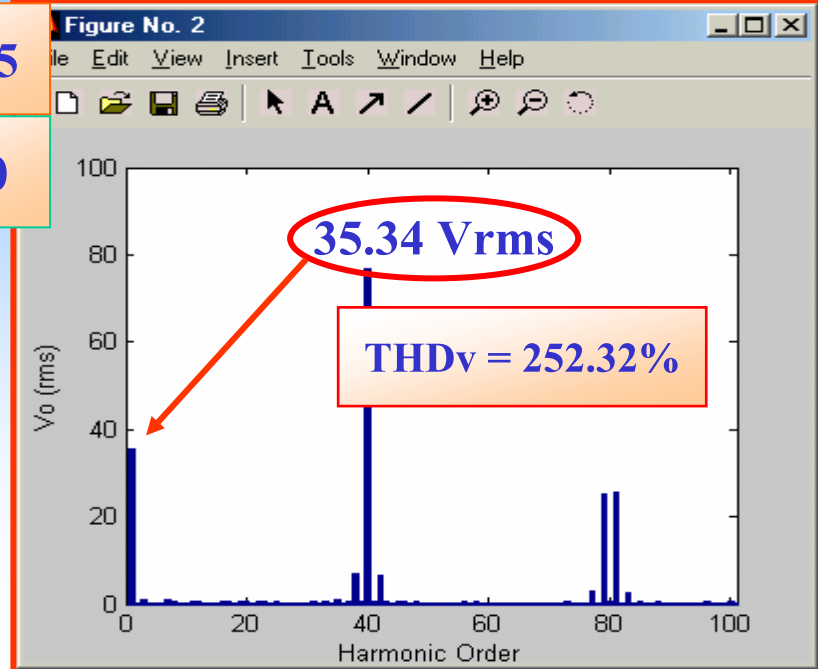
$$m_f = 20$$

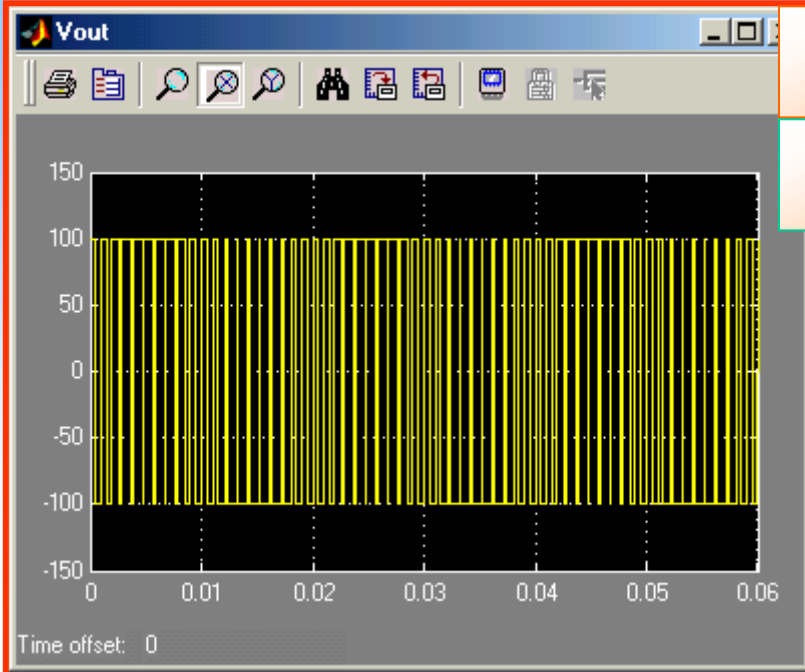




$ma = 0.5$

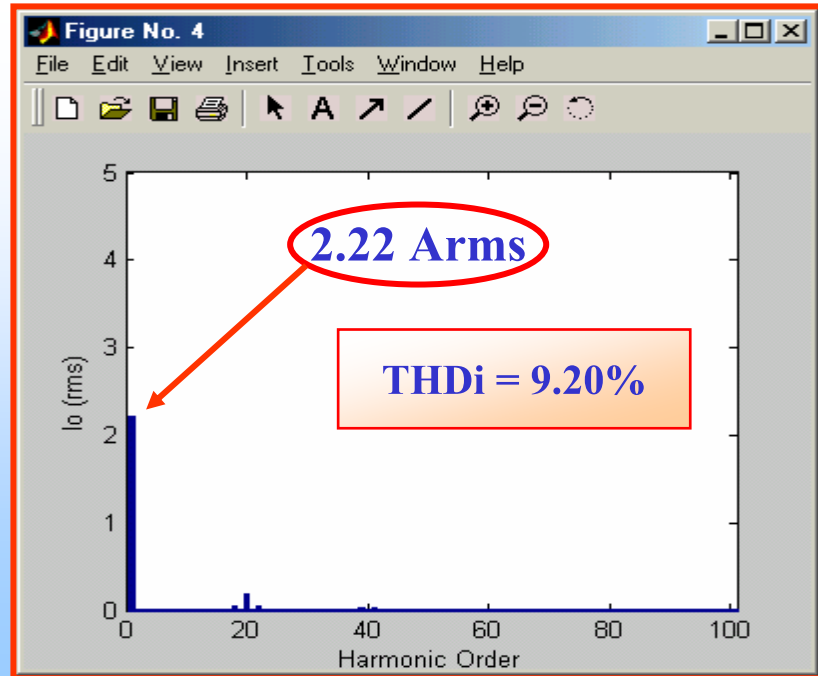
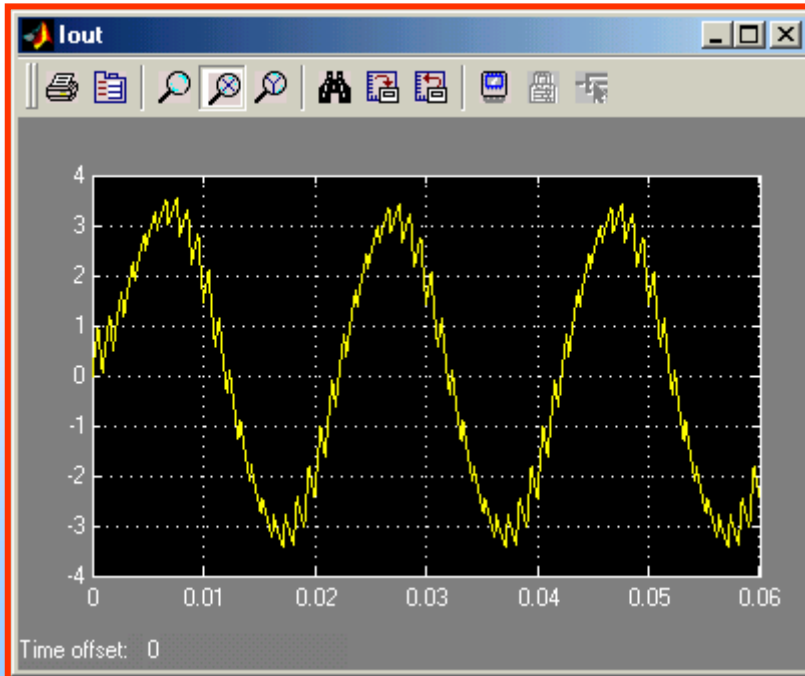
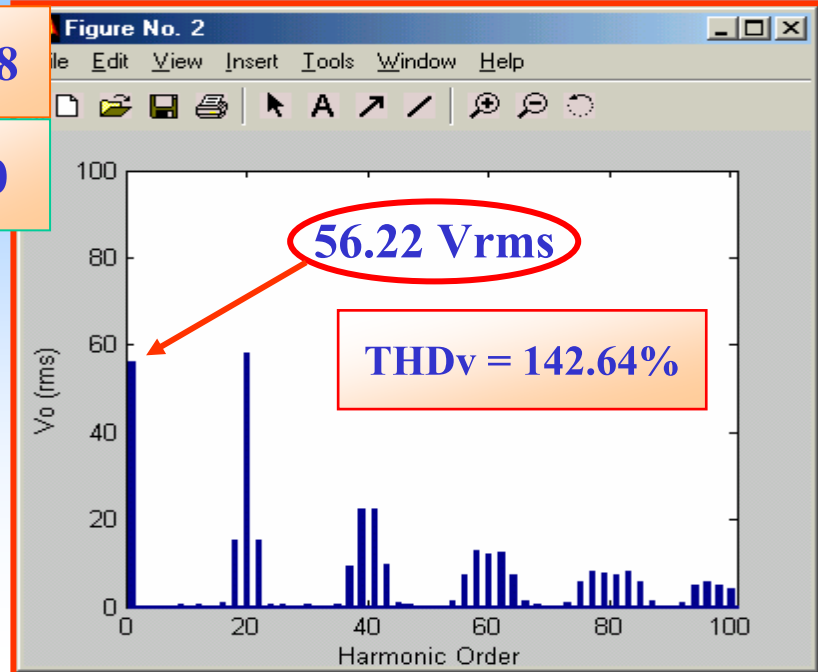
$mf = 40$

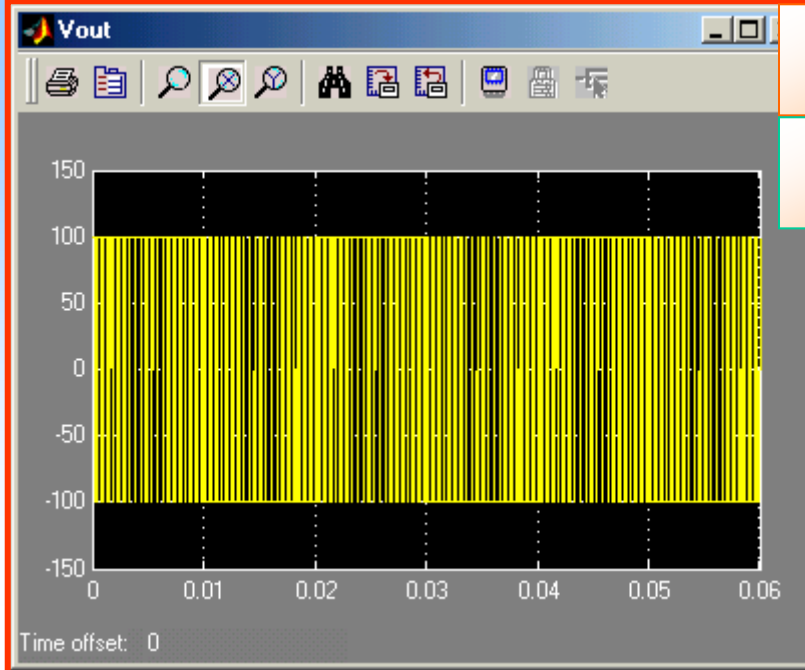




$$ma = 0.8$$

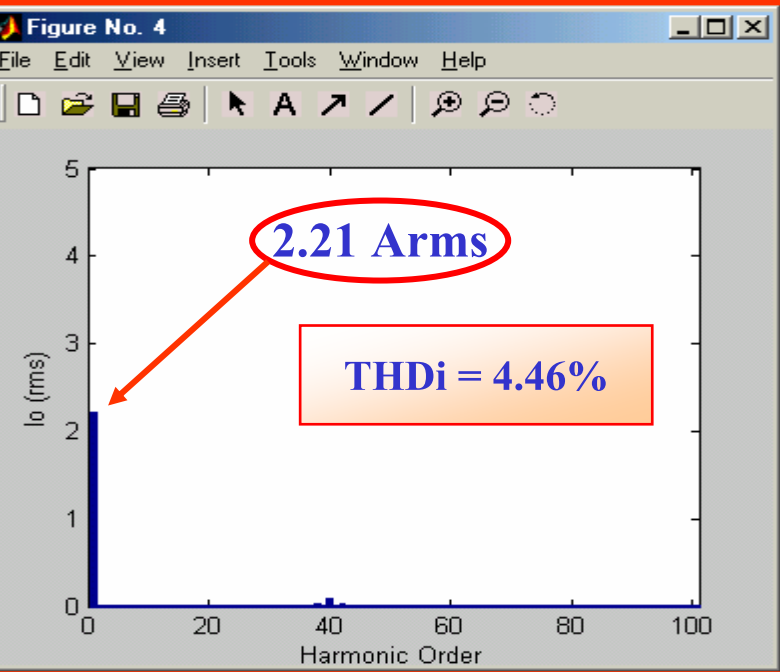
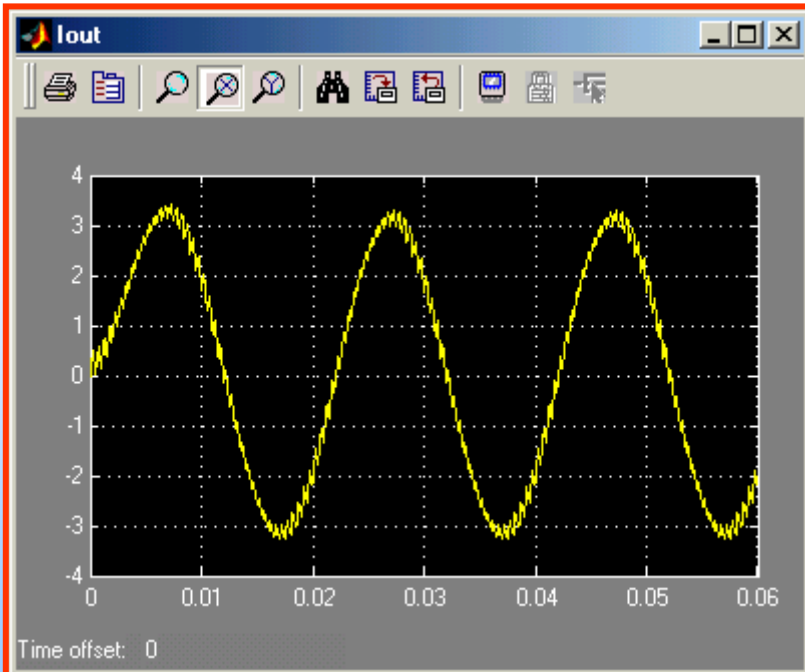
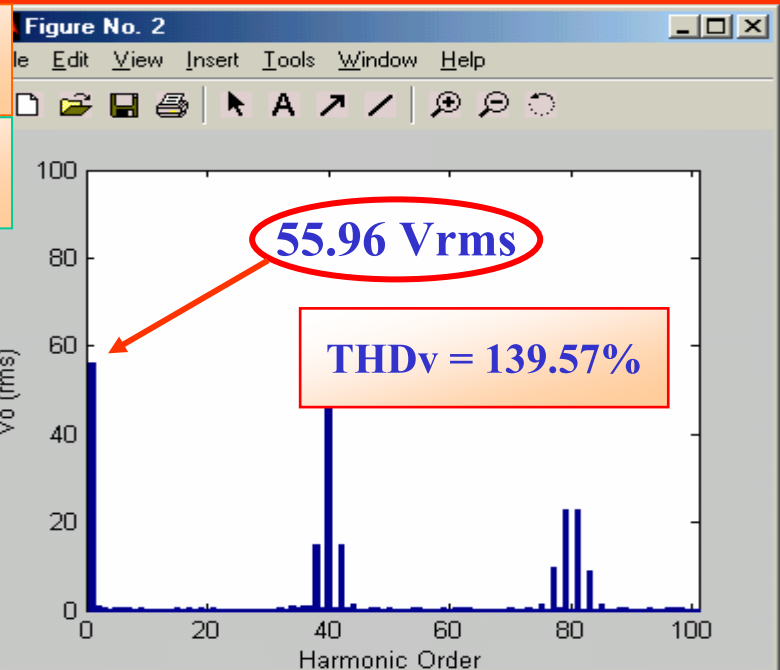
$$mf = 20$$





$$ma = 0.8$$

$$mf = 40$$



ตัวอย่าง Full-bridge inverter ใช้ในการผลิตความถี่ 60 Hz แรงดันตกคร่อมระหว่างโหลด R – L โดยใช้สัญญาณ Bipolar PWM แรงดันดีซีอินพุตที่บริดจ์เป็น 100 V ขนาดของอัตราส่วนการมอดดูเลชั่น (ma) เท่ากับ 0.8 และอัตราส่วนความถี่การมอดดูเลชั่น (mf) เท่ากับ 21 [$f_{tri} = (21)(60) = 1260 \text{ Hz}$] โหลดมีค่าความต้านทาน $R = 10 \Omega$ และค่าความเหนี่ยวนำ $L = 20 \text{ mH}$ **จงหา**

- ก) ขนาดขององค์ประกอบความถี่ 60 Hz ของแรงดันเอาต์พุตและกระแสโหลด
- ข) กำลังงานที่ถูกดูดกลืนโดยโหลดตัวต้านทาน
- ค) ค่า THD ของกระแสโหลด

FOURIER SERIES QUANTITIES FOR THE PWM INVERTER

n	f_n (Hz)	V_n (V)	Z_n (Ω)	I_n (A)	$I_{n, rms}$ (A)	P_n (W)
1	60	80.0	12.5	6.39	4.52	204.0
19	1140	22.0	143.6	0.15	0.11	0.1
21	1260	81.8	158.7	0.52	0.36	1.3
23	1380	22.0	173.7	0.13	0.09	0.1

วิธีทำ ก) ขนาดของแรงดันที่ความถี่ฟันดาเมนทอล 60 Hz เป็น

$$V_1 = m_a V_{dc} = (0.8)(100) = 80 \text{ V}$$

ขนาดของกระแสหาได้โดยการวิเคราะห์ทางเฟสเซอร์

$$I_n = \frac{V_n}{Z_n} = \frac{V_n}{\sqrt{R^2 + (n\omega_0 L)^2}}$$

สำหรับความถี่ฟันดาเมนทอล

$$I_1 = \frac{80}{\sqrt{10^2 + [(1)(2\pi 60)(0.02)]^2}} = 6.39 \text{ A}$$

ข) $m_f = 21$ ฮาร์โมนิกอันดับที่ 1 ที่ $n = 21, 19$ และ 23

$$V_{21} = (0.82)(100) = 82 \text{ V}$$

$$V_{19} = V_{23} = (0.22)(100) = 22 \text{ V}$$

กระแสฮาร์โมนิกส์แต่ละตัวหาได้จาก

$$I_n = \frac{V_n}{Z_n} = \frac{V_n}{\sqrt{R^2 + (n\omega_0 L)^2}}$$

กำลังไฟฟ้าที่แต่ละความถี่หาได้จาก

$$P_n = (I_{n,rms})^2 R = \left(\frac{I_n}{\sqrt{2}} \right)^2 R$$

ข) $m_f = 21$ ฮาร์โมนิกอันดับที่ 1 ที่ $n = 21, 19$ และ 23

$$V_{21} = (0.82)(100) = 82 \text{ V}$$

$$V_{19} = V_{23} = (0.22)(100) = 22 \text{ V}$$

กระแสฮาร์โมนิกส์แต่ละตัวหาได้จาก

$$I_n = \frac{V_n}{Z_n} = \frac{V_n}{\sqrt{R^2 + (n\omega_0 L)^2}}$$

กำลังไฟฟ้าที่แต่ละความถี่หาได้จาก

$$P_n = (I_{n,rms})^2 R = \left(\frac{I_n}{\sqrt{2}} \right)^2 R$$

ขนาดของแรงดัน, กระแส และกำลังไฟฟ้าที่ความถี่เหล่านี้สรุปเป็นตารางได้

n	f_n (Hz)	V_n (V)	Z_n (Ω)	I_n (A)	$I_{n,rms}$ (A)	P_n (W)
1	60	80.0	12.5	6.39	4.52	204.0
19	1140	22.0	143.6	0.15	0.11	0.1
21	1260	81.8	158.7	0.52	0.36	1.3
23	1380	22.0	173.7	0.13	0.09	0.1

กำลังไฟฟ้าที่ถูกดูดกลืนโดยโหลดตัวต้านทาน

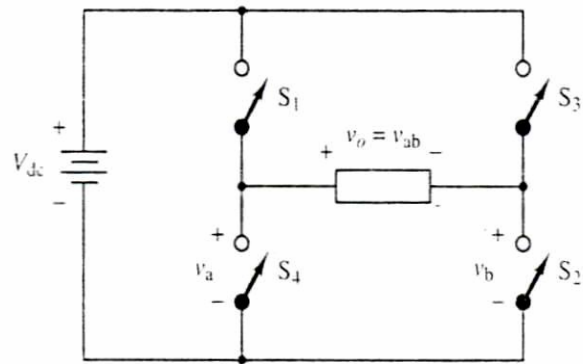
$$P = \sum P_n \approx 204.0 + 0.1 + 1.3 + 0.1 = 205.5 \text{ W}$$

ฮาร์มอนิกส์อันดับสูงสามารถละเลยได้

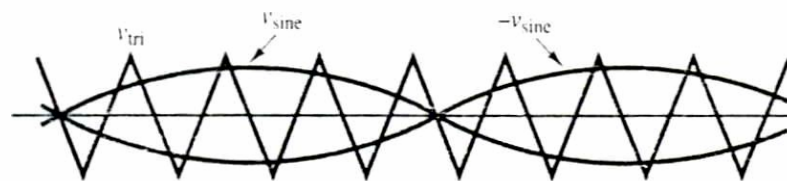
ค) %THD ของกระแสโหลดหาได้โดย

$$THD_i = \frac{\sqrt{\sum_{n=2}^{\infty} (I_{n,rms})^2}}{I_{1,rms}}$$

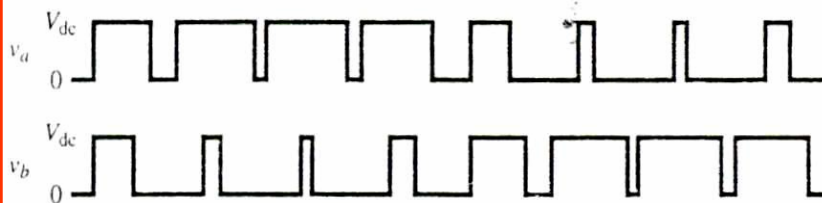
$$\approx \frac{\sqrt{(0.11)^2 + (0.36)^2 + (0.09)^2}}{4.52} = 0.087 = 8.7\%$$



(a)



(b)



(c)

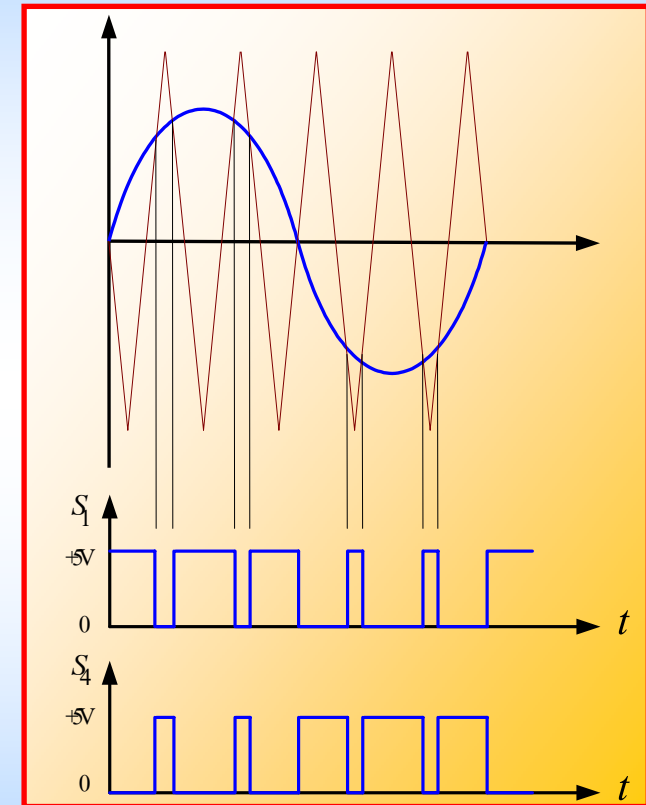
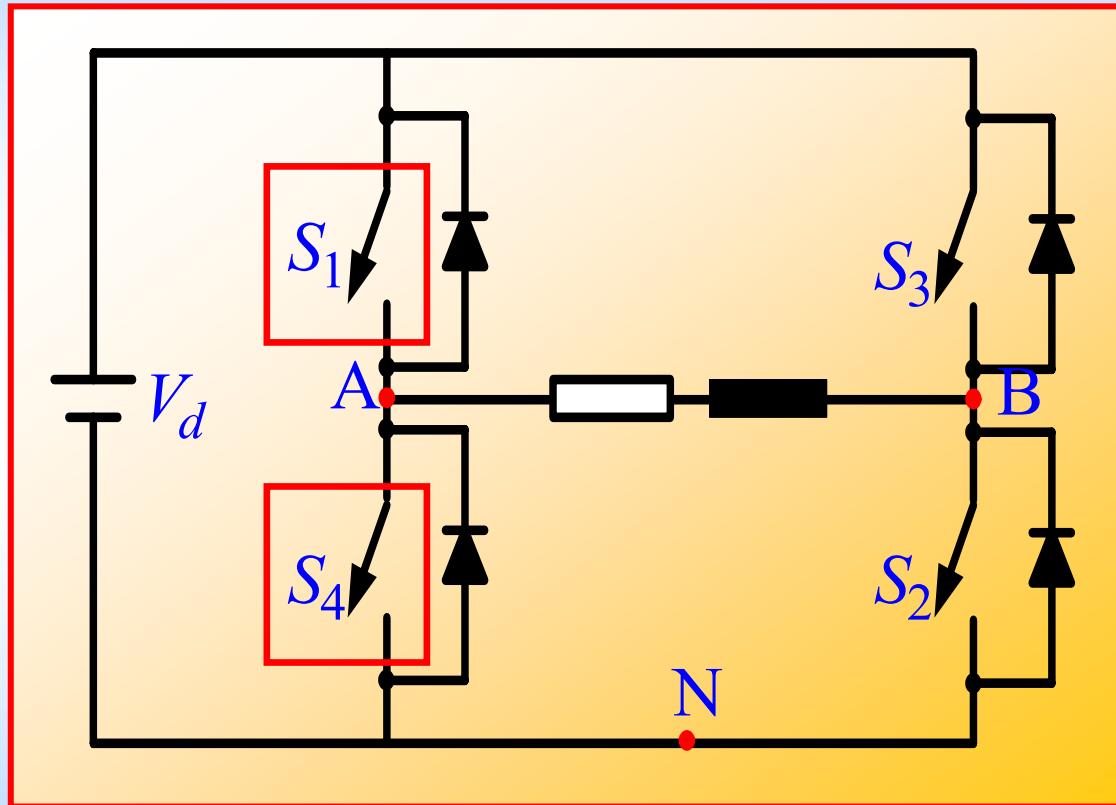


(d)

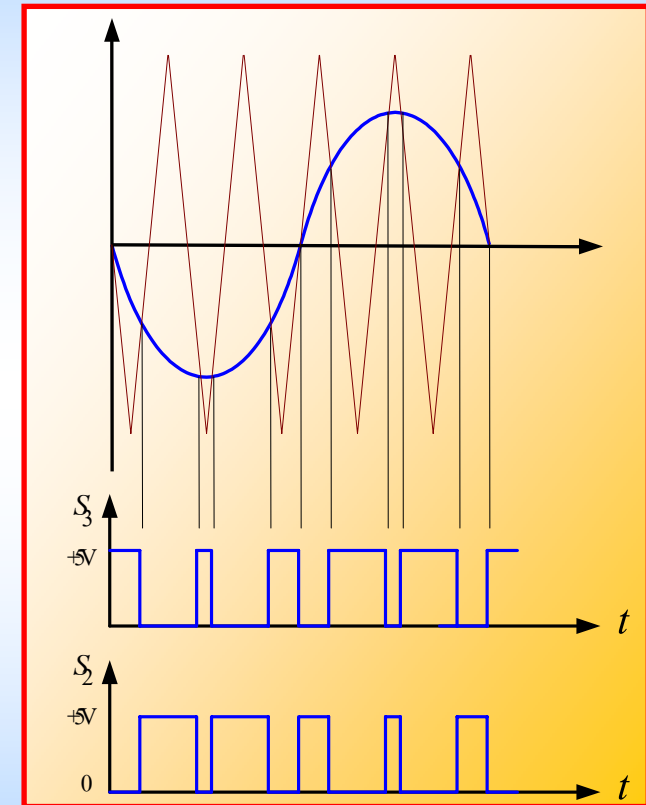
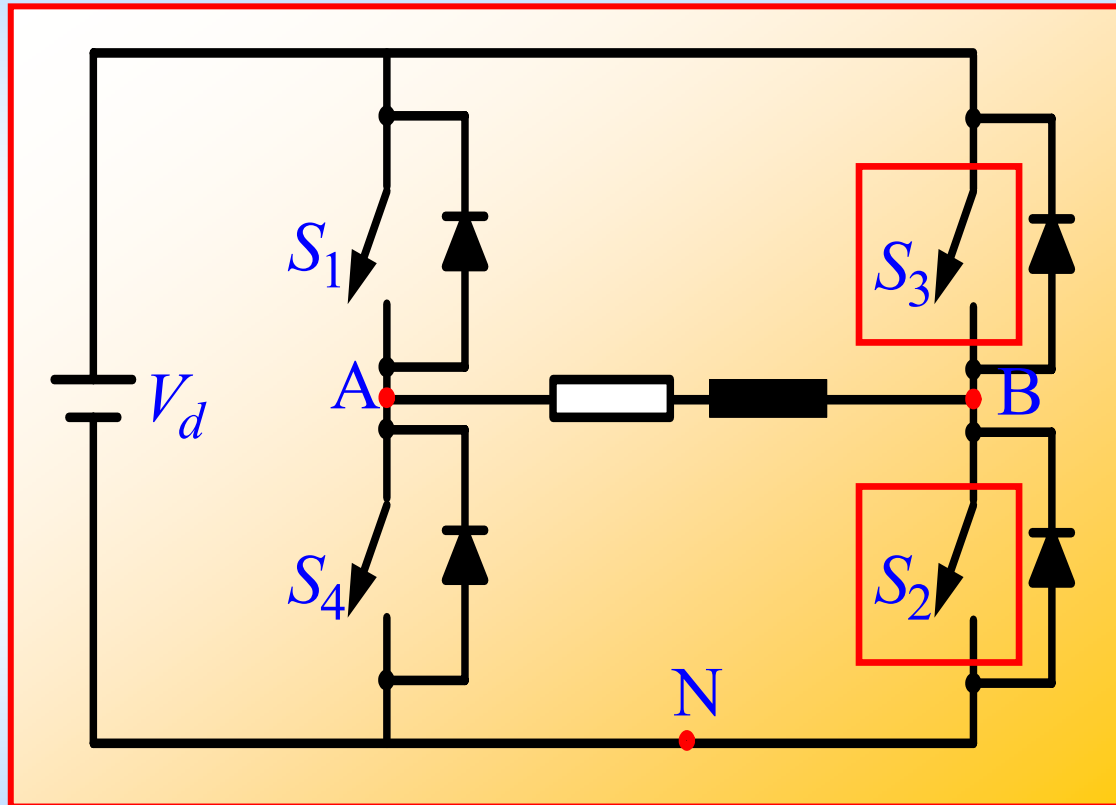
S_1 ON เมื่อ $V_{sine} > V_{tri}$
 S_2 ON เมื่อ $-V_{sine} < V_{tri}$
 S_3 ON เมื่อ $-V_{sine} > V_{tri}$
 S_4 ON เมื่อ $V_{sine} < V_{tri}$

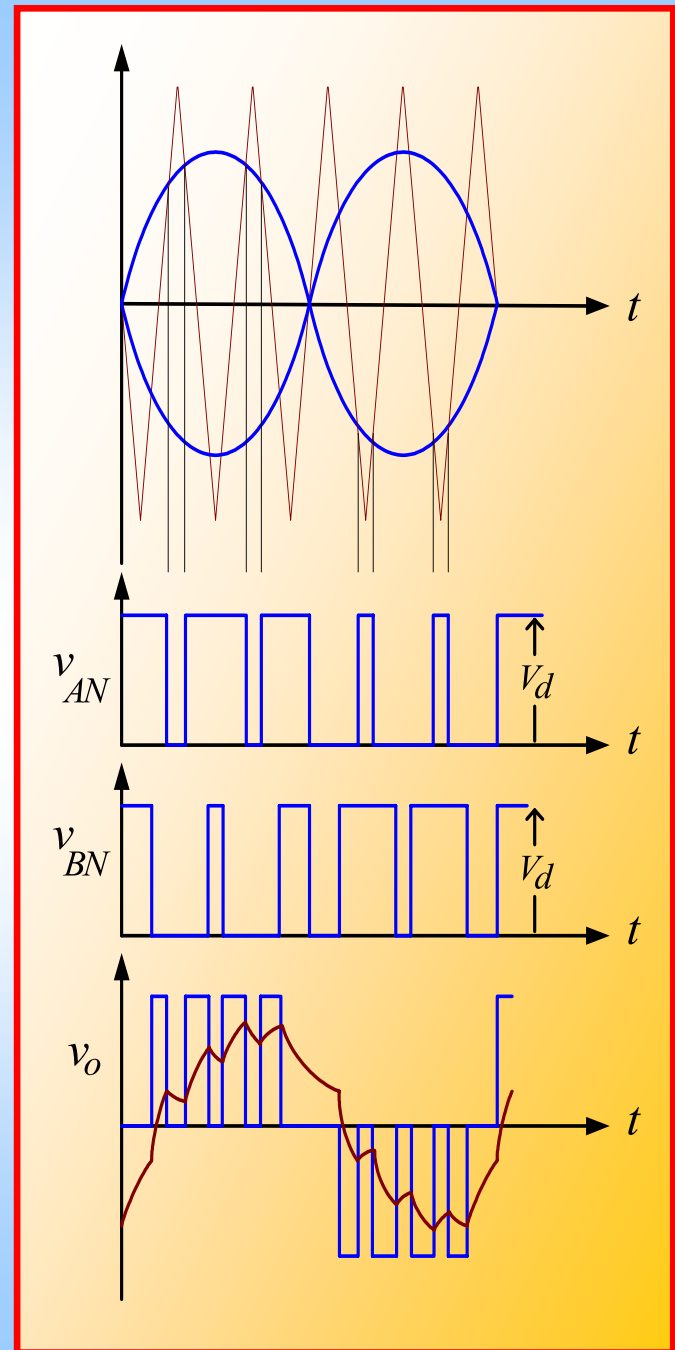
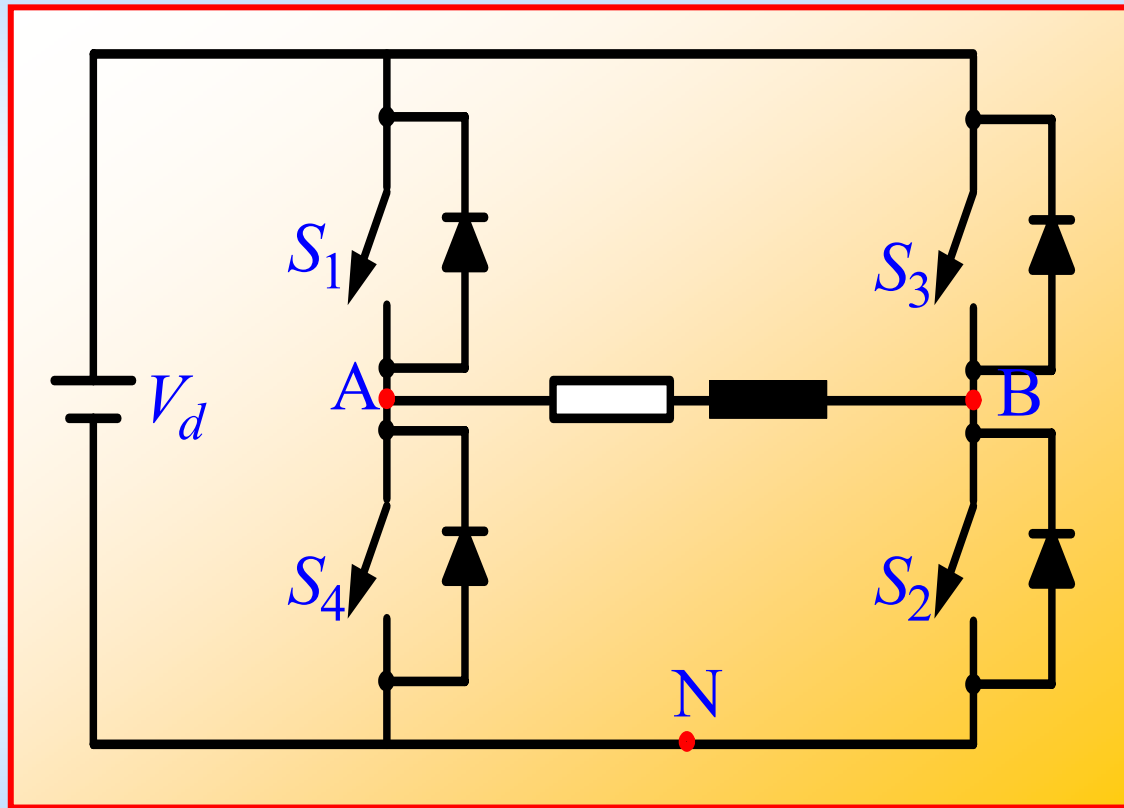
Full bridge Inverter
สำหรับ Unipolar PWM

โหมดการทำงานของอินเวอร์เตอร์ 1 เฟส แบบ Unipolar

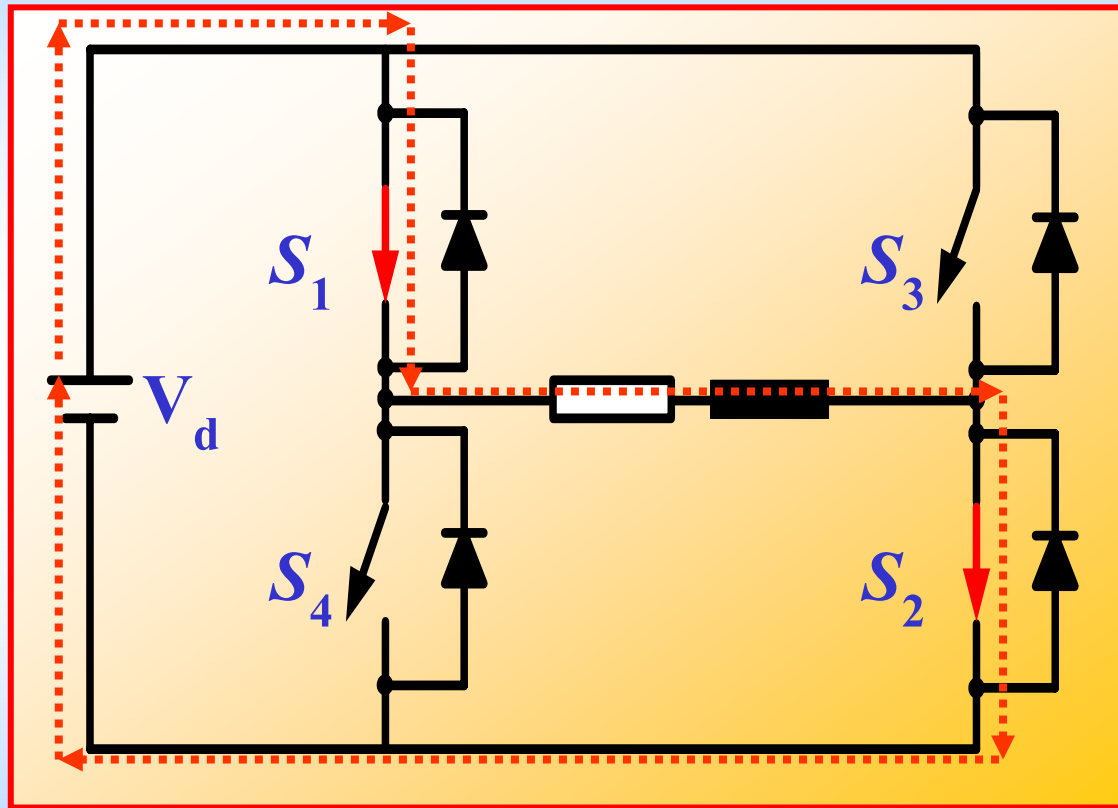


โหมดการทำงานของอินเวอร์เตอร์ 1 เฟส แบบ Unipolar

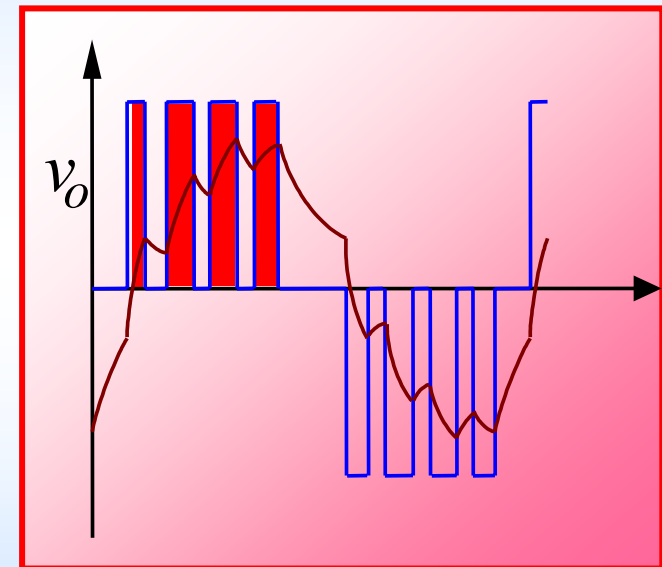




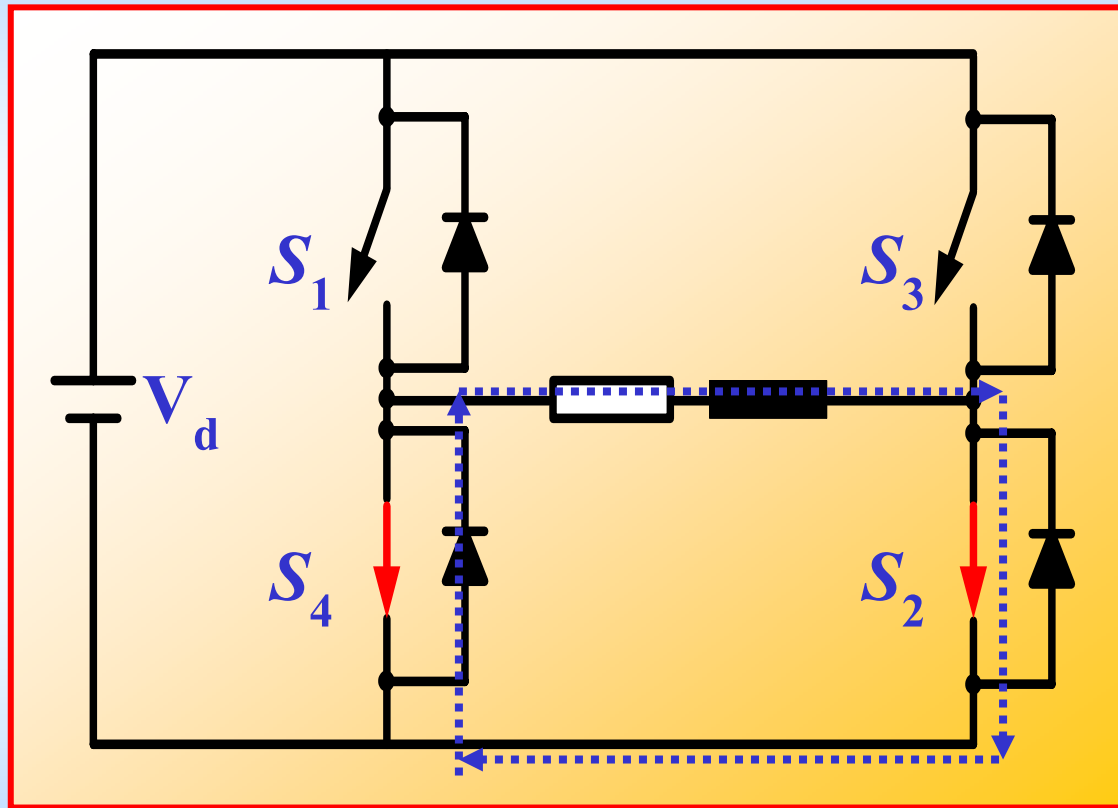
Mode 1



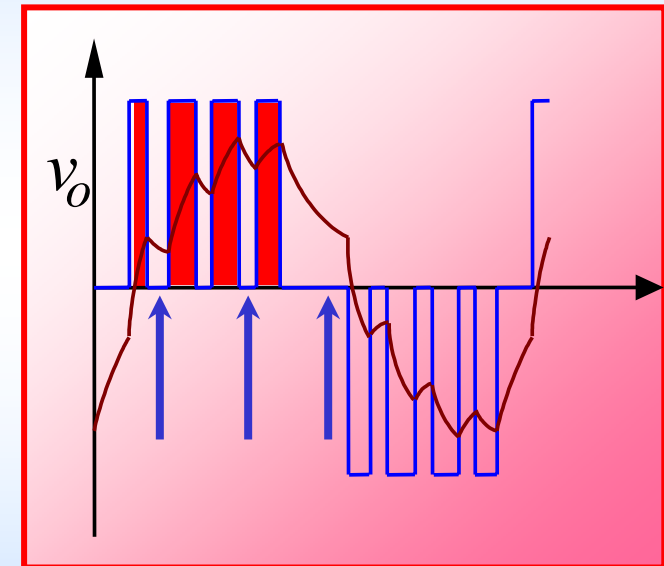
แรงดัน (+) กระแส (+)



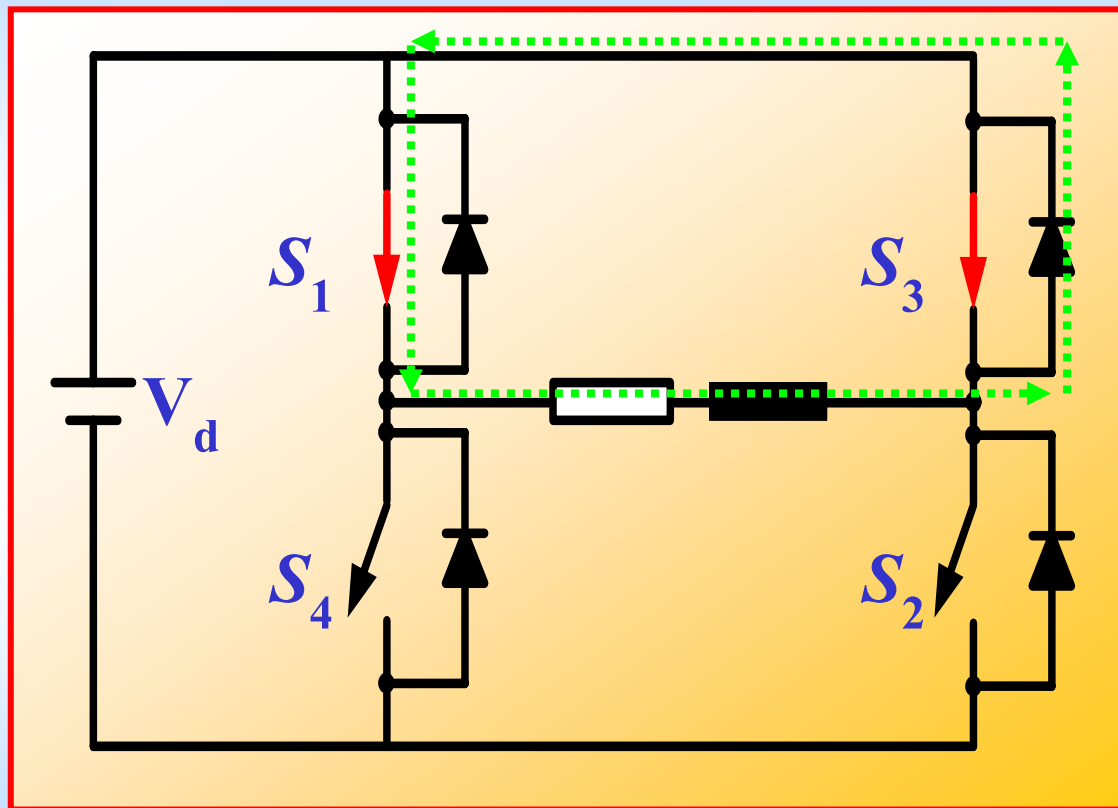
Mode 2



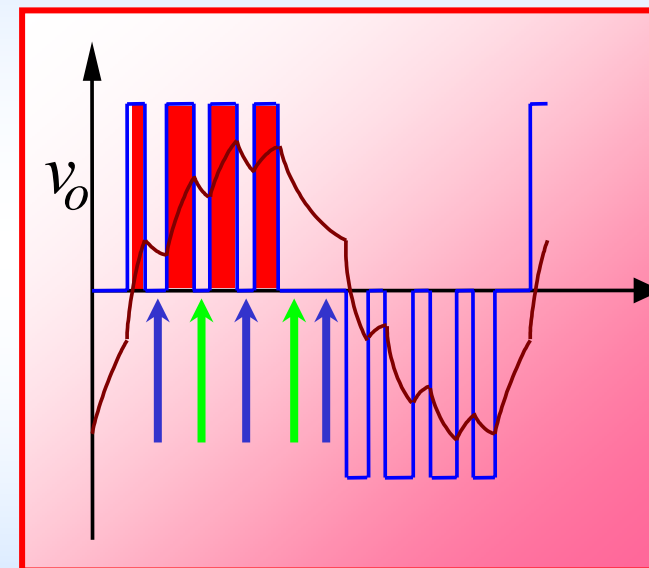
แรงดัน (0) กระแส (+)



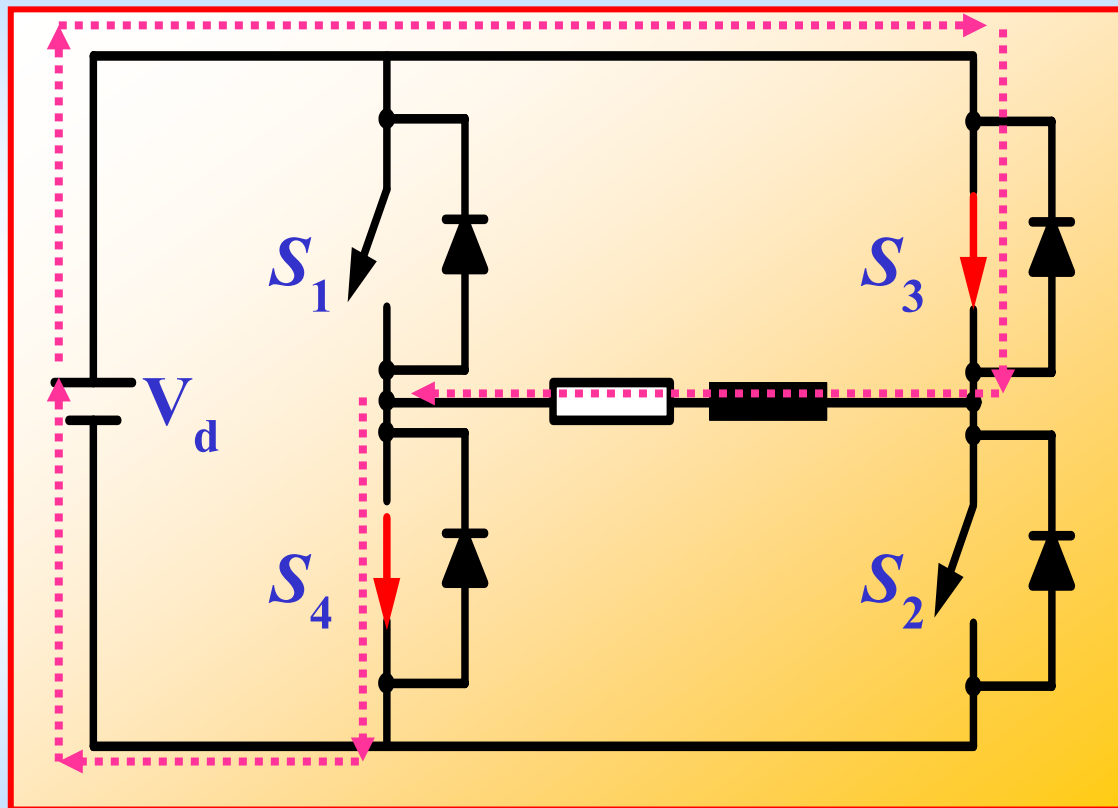
Mode 3



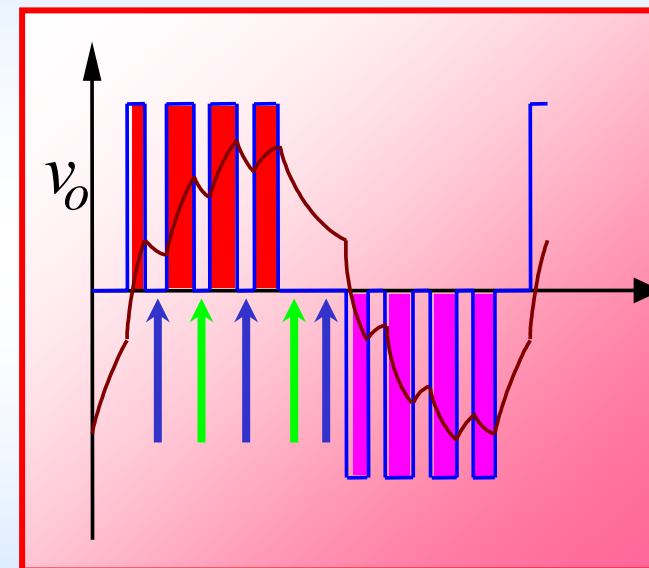
แรงดัน (0) กระแส (+)



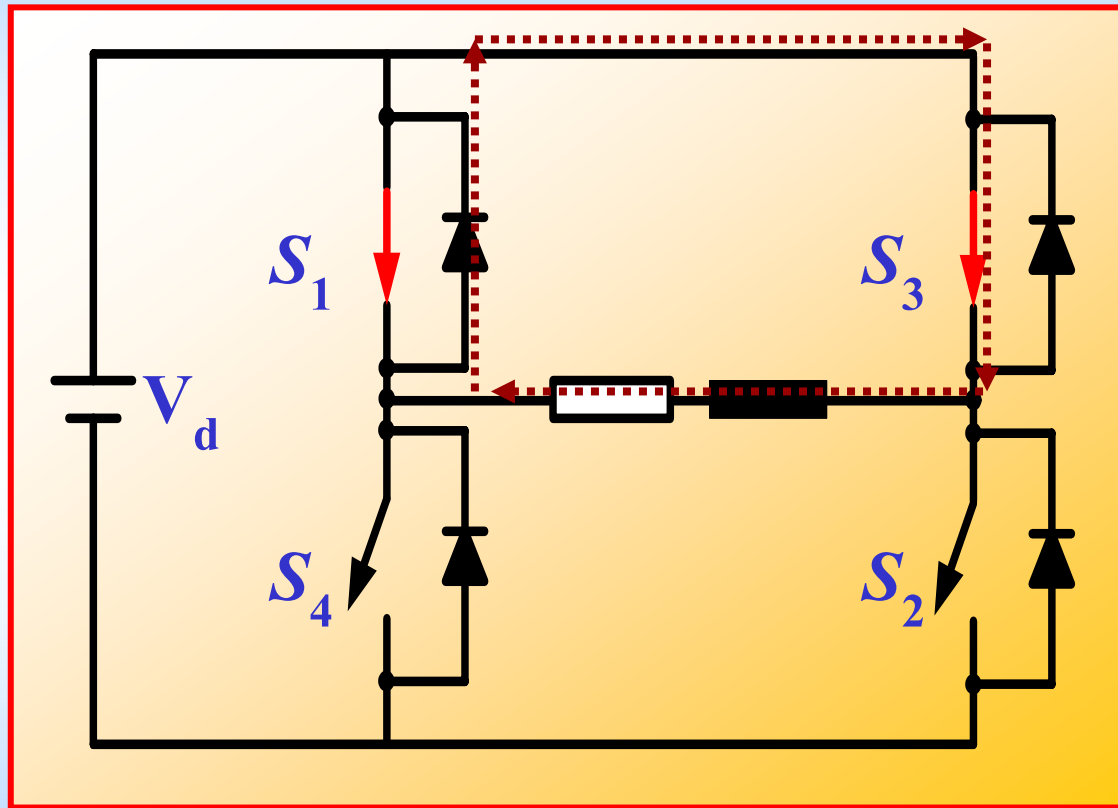
Mode 4



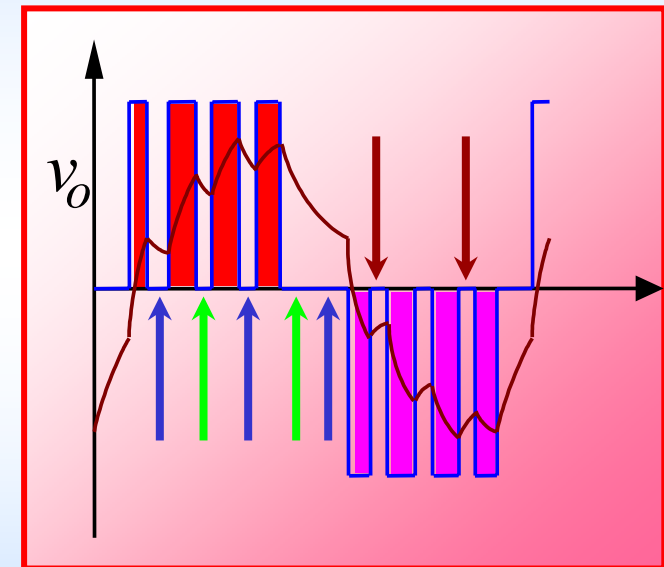
แรงดัน (-) กระแส (-)



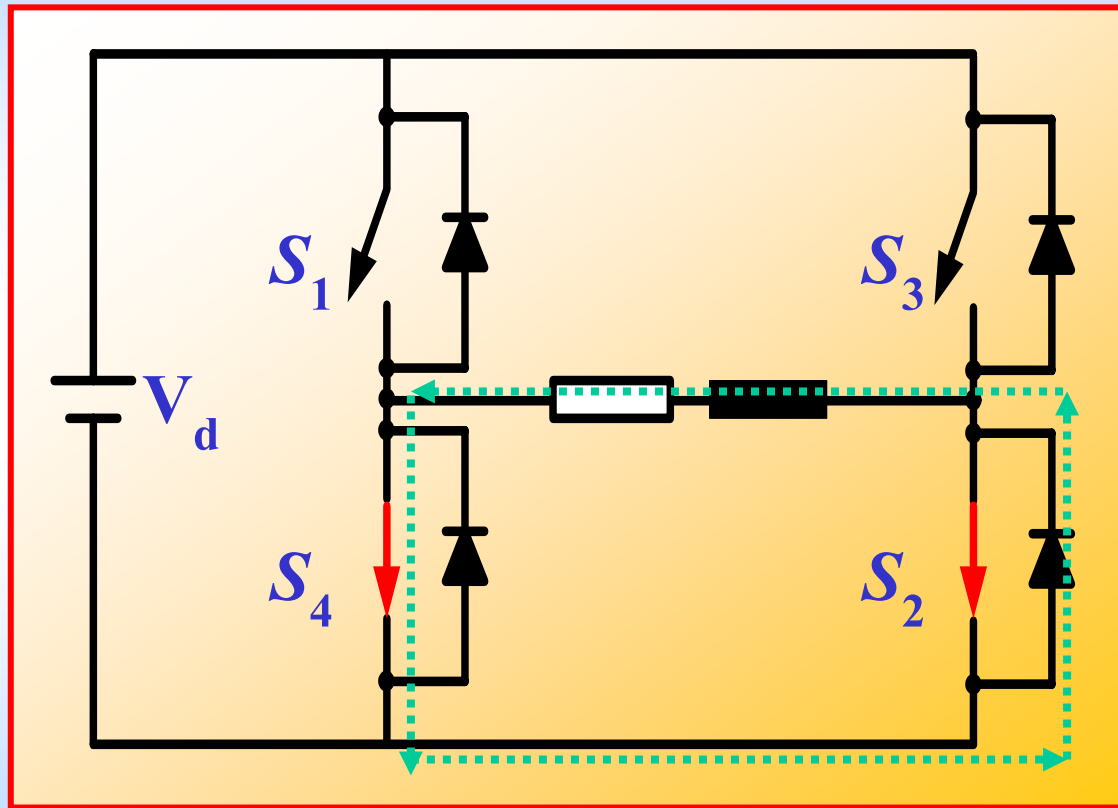
Mode 5



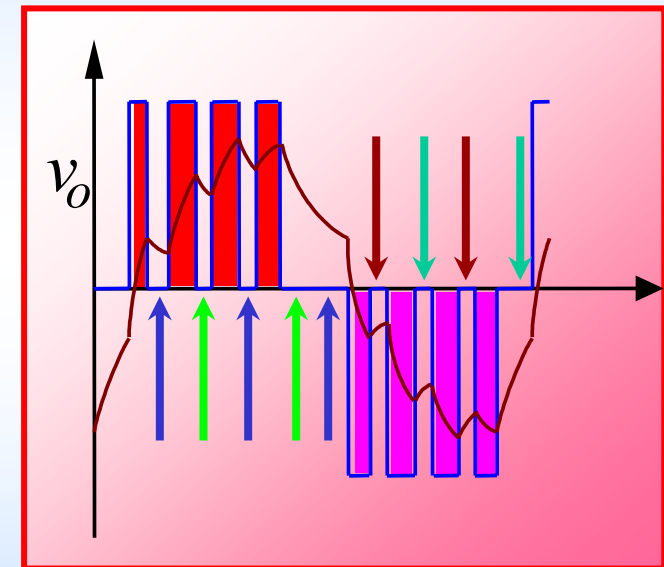
แรงดัน (0) กระแส (-)



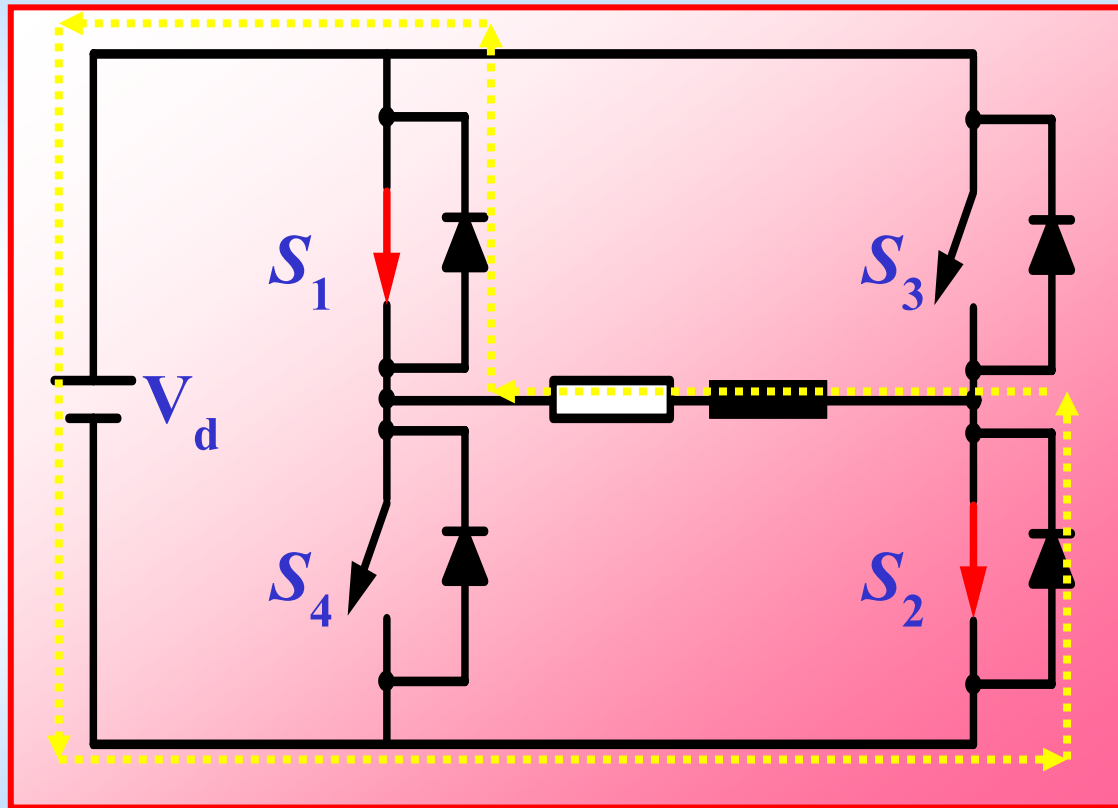
Mode 6



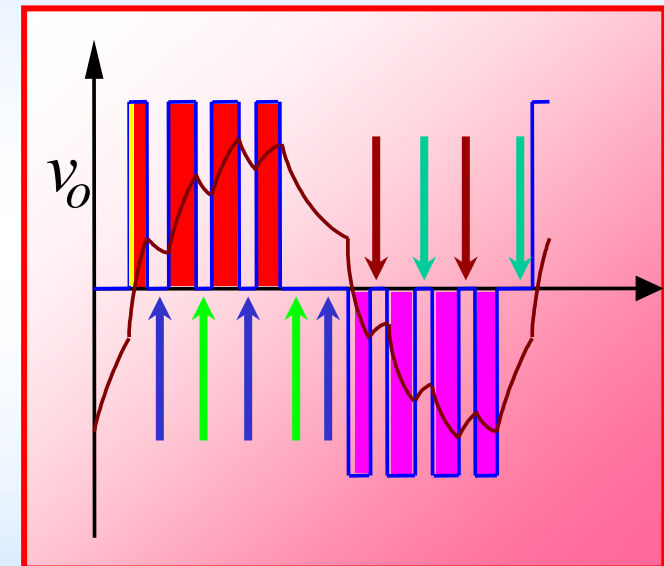
แรงดัน (0) กระแส (-)



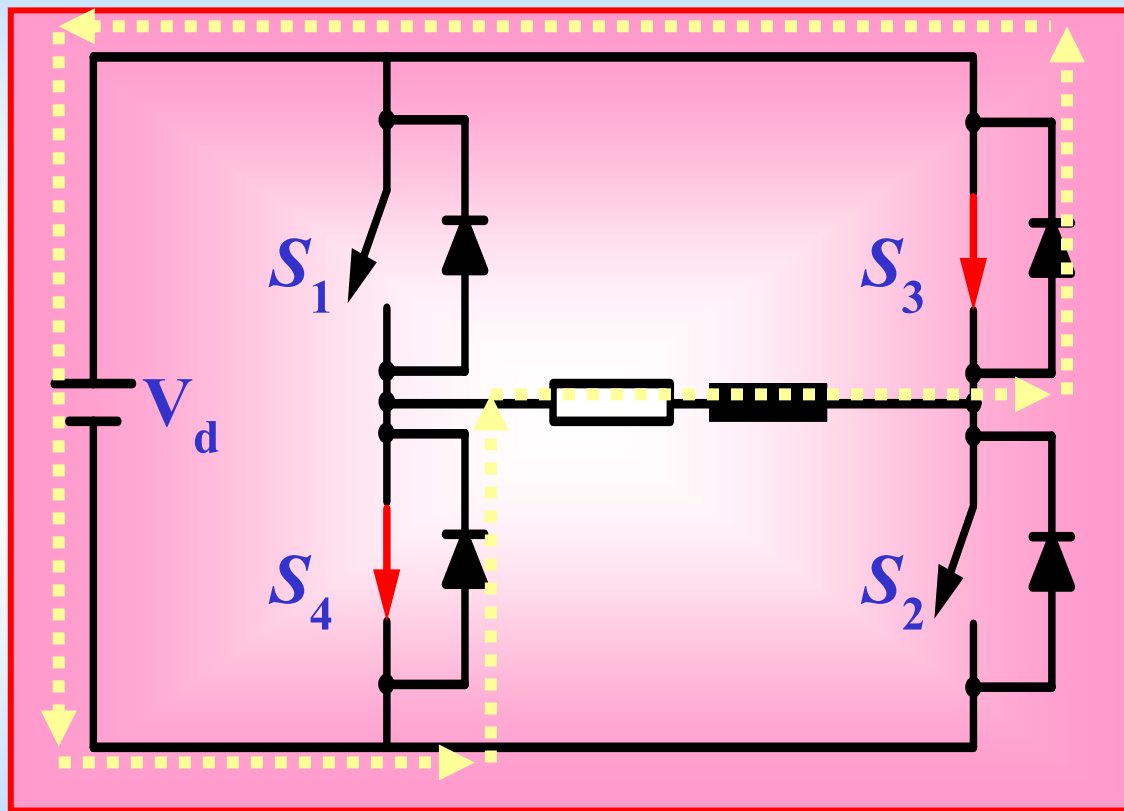
Mode 7



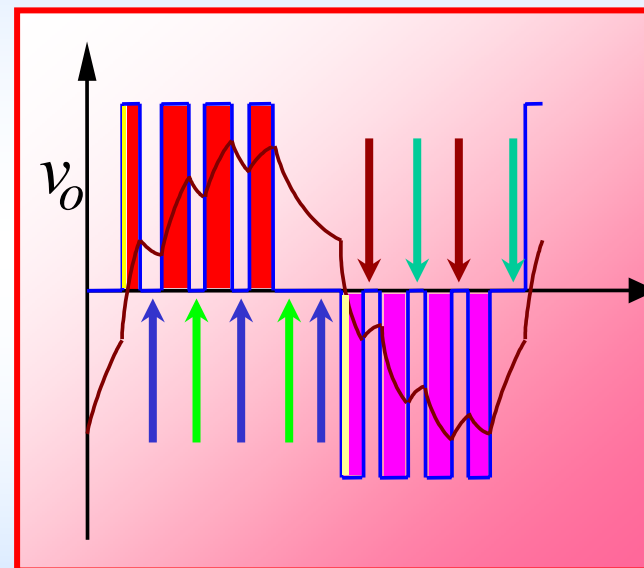
แรงดัน (+) กระแส (-)

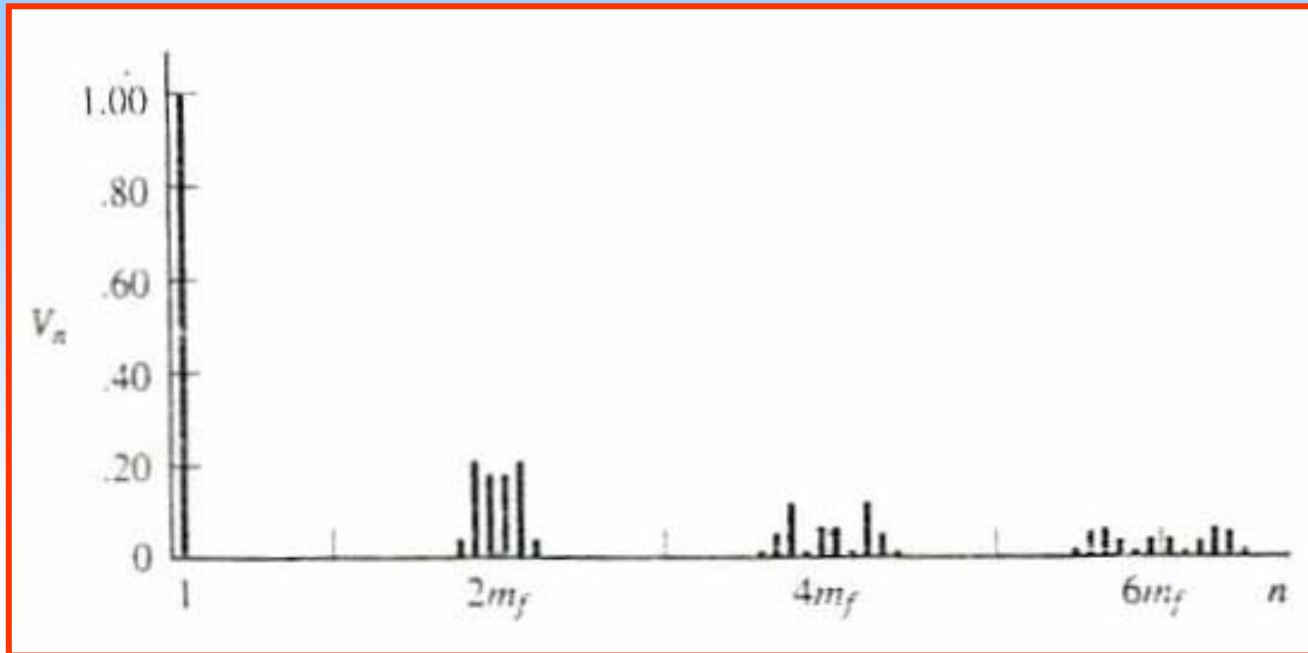


Mode 8



แรงดัน (-) กระแส (+)

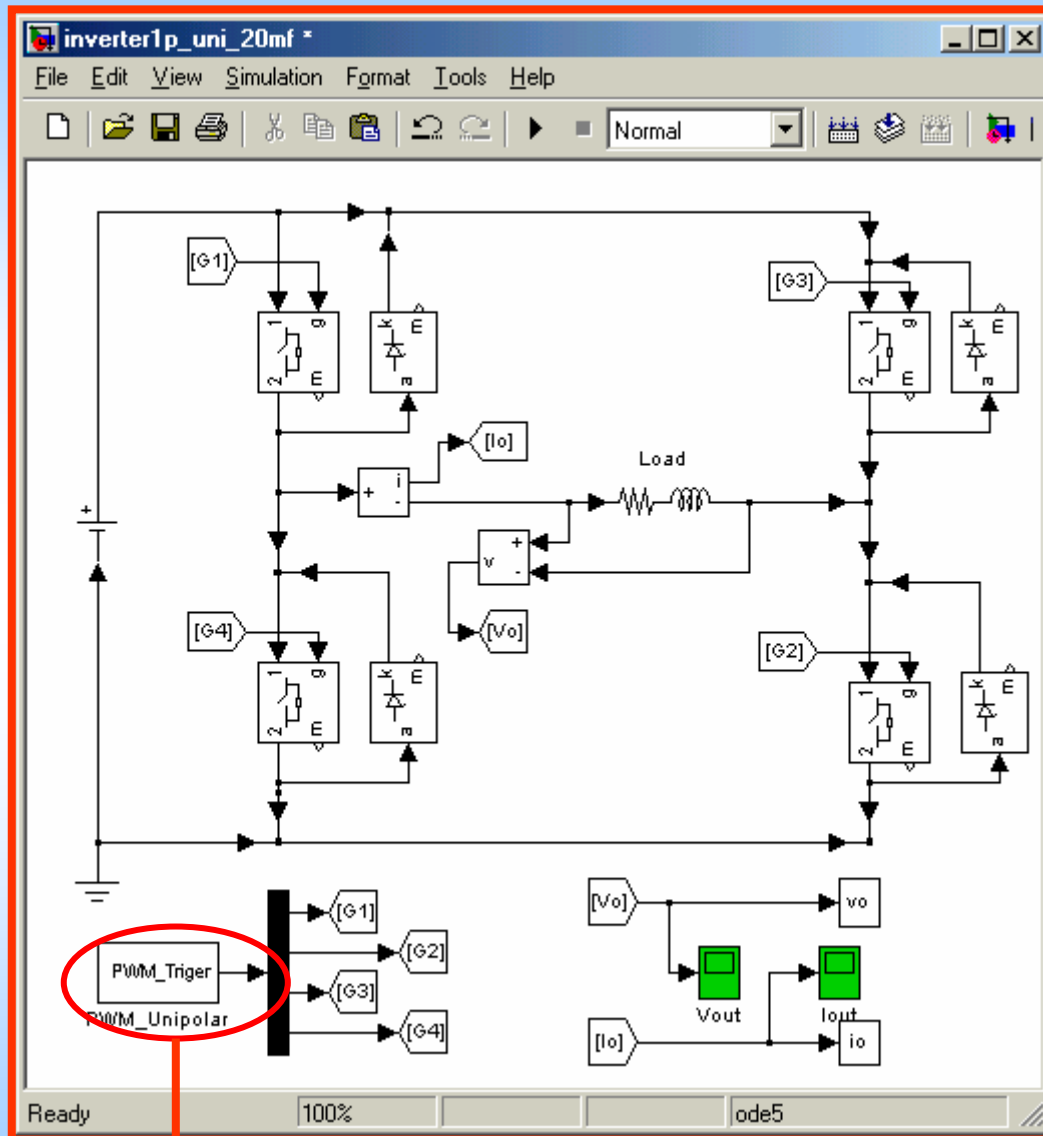




สเปกตรัมแรงดันฮาร์มอนิกเมื่อ $m_a = 1$

NORMALIZED FOURIER COEFFICIENTS V_n/V_{dc} FOR UNIPOLAR PWM

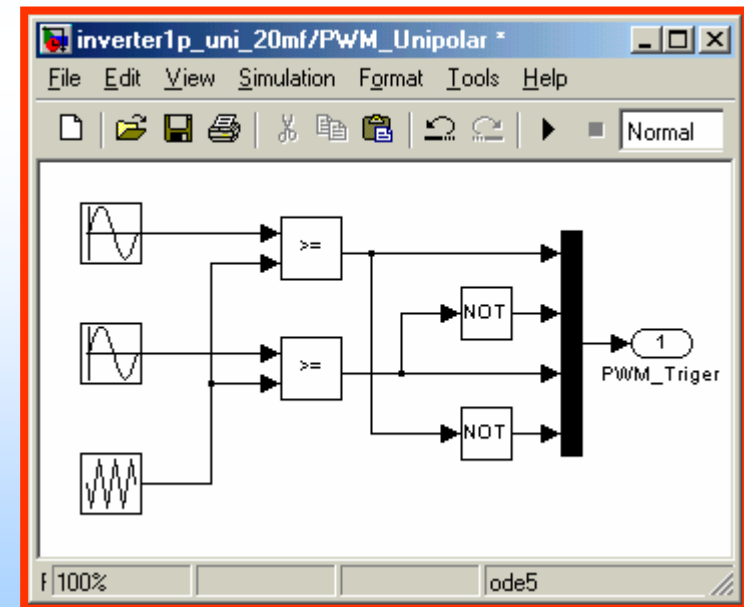
	$m_a = 1$	0.9	0.8	0.7	0.6	0.5	0.4	0.3	0.2	0.1
$n = 1$	1.00	0.90	0.80	0.70	0.60	0.50	0.40	0.30	0.20	0.10
$n = 2m_f \pm 1$	0.18	0.25	0.31	0.35	0.37	0.36	0.33	0.27	0.19	0.10
$n = 2m_f \pm 3$	0.21	0.18	0.14	0.10	0.07	0.04	0.02	0.01	0.00	0.00

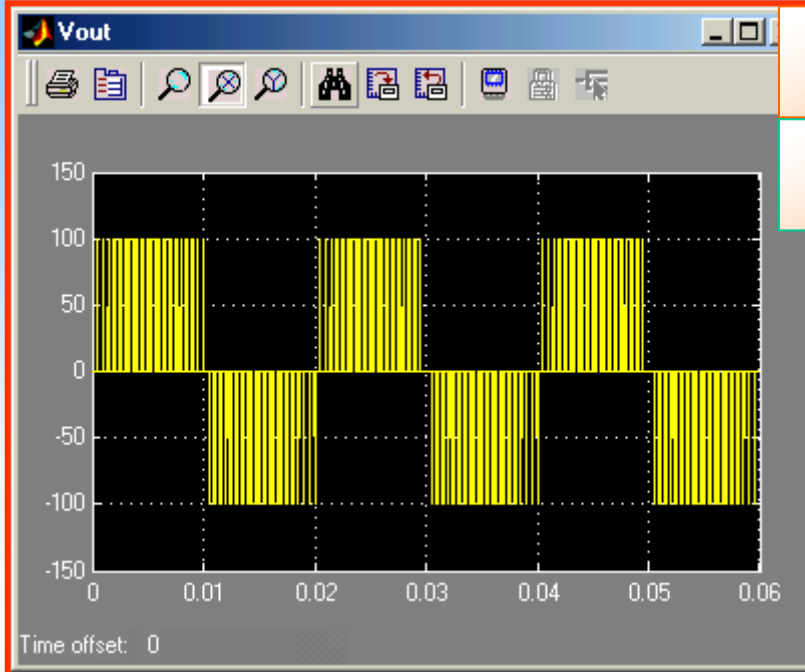


วงจรจำลองอินเวอร์เตอร์ 1 เฟส

แบบ Unipolar

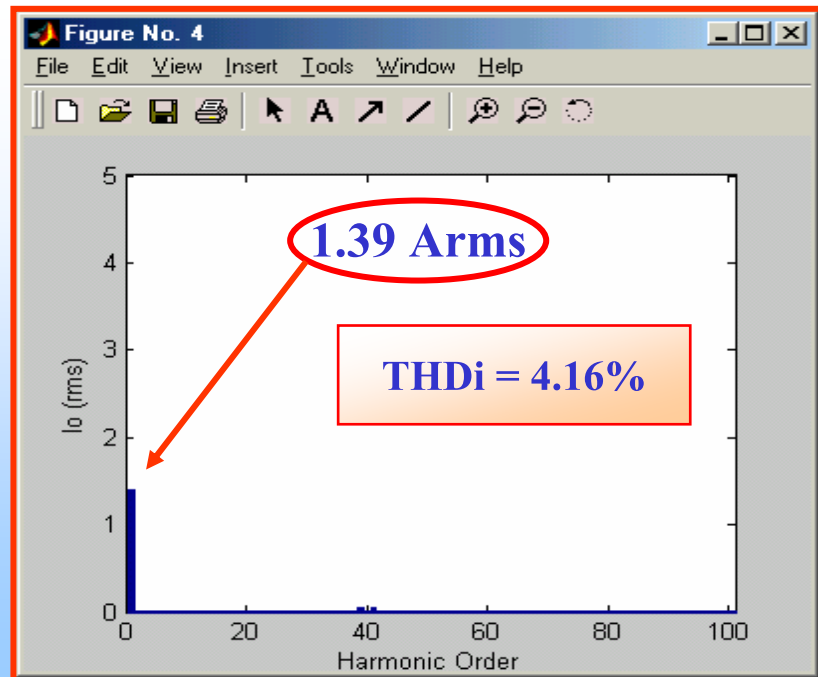
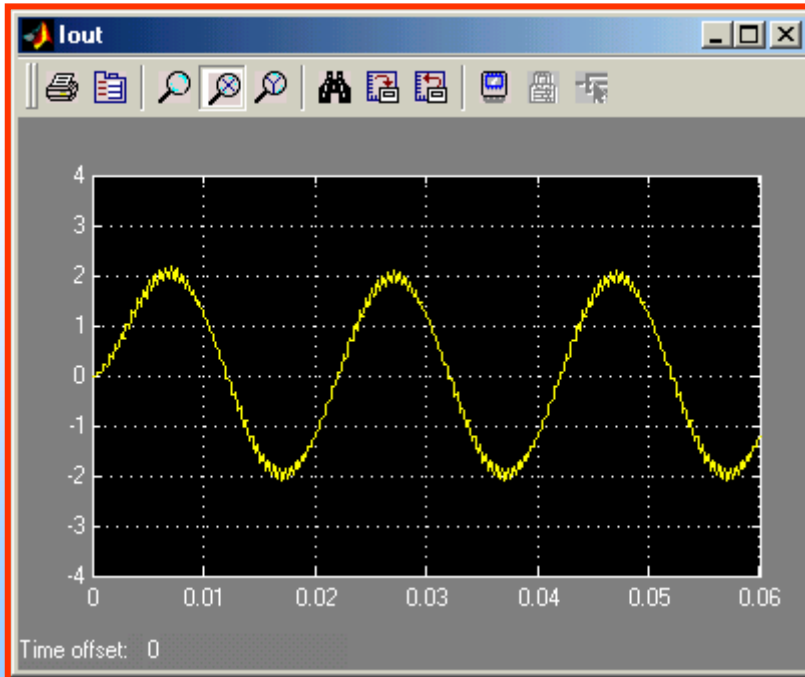
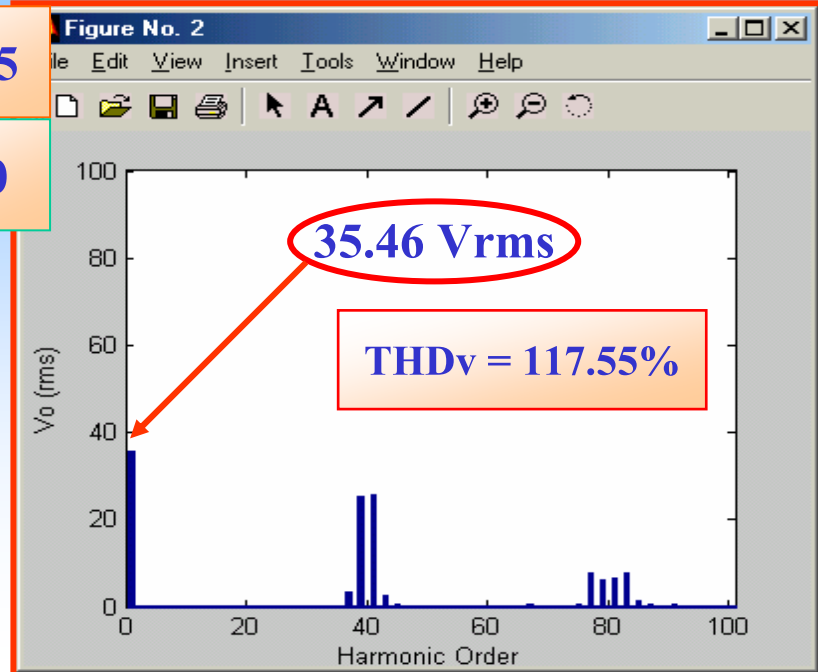
$V_{dc}=100 \text{ V. } R=20 \Omega \text{ } L=50 \text{ mH}$
 $m_a = 0.5, 0.8 \quad m_f = 20, 40$

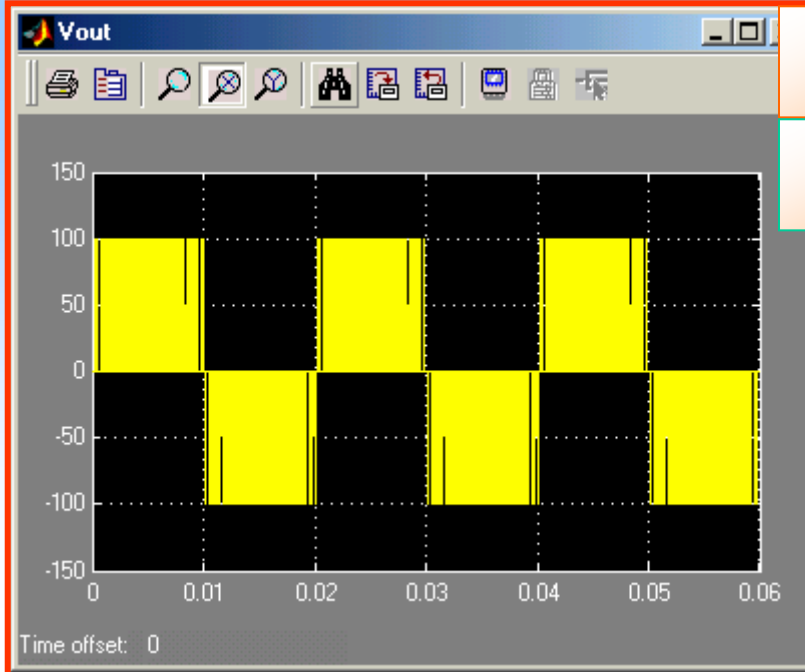




$$m_a = 0.5$$

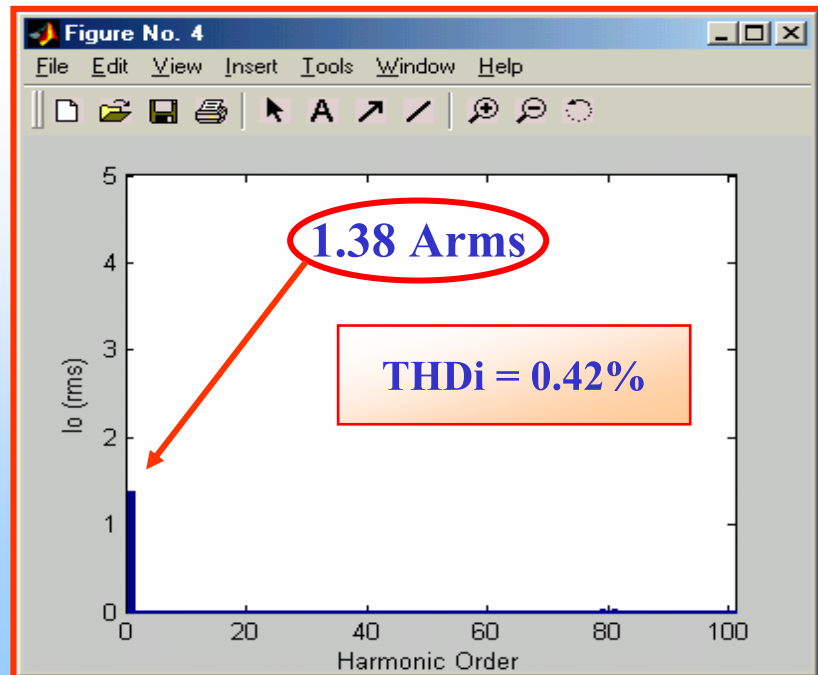
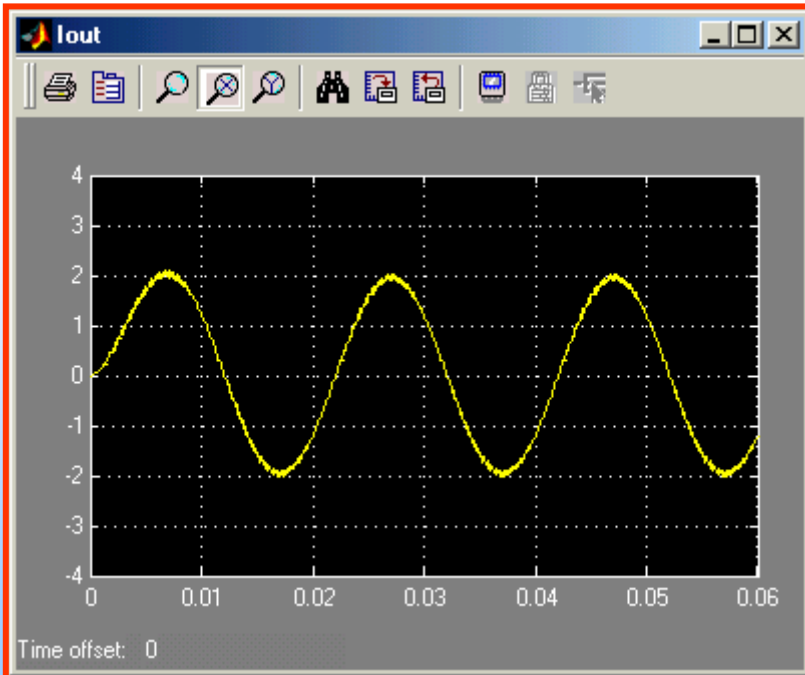
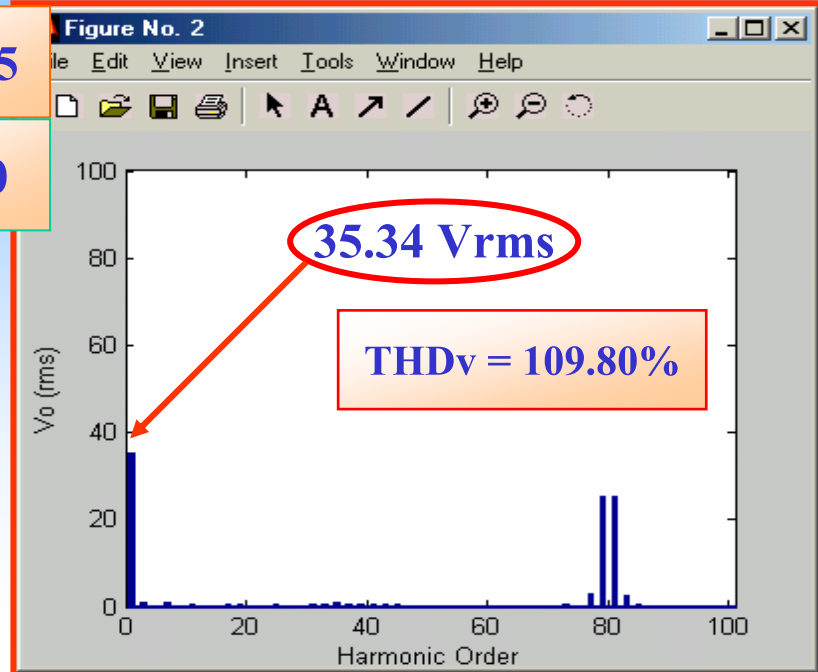
$$m_f = 20$$

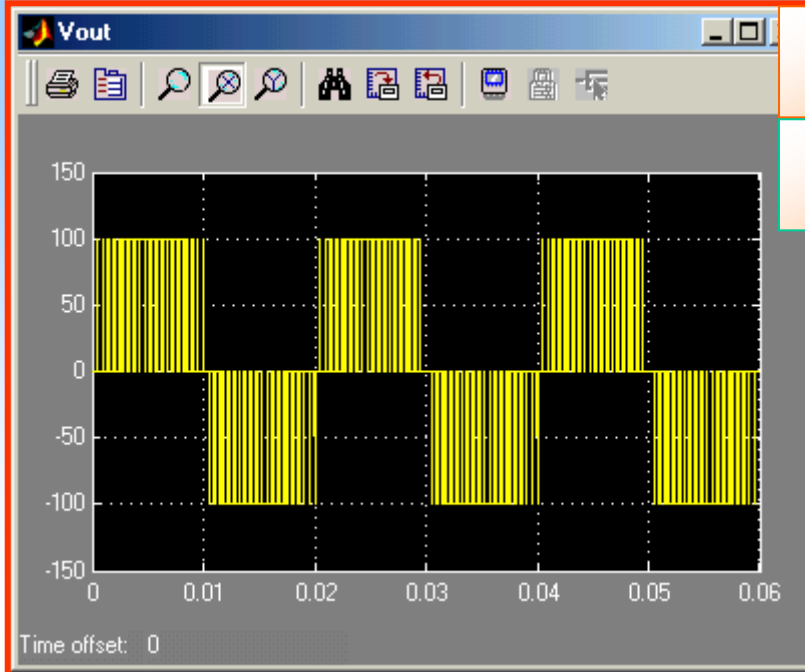




$$m_a = 0.5$$

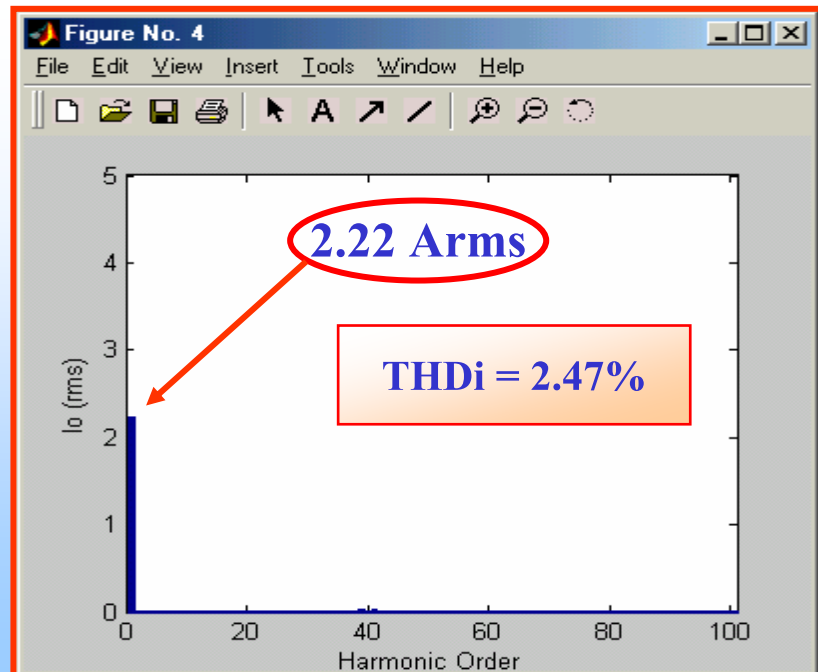
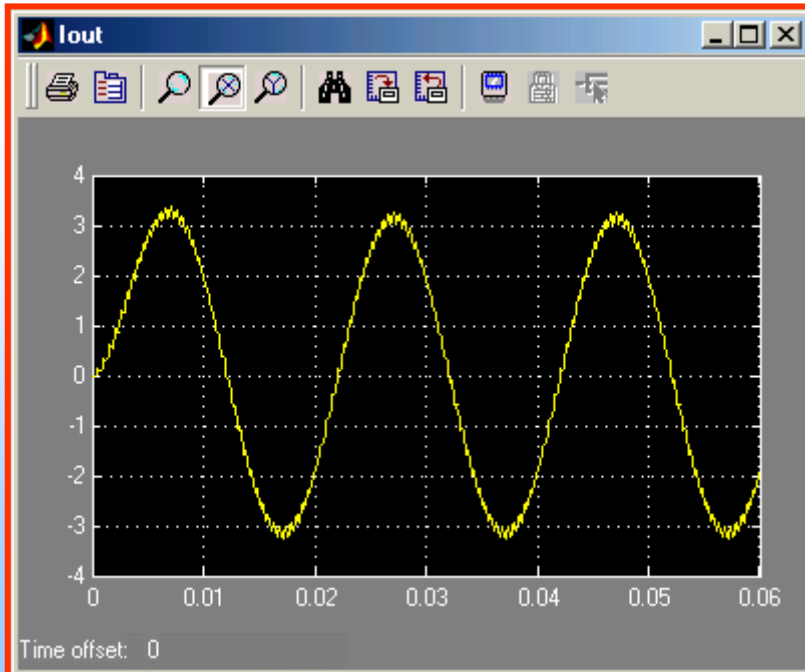
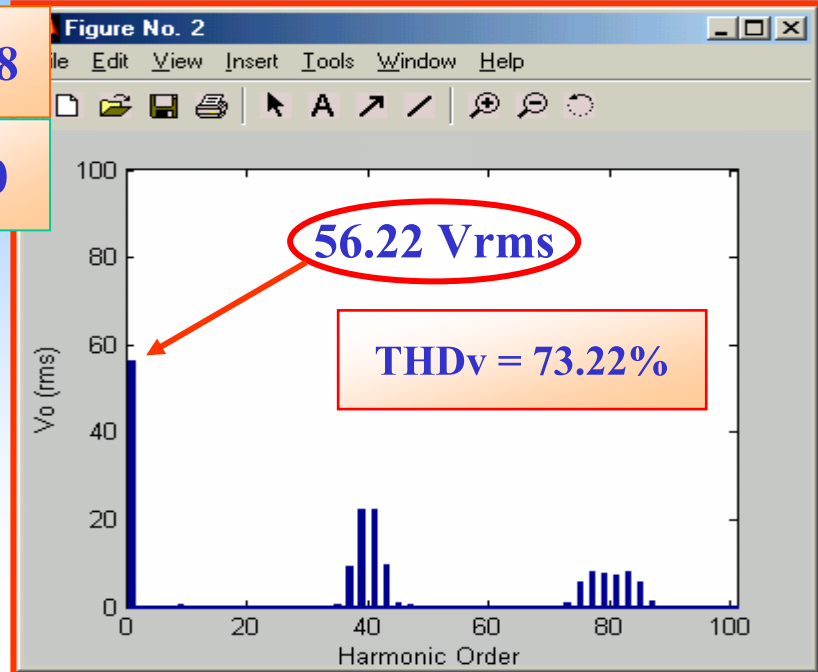
$$m_f = 40$$

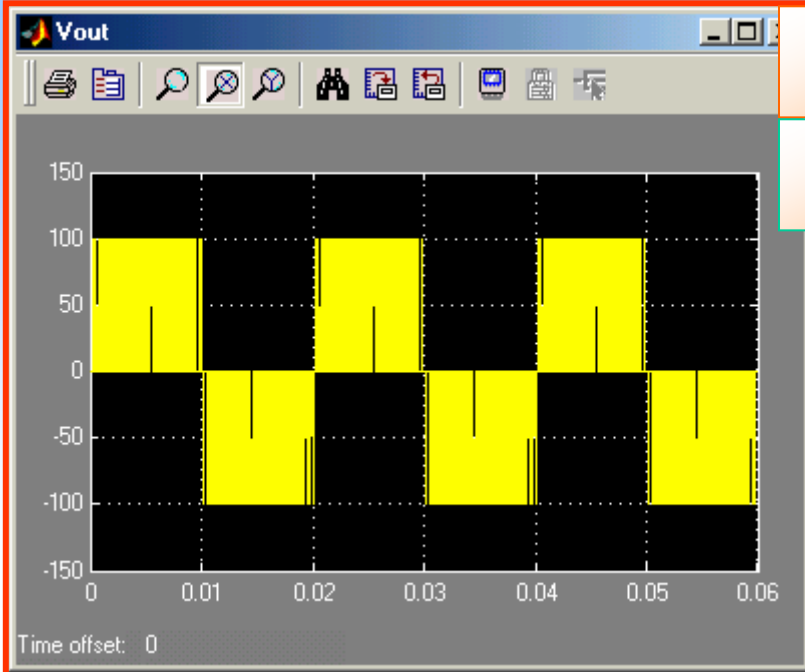




$ma = 0.8$

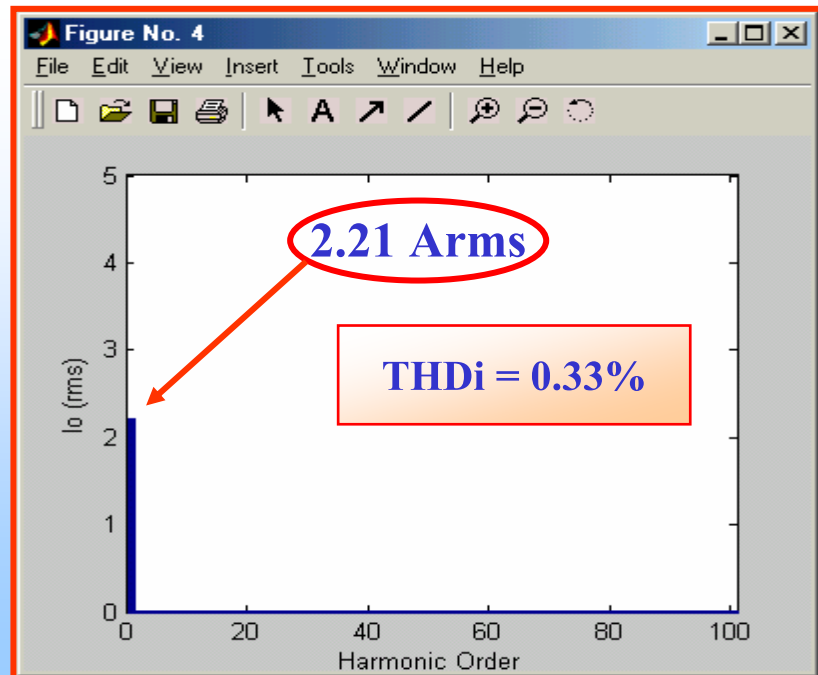
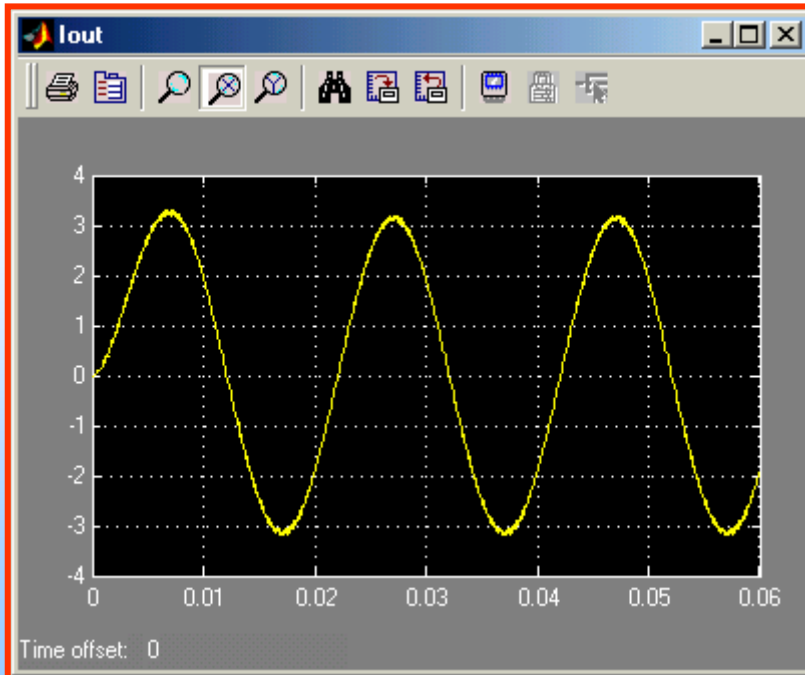
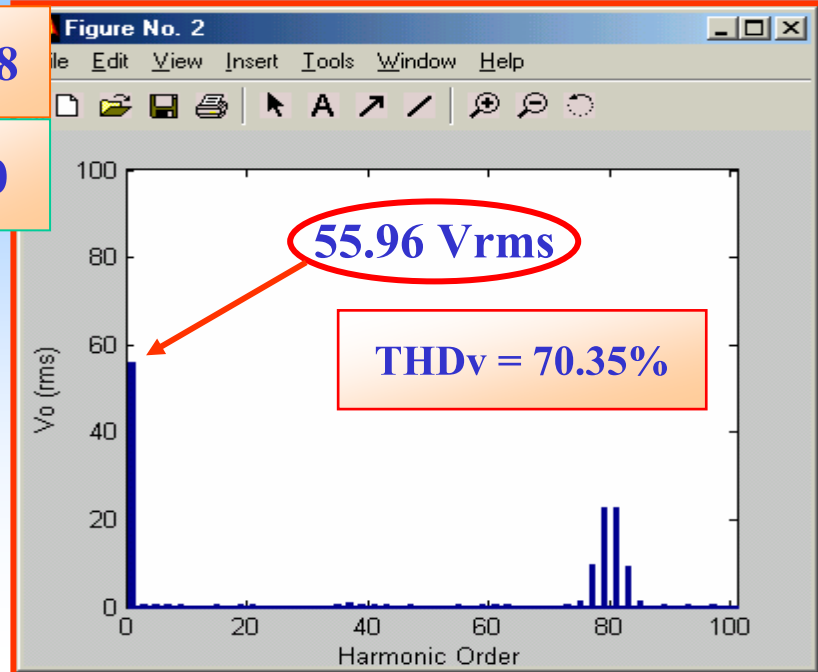
$mf = 20$



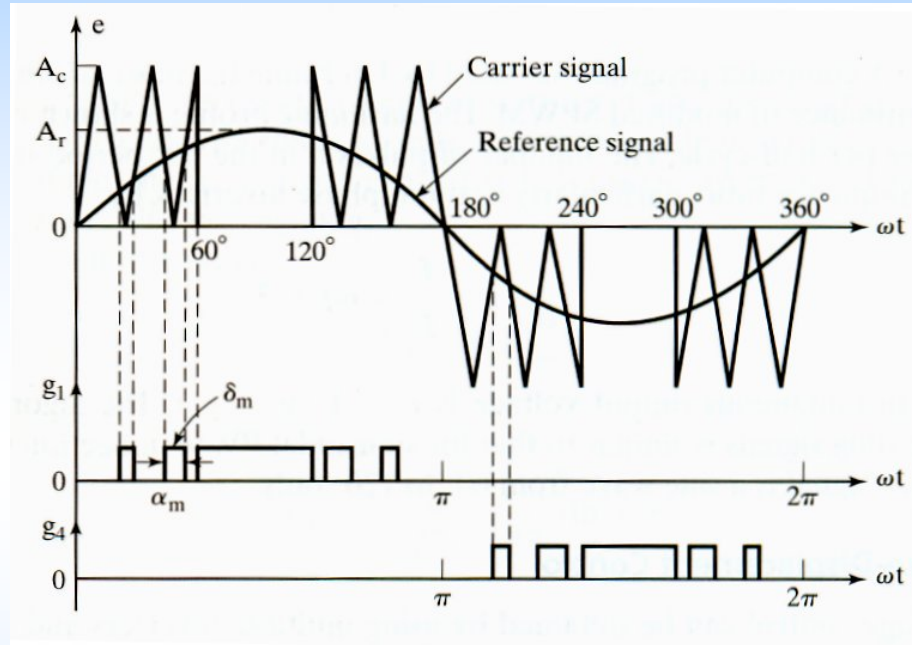


$$m_a = 0.8$$

$$m_f = 40$$



9.2.4 Modified Sinusoidal Pulse - Width Modulation (MSPWM)



โดยการปรับคลื่นพาห้ในช่วงมุม

$0^\circ \rightarrow 60^\circ$

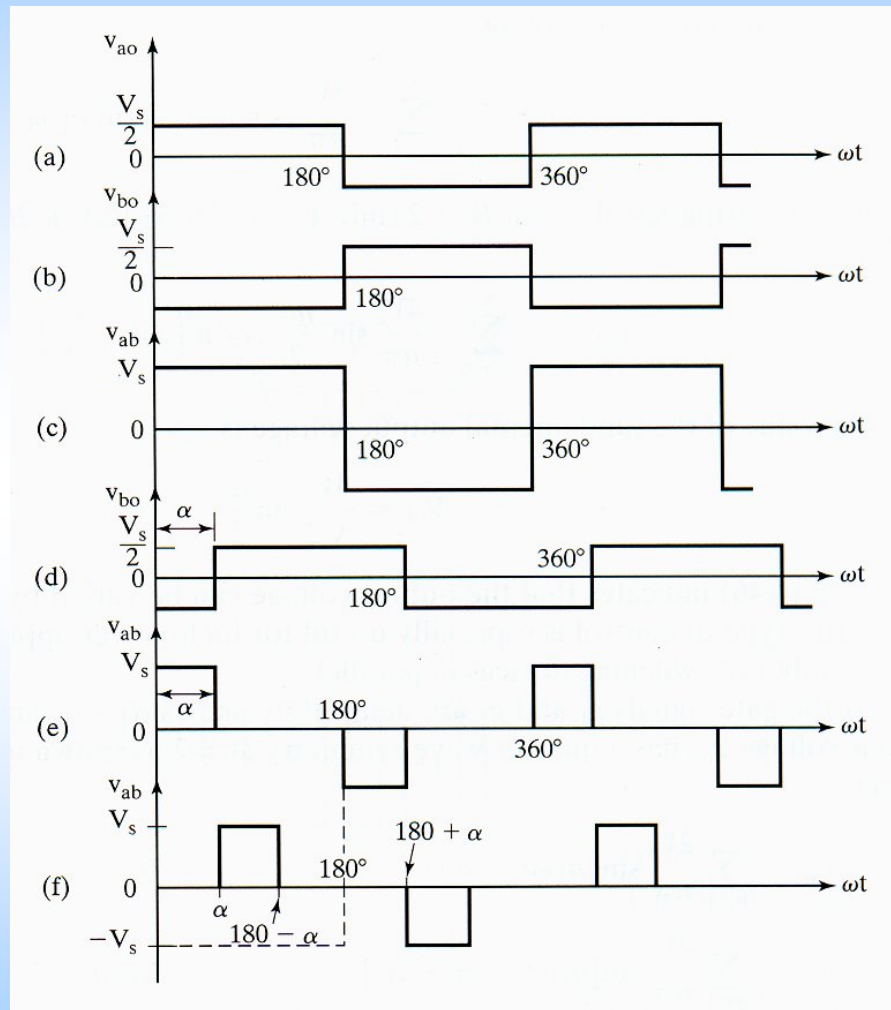
และช่วงมุม

$120^\circ \rightarrow 180^\circ$

มีผลทำให้แรงดันเอาต์พุต RMS

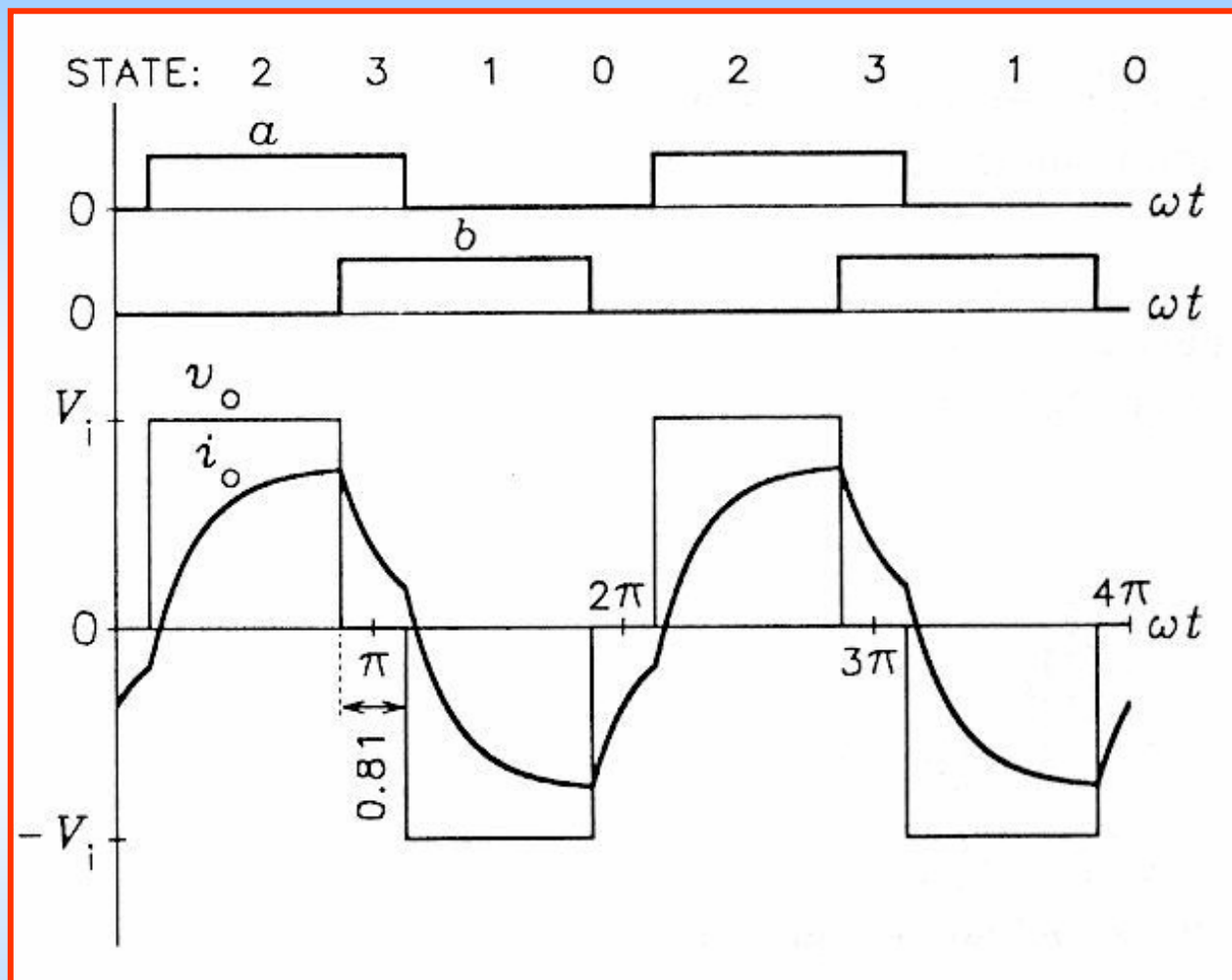
มีค่าสูงขึ้น

9.2.5 Phase - Displacement control



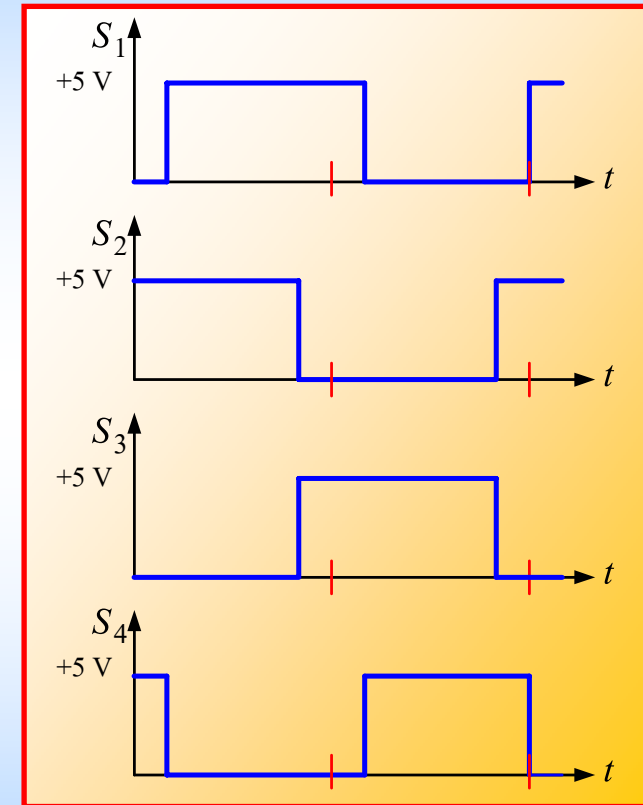
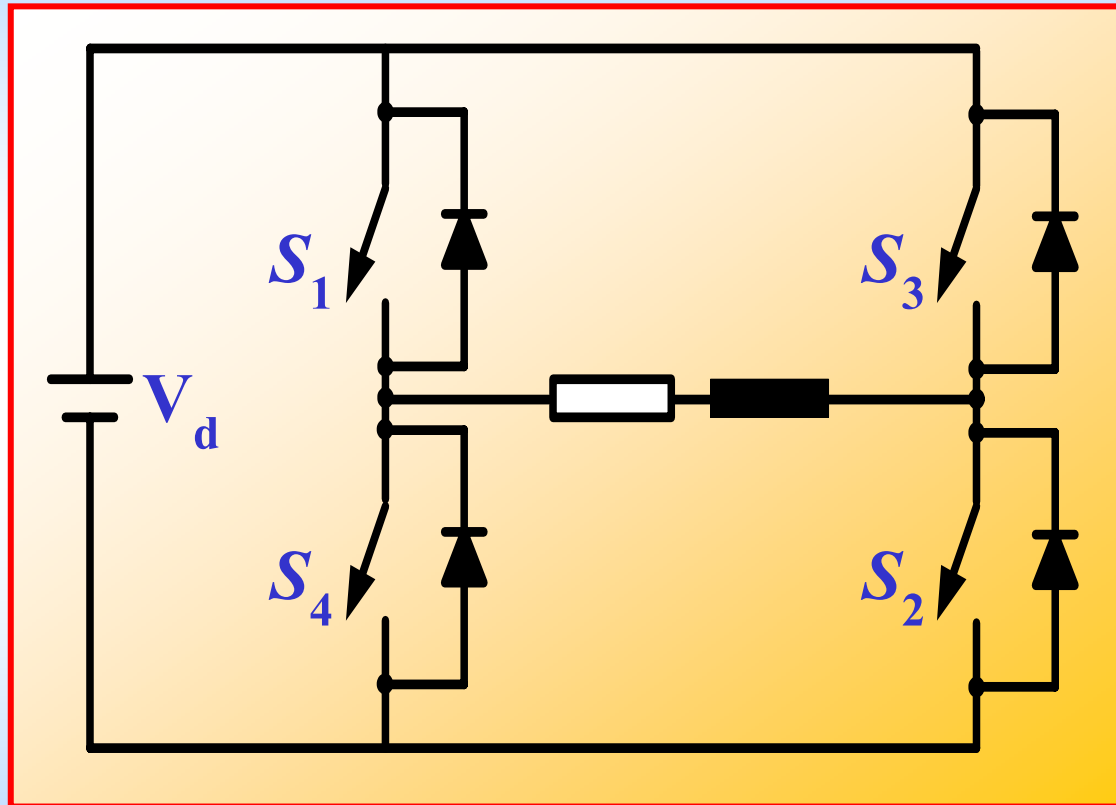
แรงดันเอาต์พุต RMS มีค่าเท่ากับ

$$V_O = V_S \sqrt{\frac{\alpha}{\pi}}$$

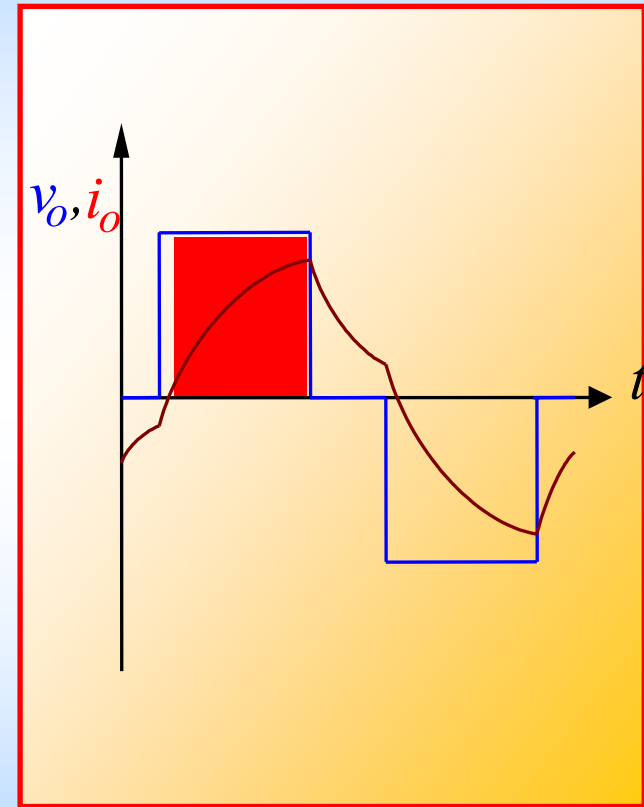
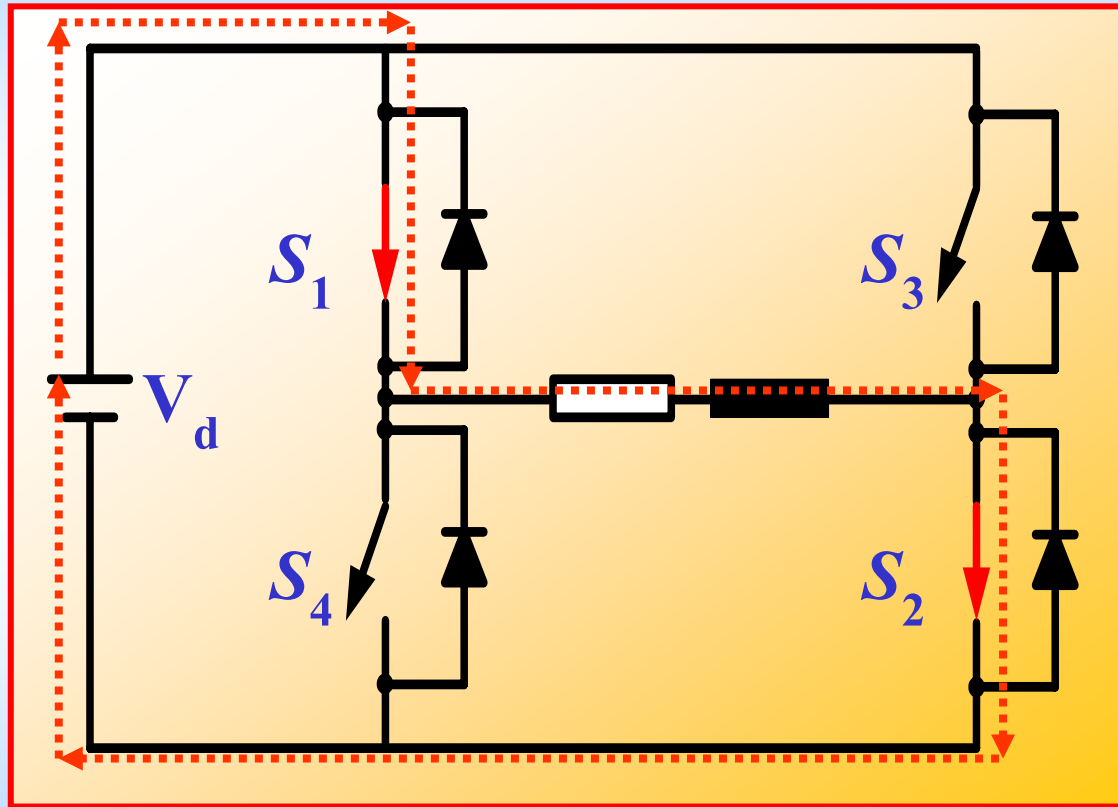


States, ตัวแปรสวิทชิงและรูปคลื่นแรงดันและกระแสรูป Quasi – Square wave

โหมดการทำงานของอินเวอร์เตอร์ 1 เฟส แบบ Quasi Square Wave

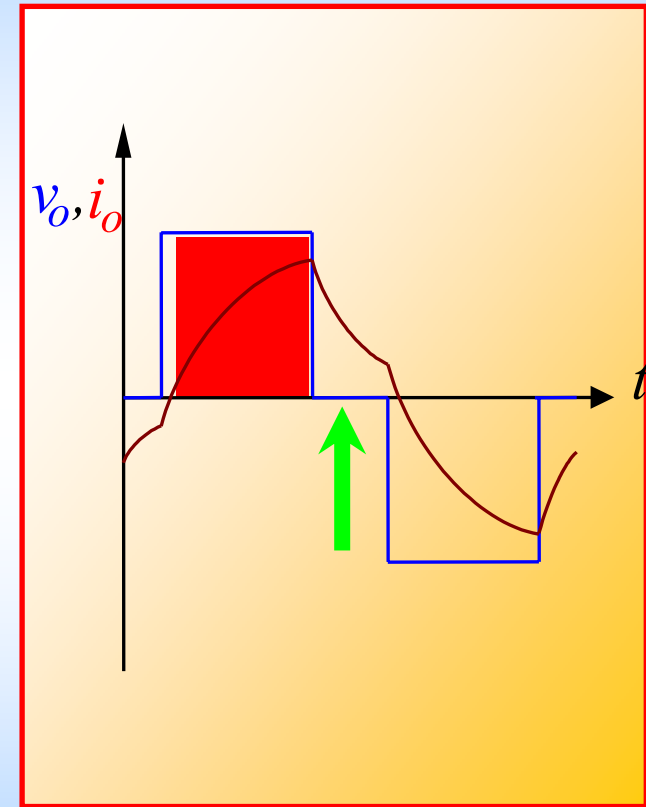
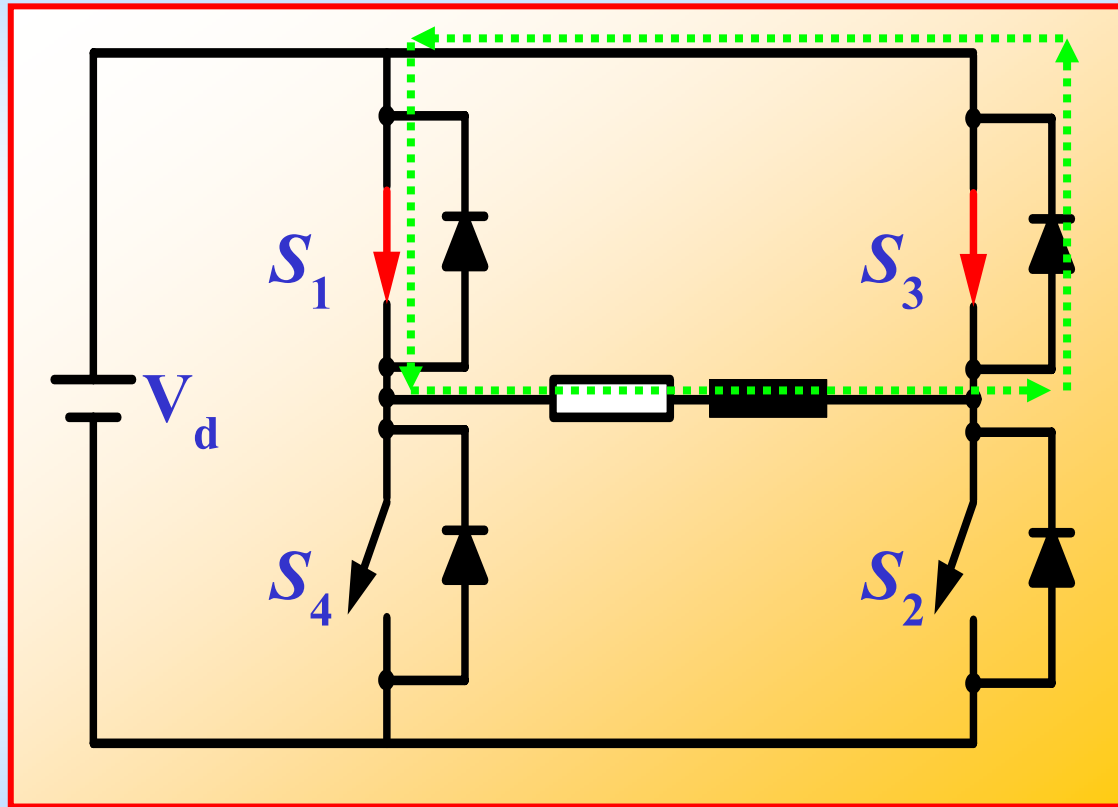


Mode 1



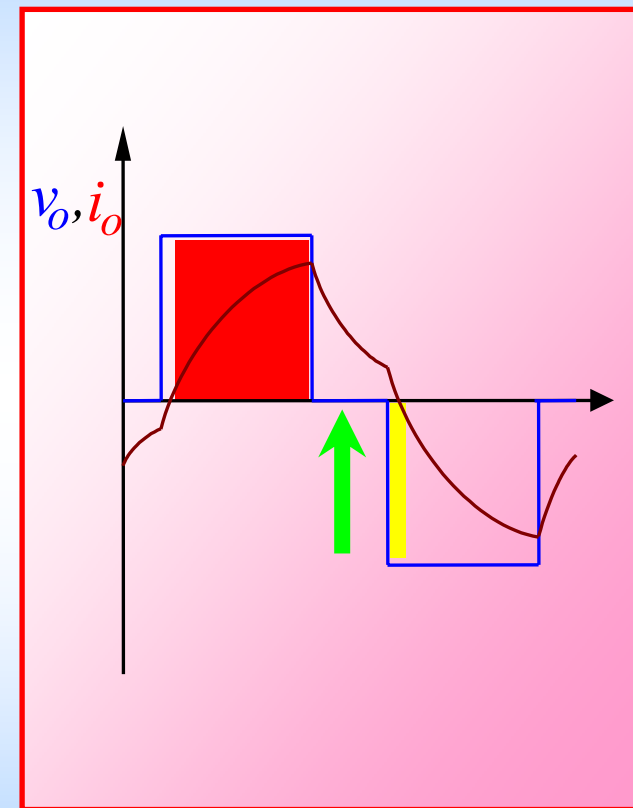
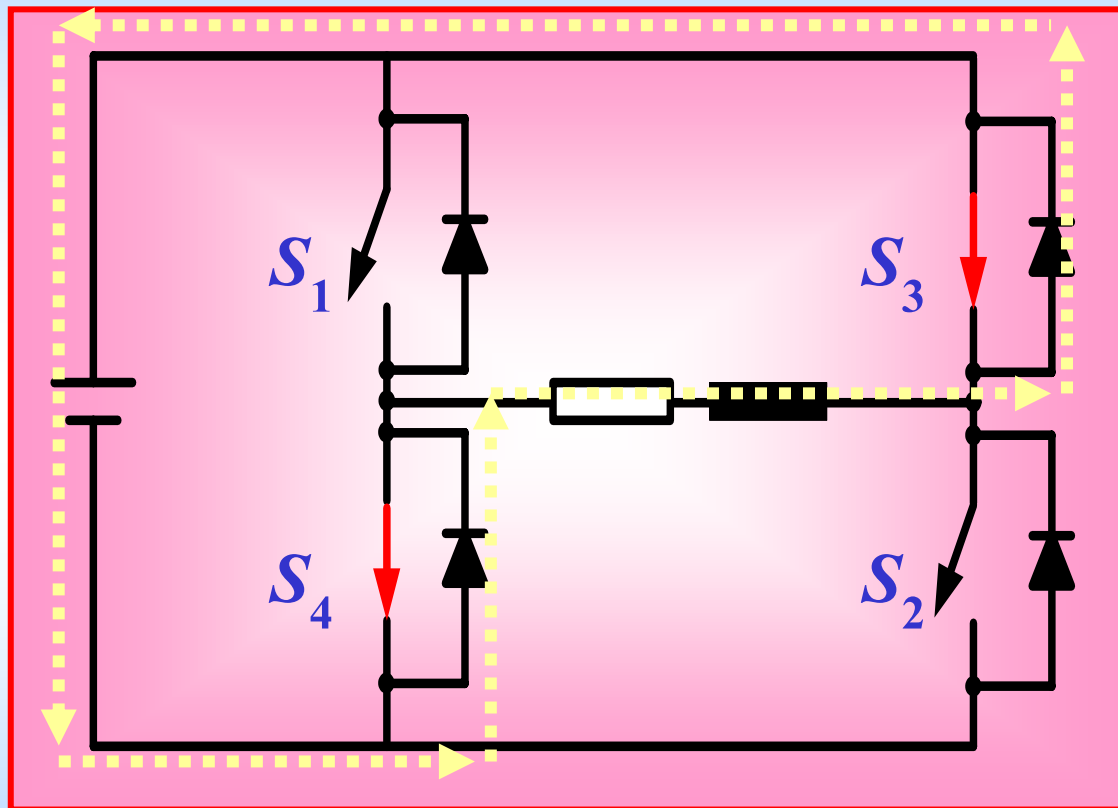
แรงดัน (+) กระแส (+)

Mode 2



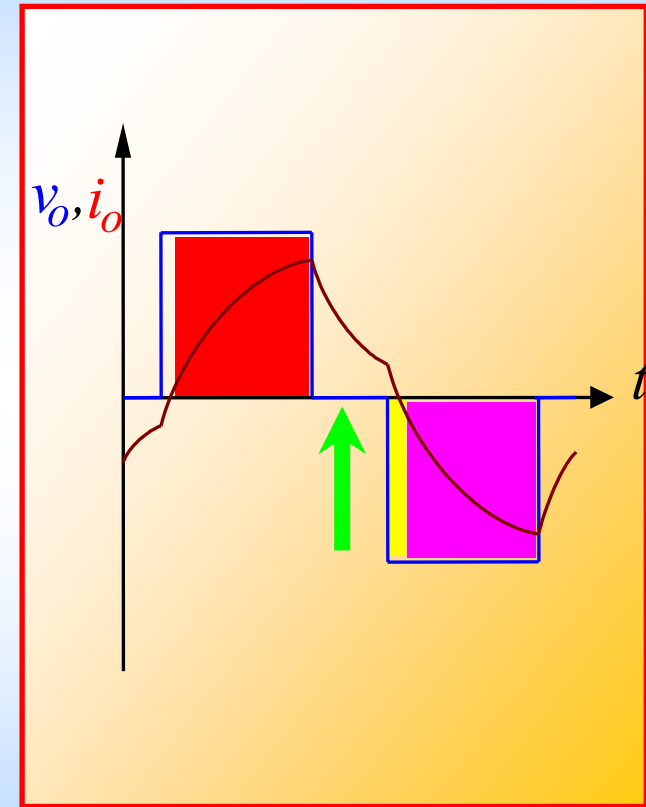
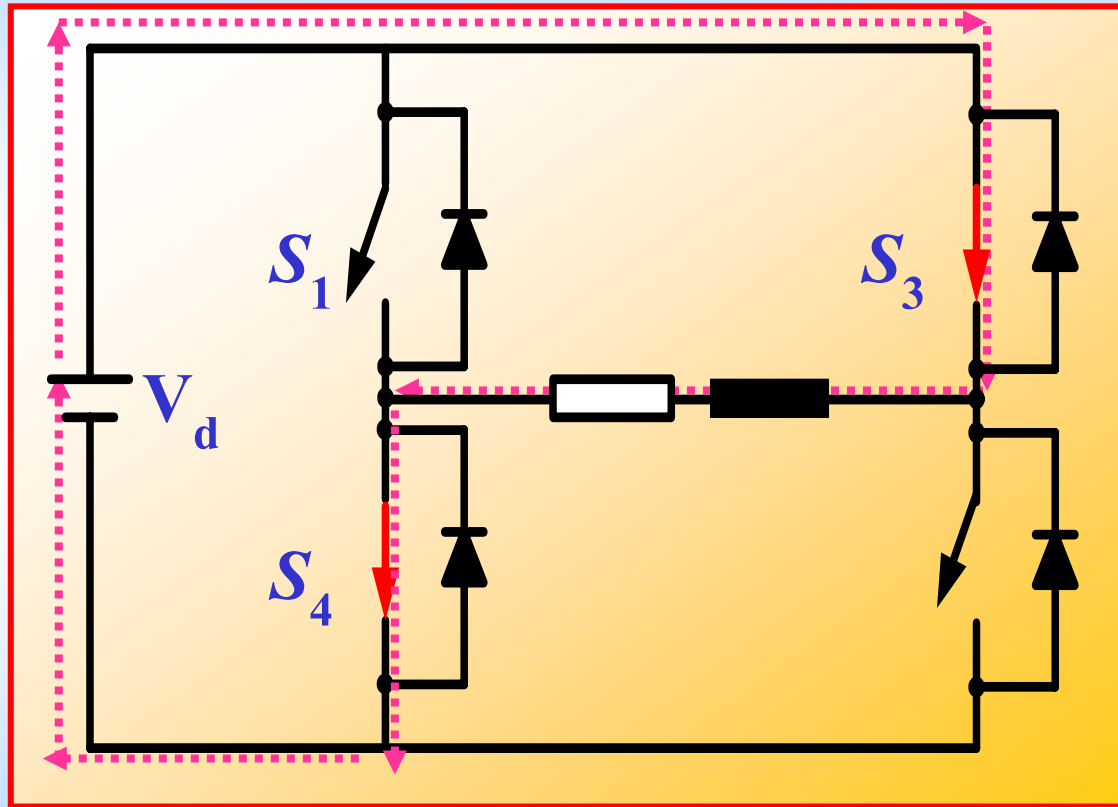
แรงดัน (0) กระแส (+)

Mode 3



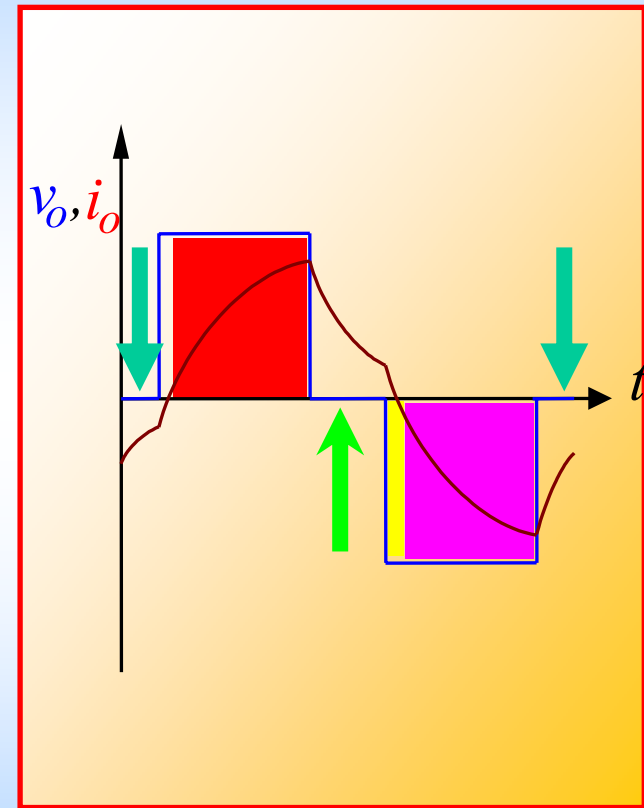
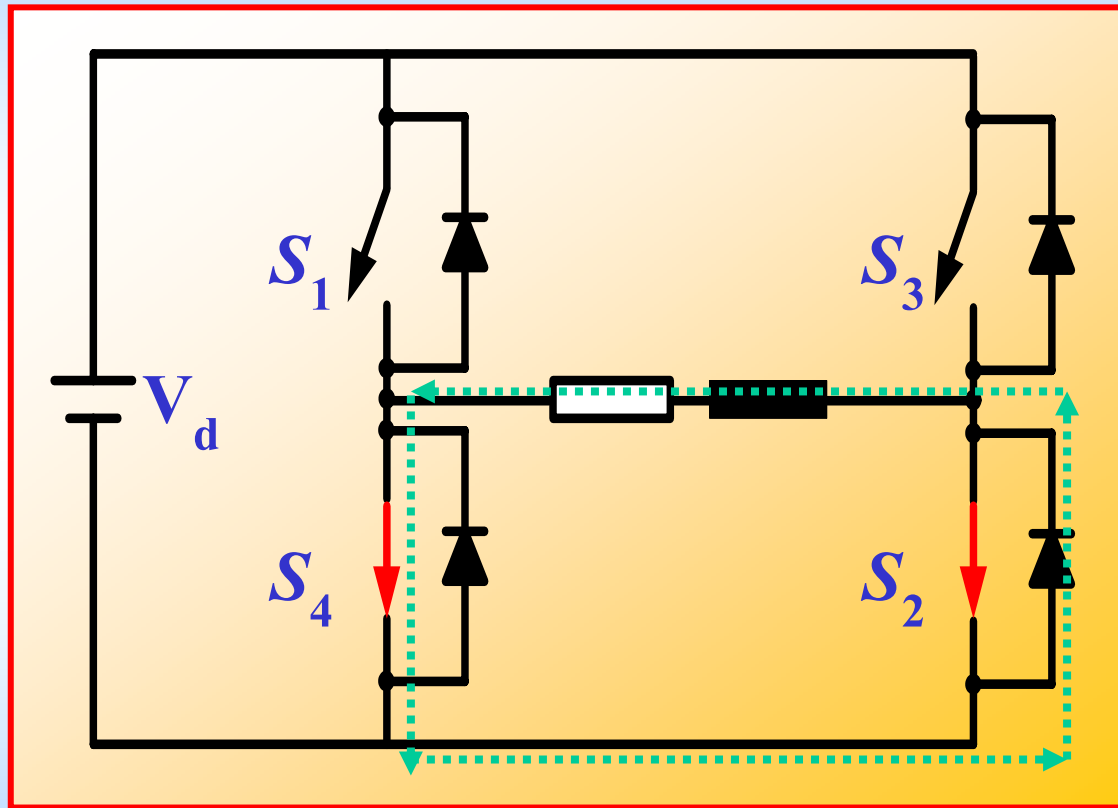
แรงดัน (-) กระแส (+)

Mode 4



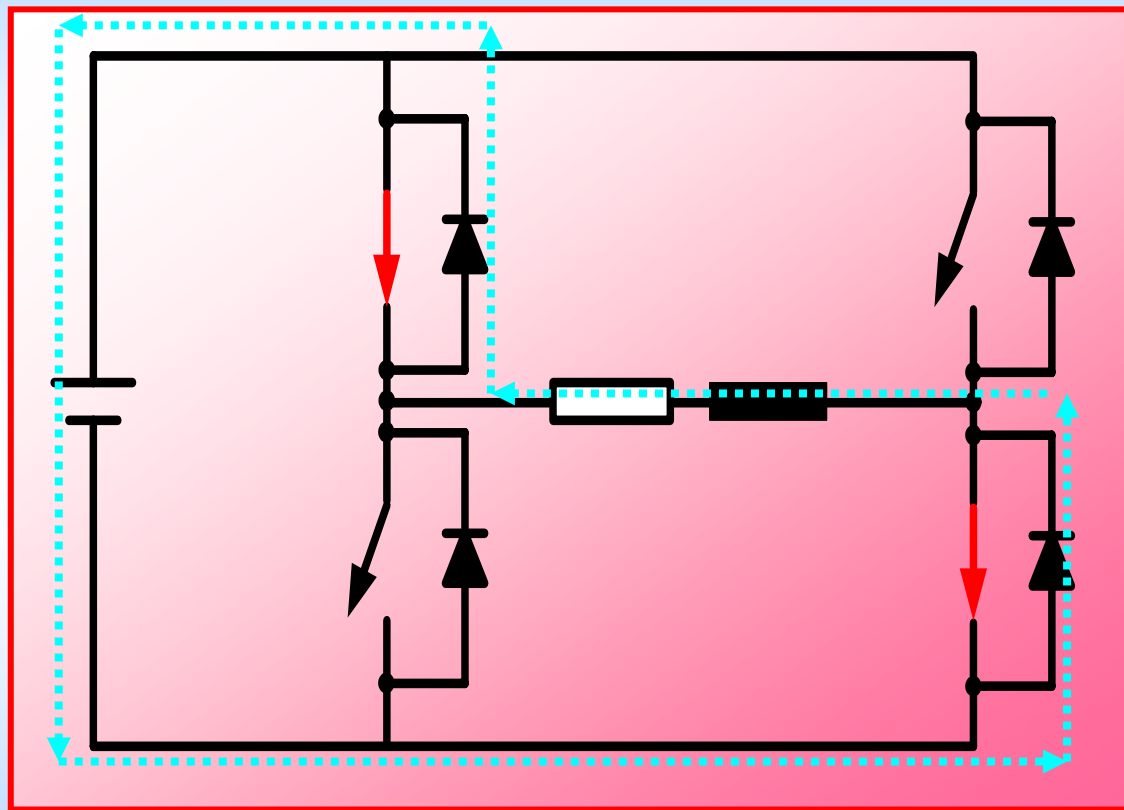
แรงดัน (-) กระแส (-)

Mode 5

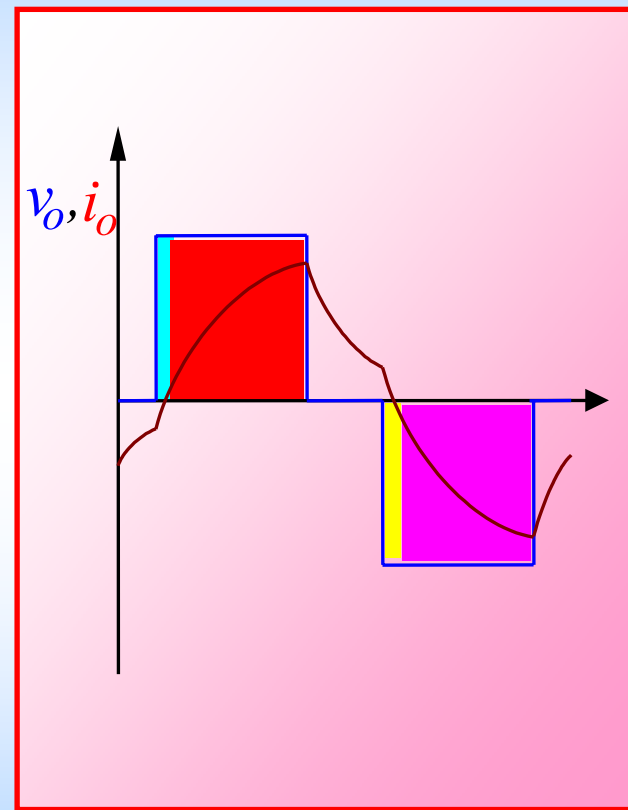


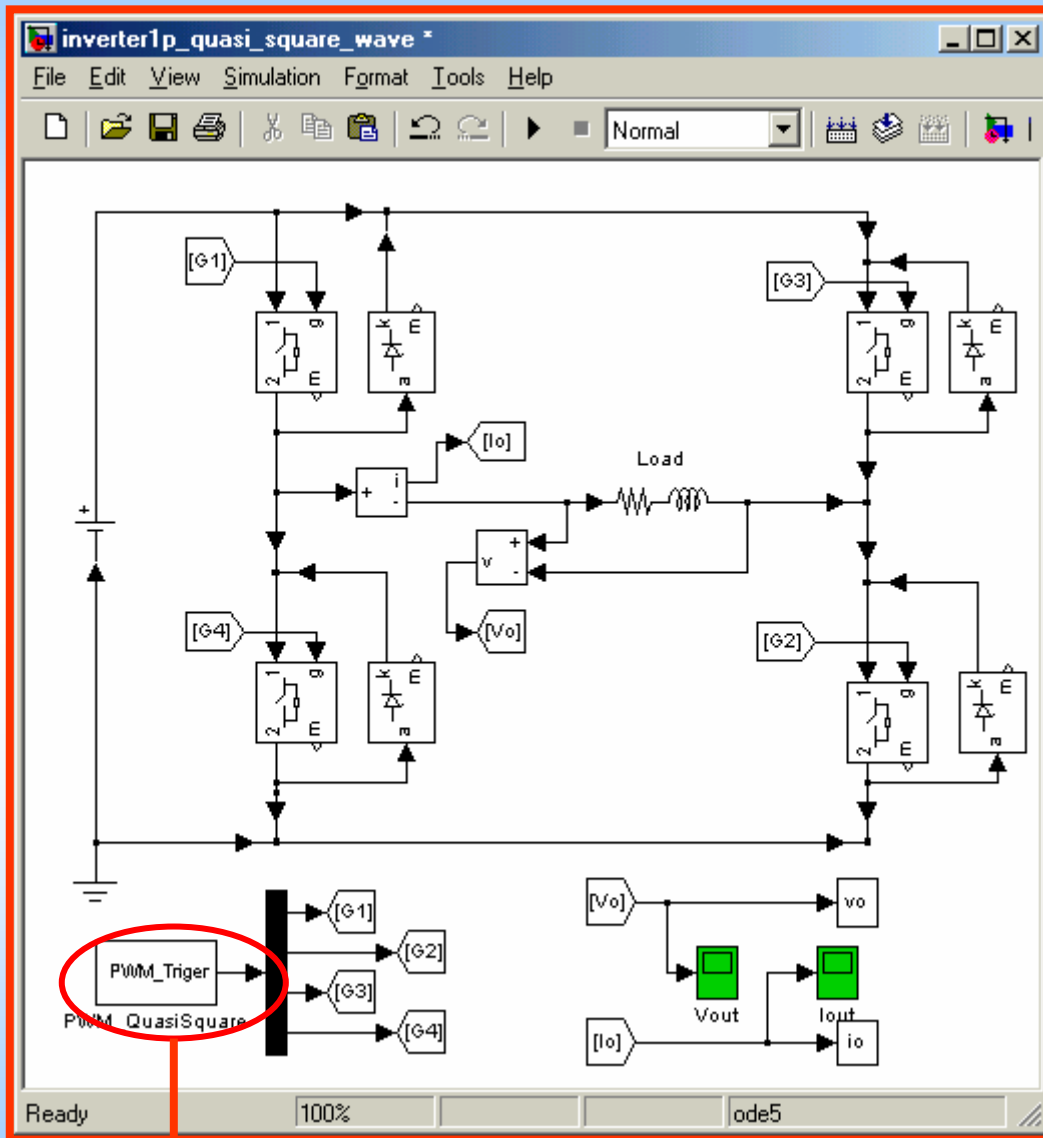
แรงดัน (0) กระแส (-)

Mode 6



แรงดัน (+) กระแส (-)

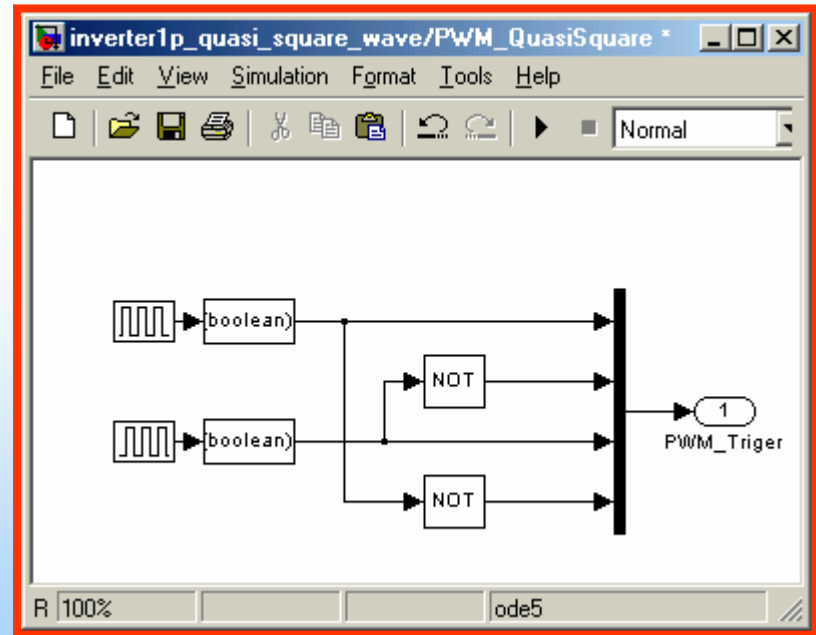


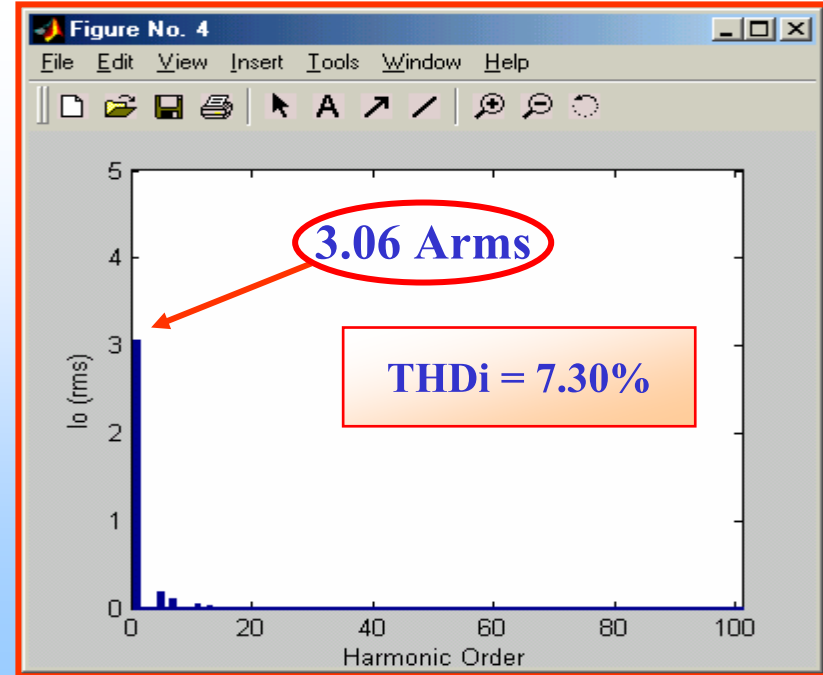
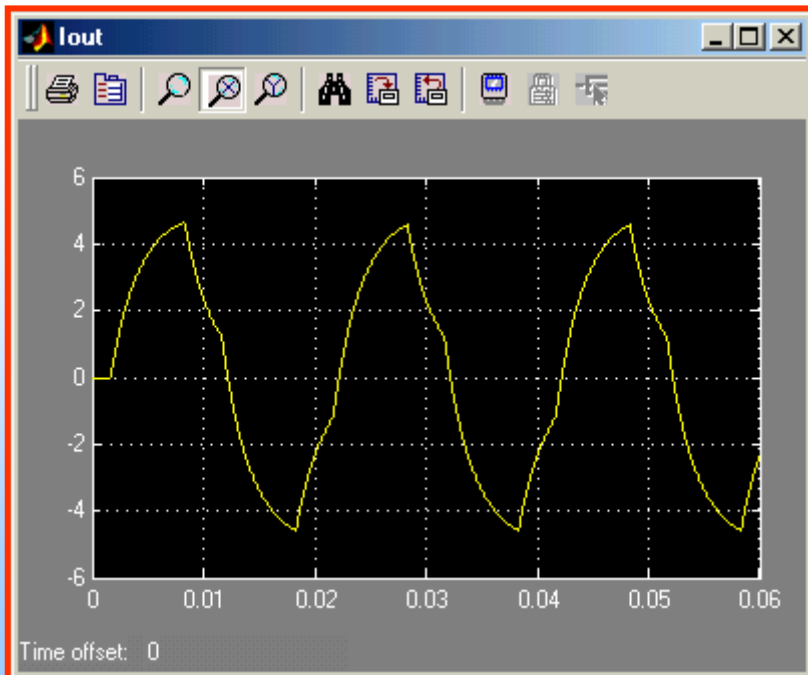
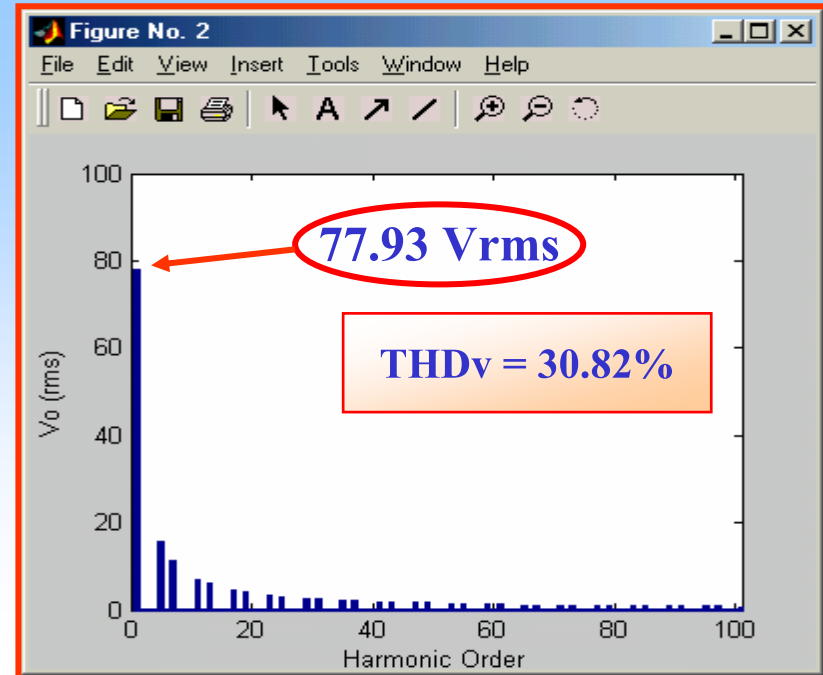
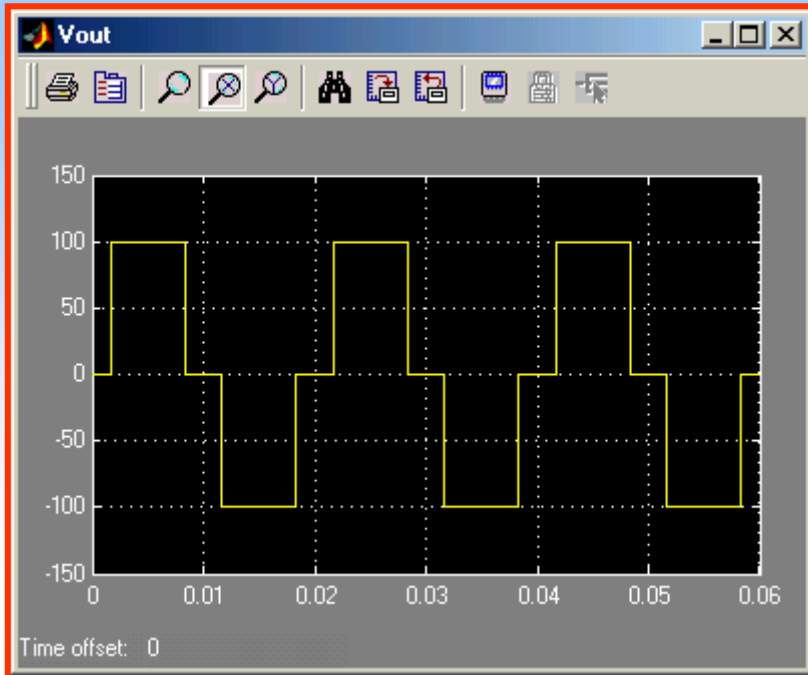


วงจรจำลองอินเวอร์เตอร์ 1 เฟส

แบบ Quasi Square Wave

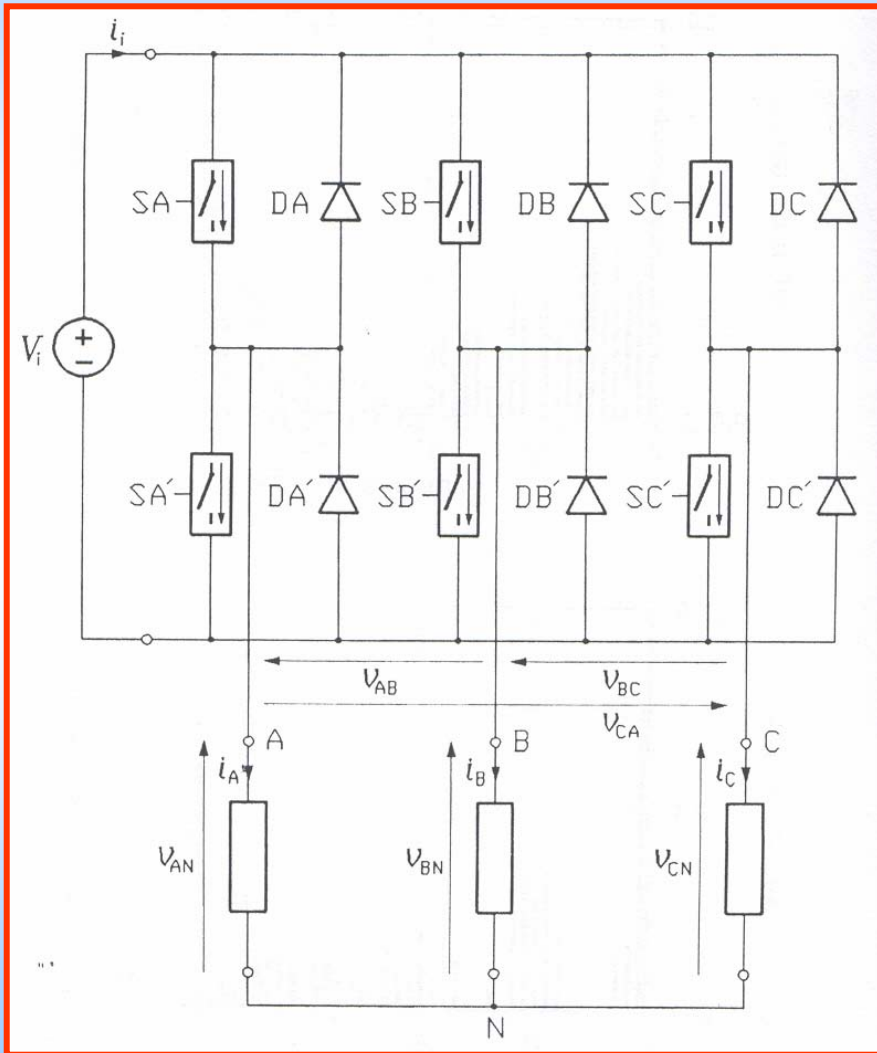
$V_{dc}=100 \text{ V. } R=20 \Omega \text{ } L=50 \text{ mH}$





9.3 การควบคุมแรงดันสำหรับอินเวอร์เตอร์สามเฟส

อินเวอร์เตอร์ 3 เฟส



$$\begin{bmatrix} v_{AB} \\ v_{BC} \\ v_{CA} \end{bmatrix} = V_i \begin{bmatrix} 1 & -1 & 0 \\ 0 & 1 & -1 \\ -1 & 0 & 1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a \\ b \\ c \end{bmatrix}$$

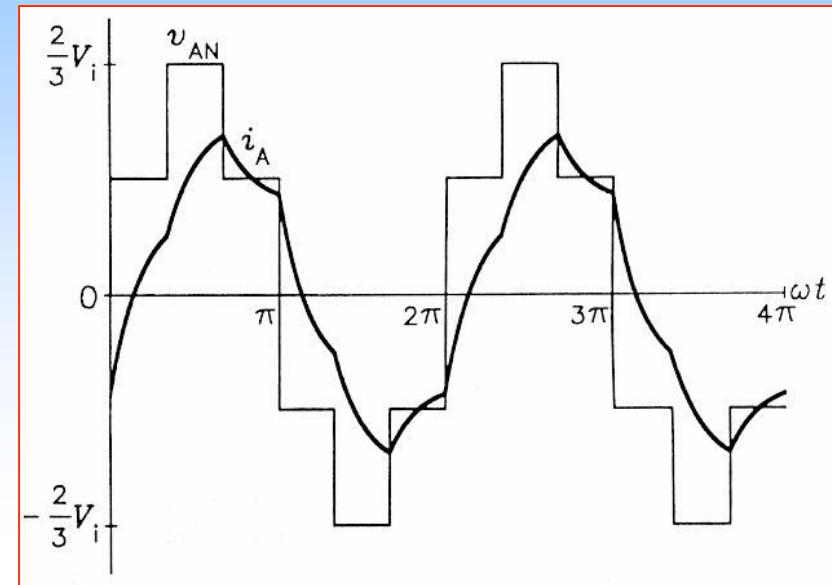
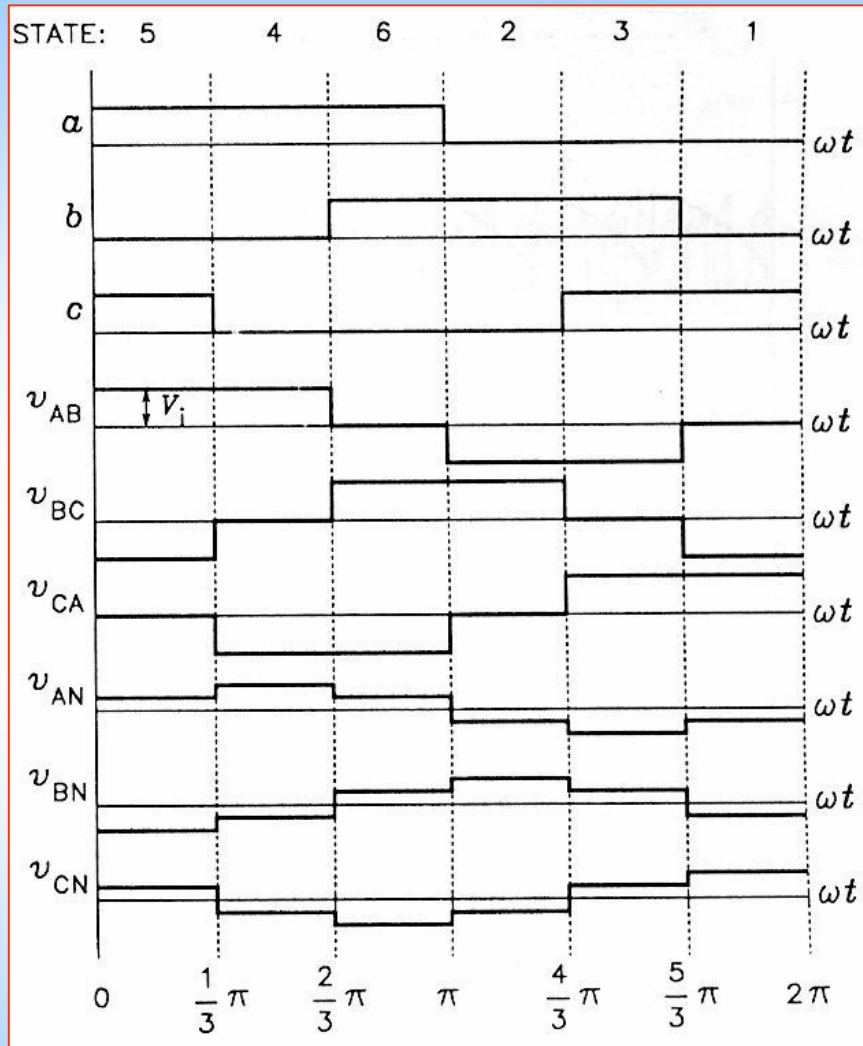
$$\begin{bmatrix} v_{AN} \\ v_{BN} \\ v_{CN} \end{bmatrix} = \frac{1}{3} \begin{bmatrix} 1 & 0 & -1 \\ -1 & 1 & 0 \\ -1 & -1 & -1 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} v_{AB} \\ v_{BC} \\ v_{CA} \end{bmatrix}$$

$$\begin{bmatrix} v_{AN} \\ v_{BN} \\ v_{CN} \end{bmatrix} = \frac{V_i}{3} \begin{bmatrix} 2 & -1 & -1 \\ -1 & 2 & -1 \\ -1 & -1 & 2 \end{bmatrix} \begin{bmatrix} a \\ b \\ c \end{bmatrix}$$

States และแรงดันเอาต์พุตของ 3 เฟส VSI

States and Output Voltages of the Three-Phase Voltage-Source Inverter

State	<i>abc</i>	v_{AB}/V_i	v_{BC}/V_i	v_{CA}/V_i	v_{AN}/V_i	v_{BN}/V_i	v_{CN}/V_i
0	000	0	0	0	0	0	0
1	001	0	-1	1	$-\frac{1}{3}$	$-\frac{1}{3}$	$\frac{2}{3}$
2	010	-1	1	0	$-\frac{1}{3}$	$\frac{2}{3}$	$-\frac{1}{3}$
3	011	-1	0	1	$-\frac{2}{3}$	$\frac{1}{3}$	$\frac{1}{3}$
4	100	1	0	-1	$\frac{2}{3}$	$-\frac{1}{3}$	$-\frac{1}{3}$
5	101	1	-1	0	$\frac{1}{3}$	$-\frac{2}{3}$	$\frac{1}{3}$
6	110	0	1	-1	$\frac{1}{3}$	$\frac{1}{3}$	$-\frac{2}{3}$
7	111	0	0	0	0	0	0



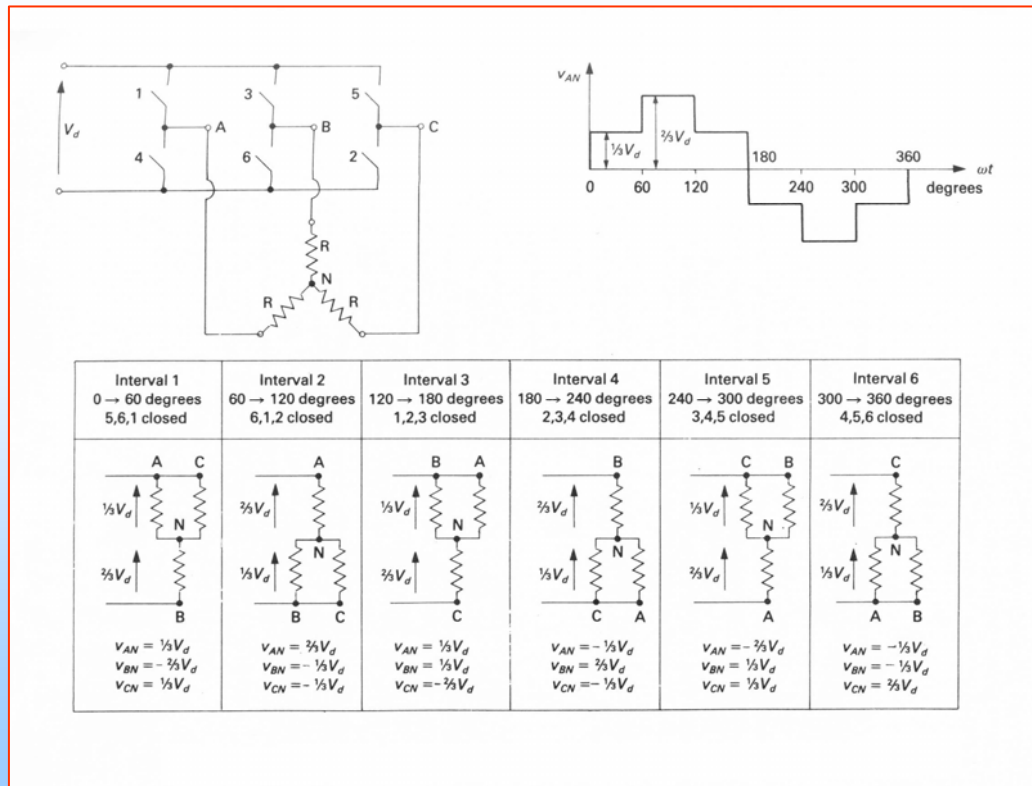
รูปคลื่นแรงดันและกระแสเอาต์พุตใน
อินเวอร์เตอร์ 3 เฟส

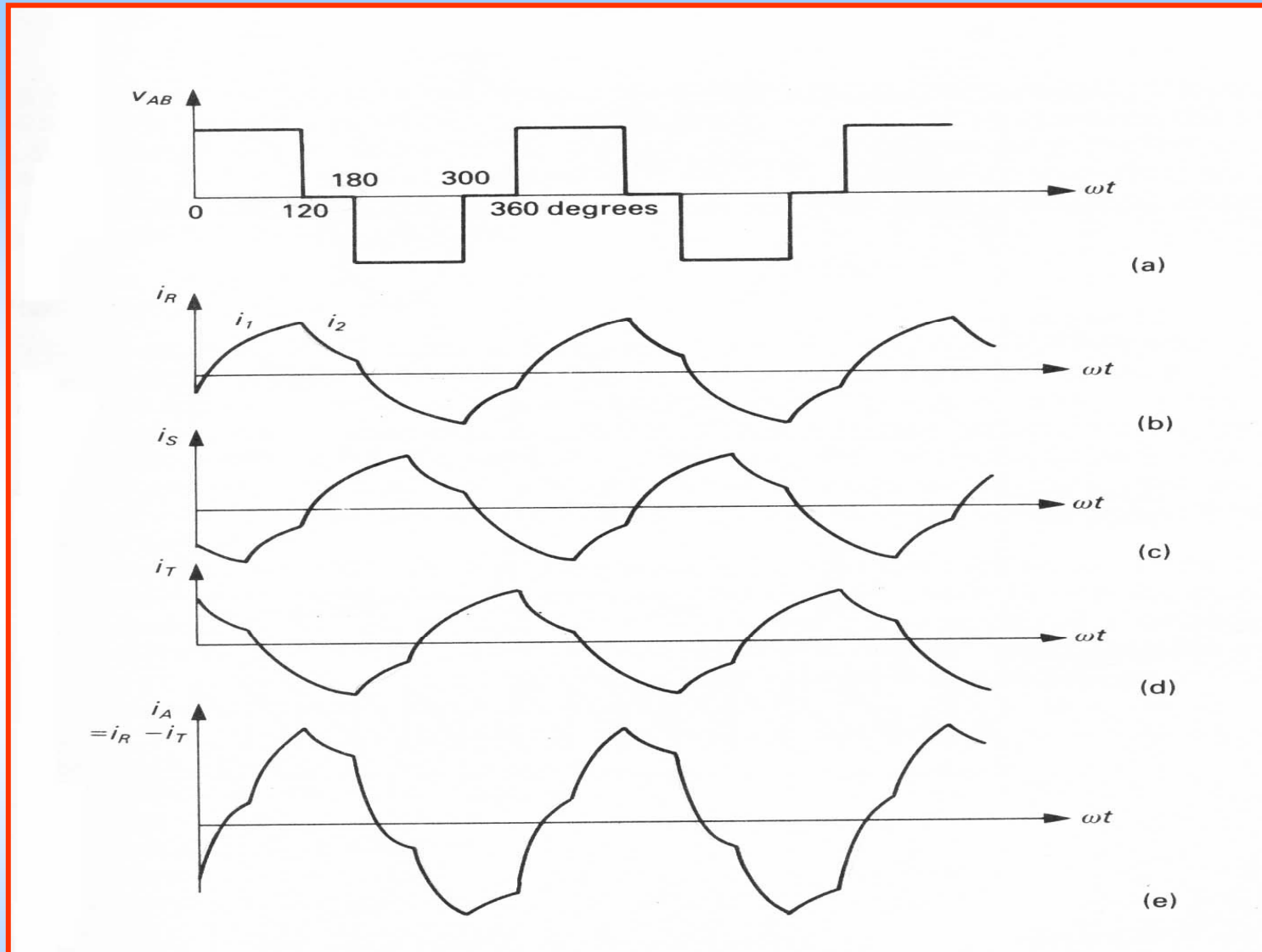
States และแรงดันเอาต์พุตของ 3 เฟส VSI

ฟูรีเยร์ของแรงดันเอาต์พุต

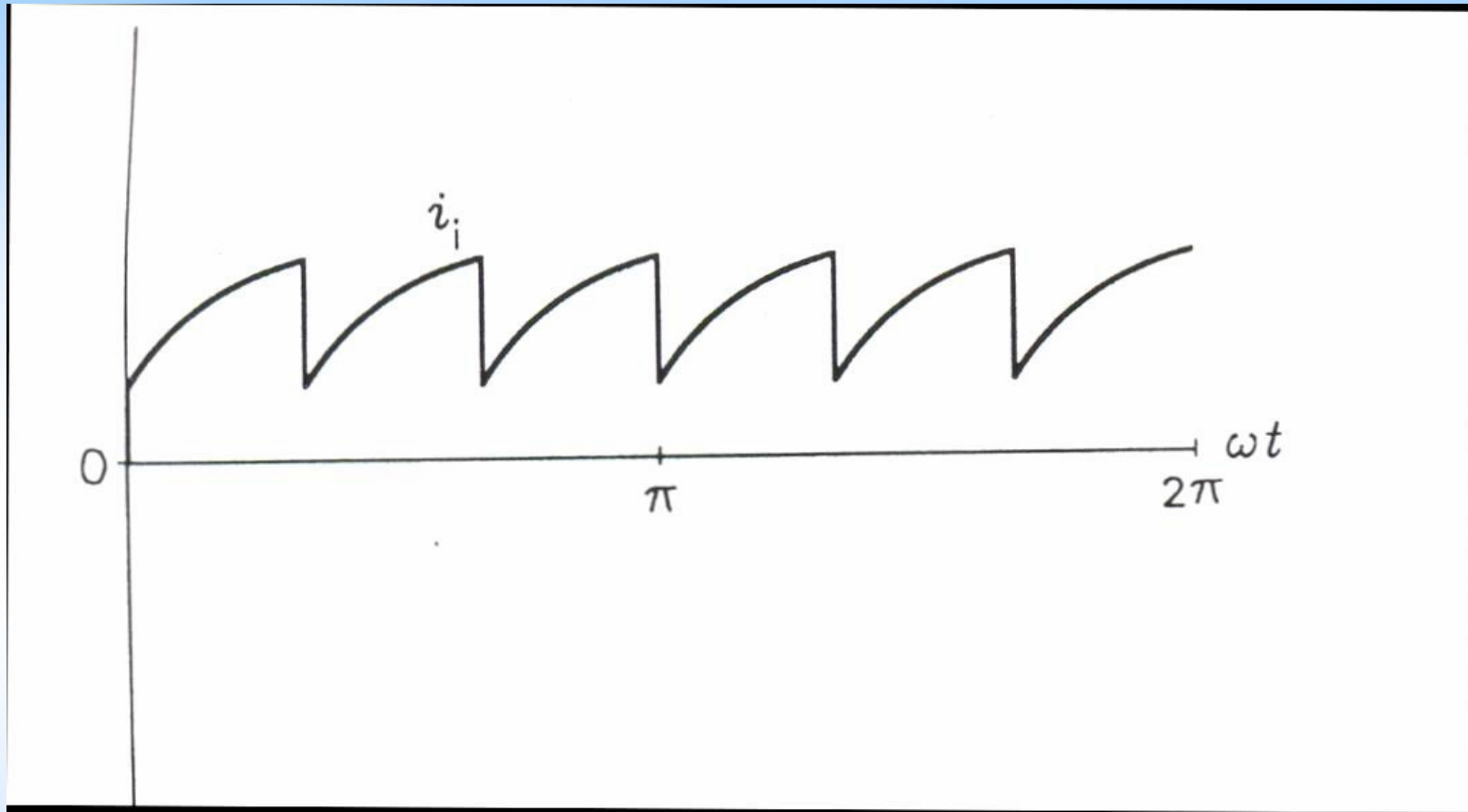
$$v_{AN} = \frac{2}{\pi} V_i \left[\sin \omega t + \frac{1}{5} \sin 5\omega t + \frac{1}{7} \sin 7\omega t + \frac{1}{11} \sin 11\omega t + \frac{1}{13} \sin 13\omega t + \dots \right]$$

$$v_{AB} = \frac{2\sqrt{3}}{\pi} V_i \left[\sin \omega t - \frac{1}{5} \sin 5\omega t - \frac{1}{7} \sin 7\omega t + \frac{1}{11} \sin 11\omega t + \frac{1}{13} \sin 13\omega t + \dots \right]$$

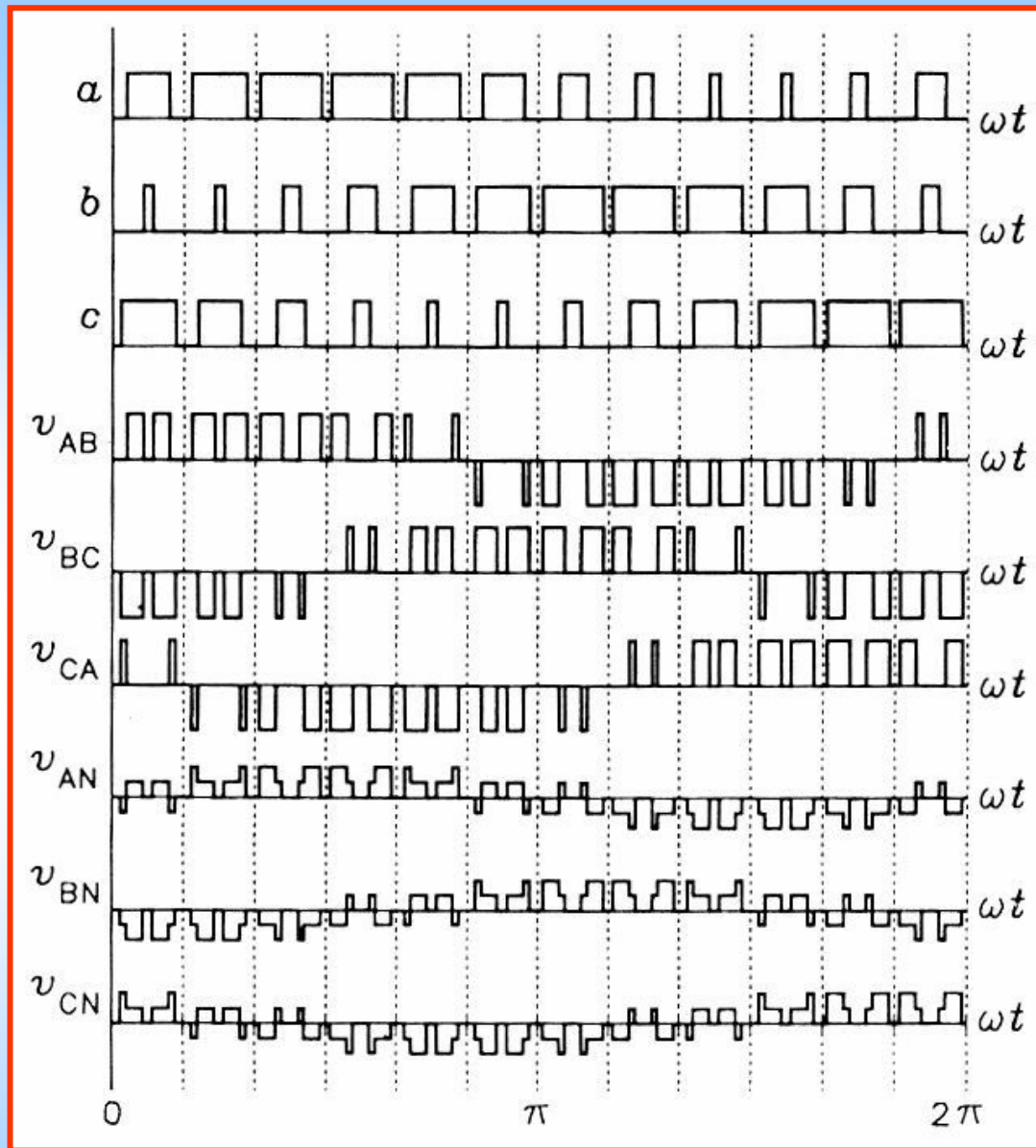




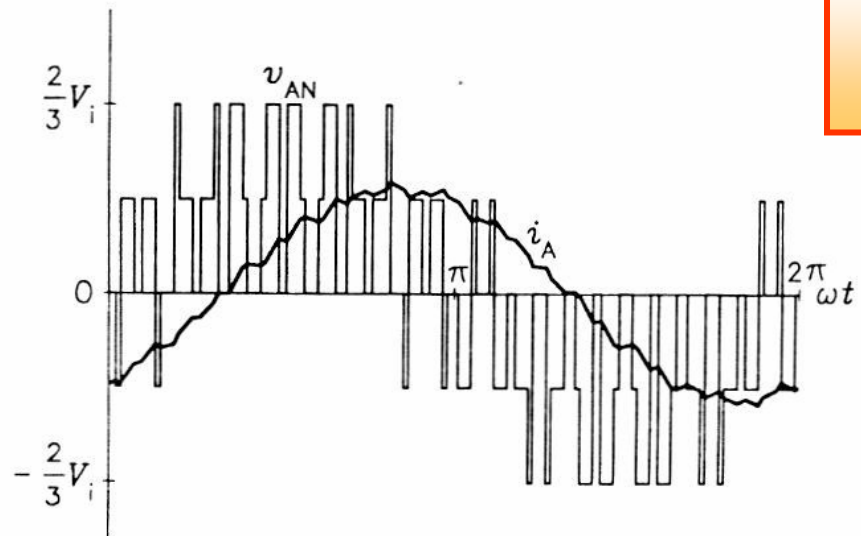
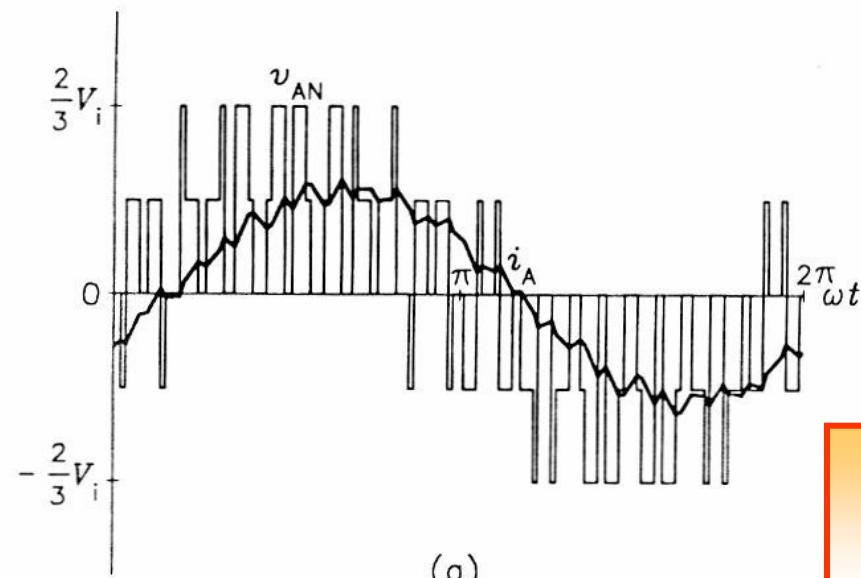
แรงดันระหว่างไลน์ และกระแสไลน์ของมอเตอร์ภายใต้การขับเคลื่อน



รูปคลื่นกระแสอินพุต

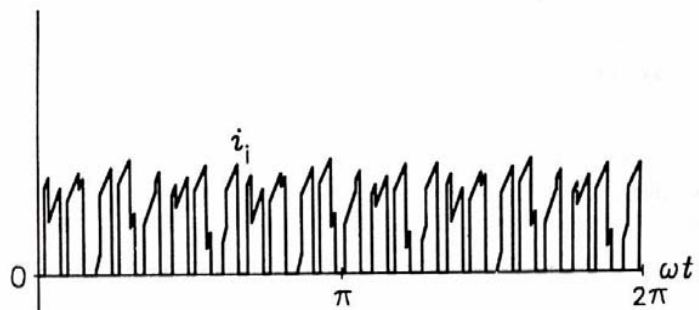


ตัวแปรการสวิตช์ , รูปคลื่นแรงดันเอาต์พุตใน 3 เฟส VSI ในโหมด PWM

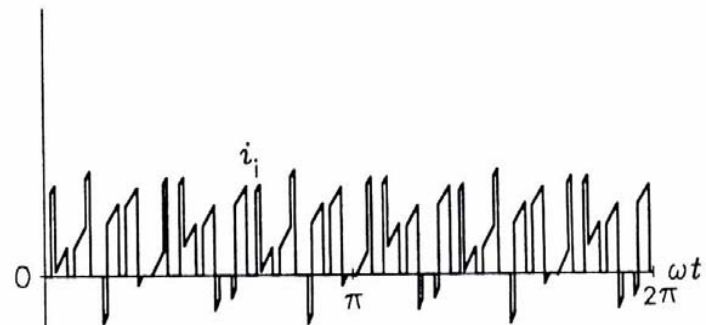


แรงดันและกระแสของ 3 เฟส VSI ใน
โหมด PWM

(a) มุมโหลด 30° (b) มุมโหลด 60°

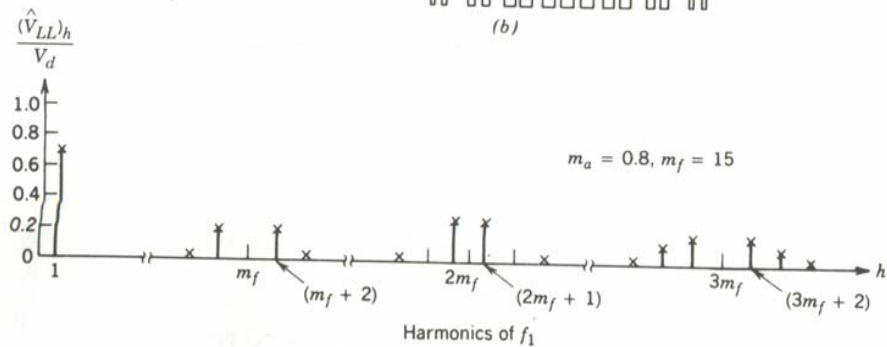
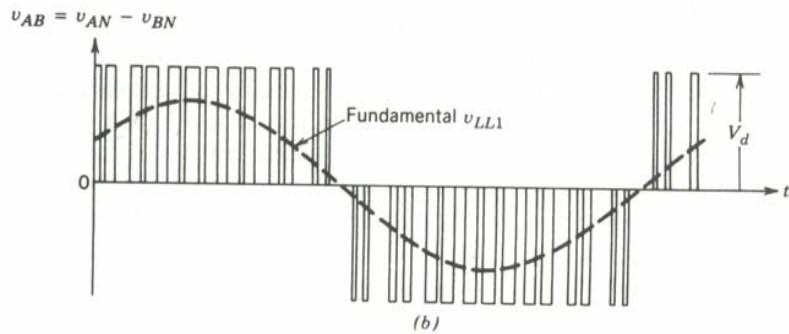
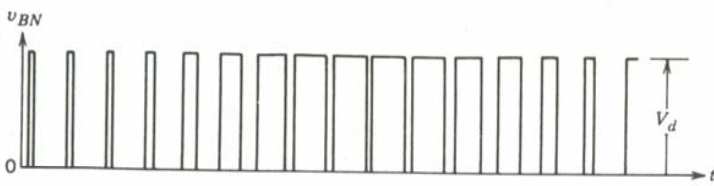
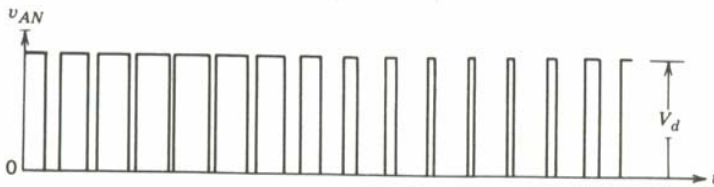
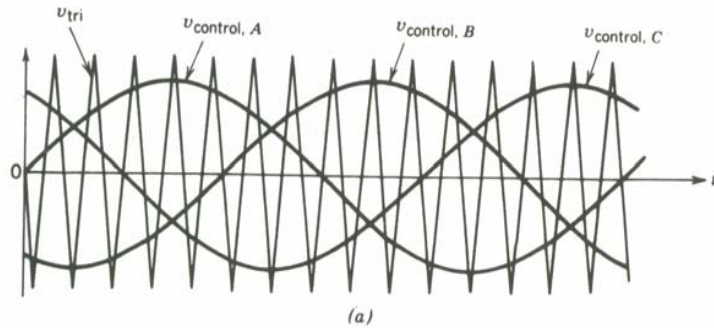


(a)



รูปคลื่นกระแสอินพุทของ 3 เฟส VSI ใน
โหมด PWM

(a) มุมโหลด 30° (b) มุมโหลด 60°

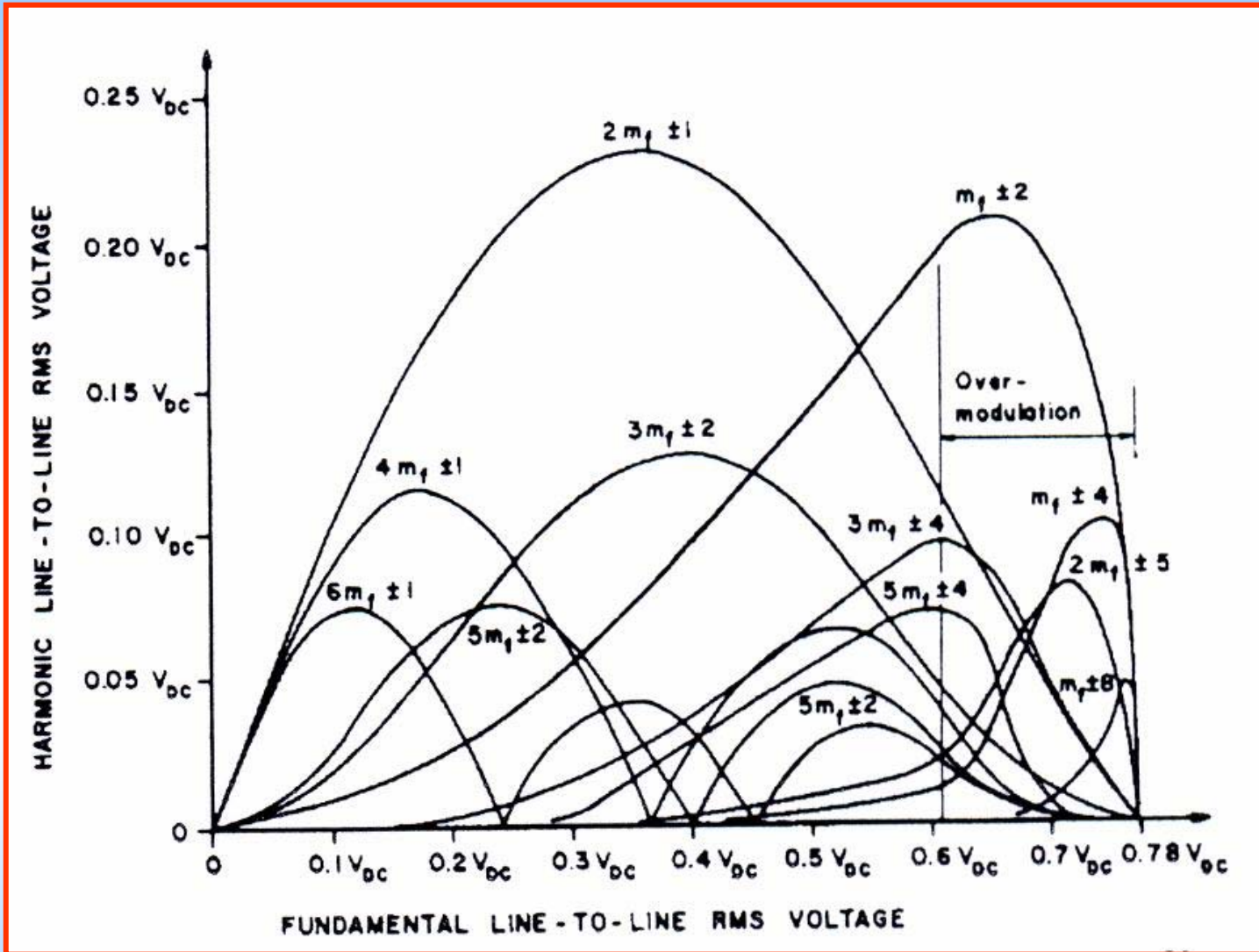


เทคนิค PWM ที่ใช้คลื่นพาหะ (Natural Sampling)

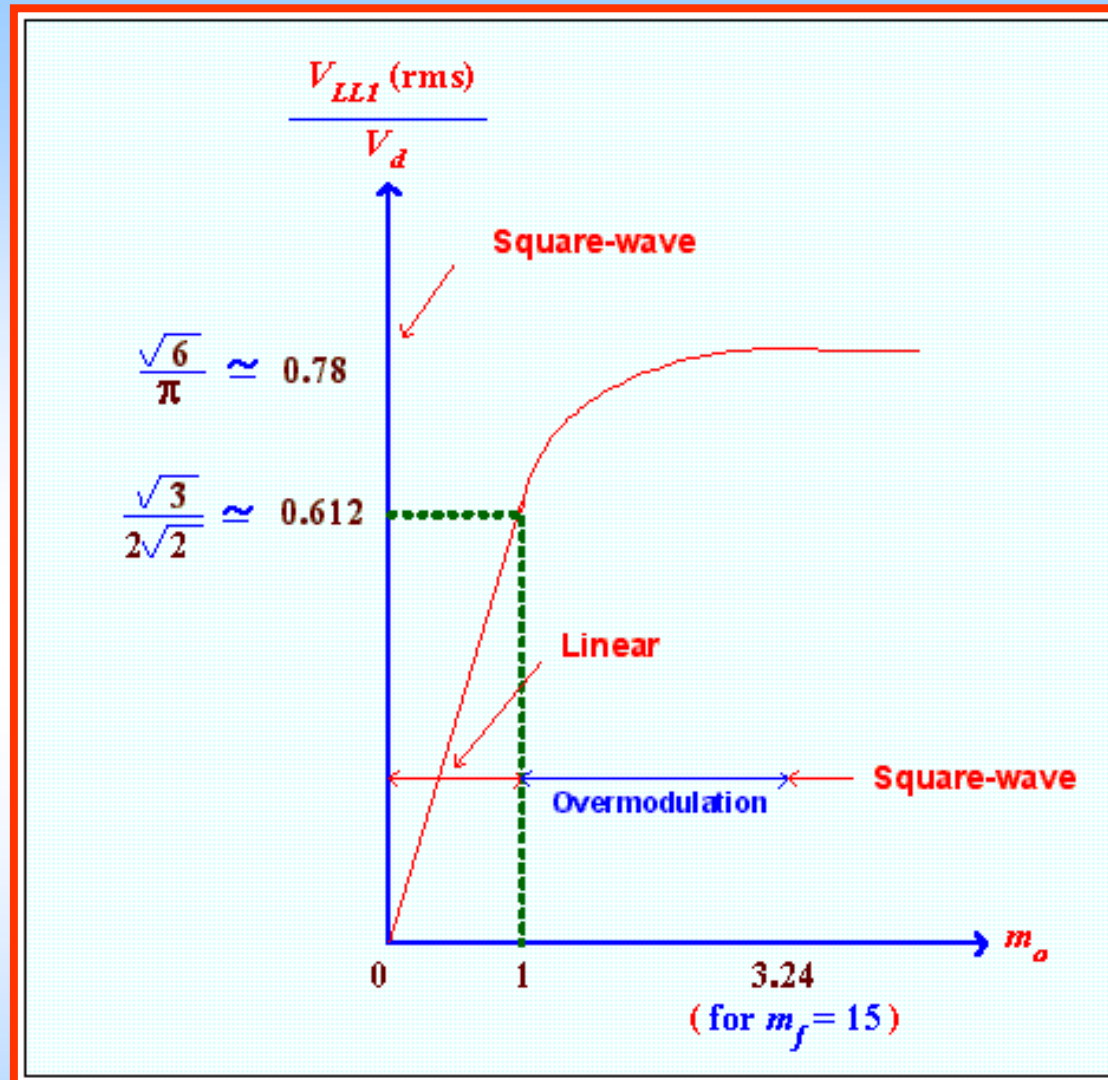
แรงดันเอาต์พุตที่ Normalized

h \ m_a	0.2	0.4	0.6	0.8	1.0
1	0.122	0.245	0.367	0.490	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

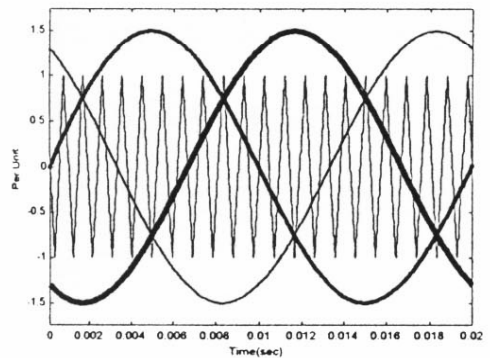
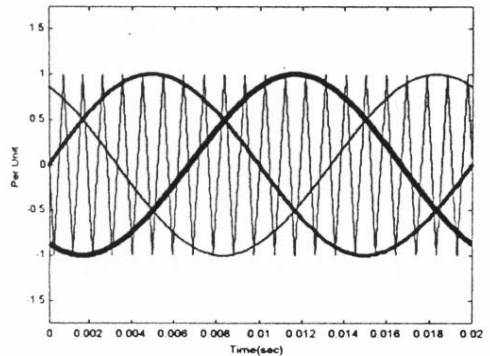
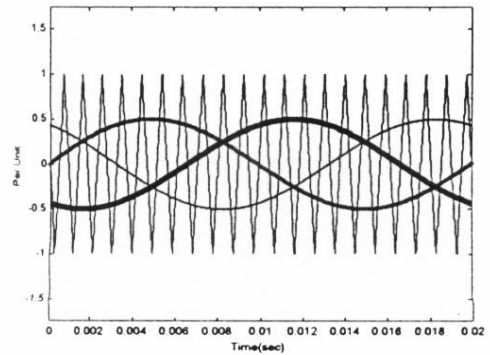
Note: $(V_{LL})_h/V_d$ are tabulated as a function of m_a where $(V_{LL})_h$ are the rms values of the harmonic voltages.



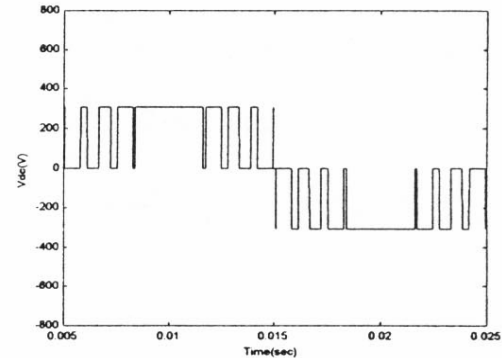
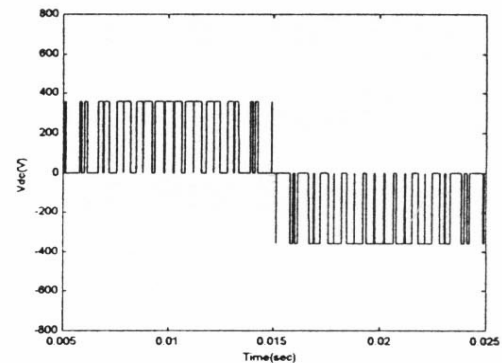
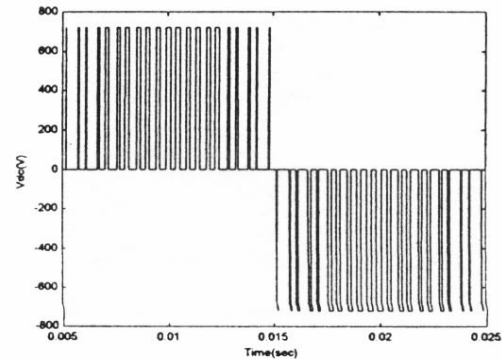
แรงดันฮาร์โมนิก



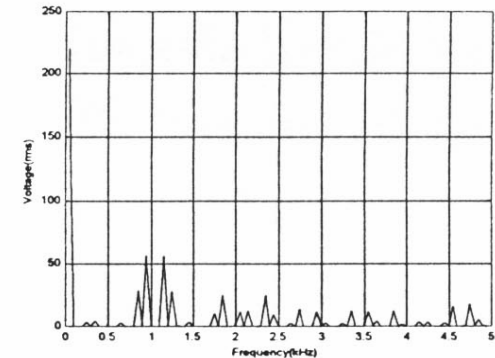
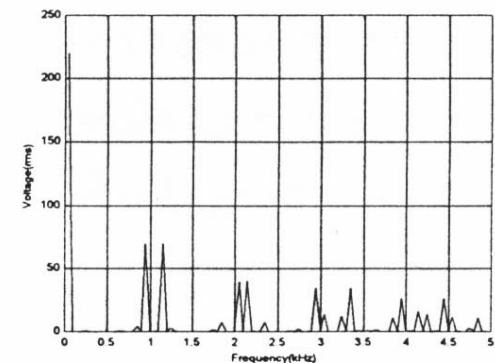
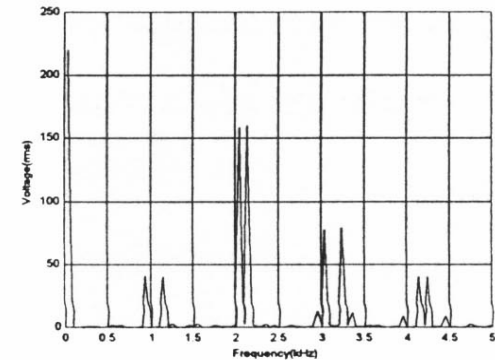
ความสัมพันธ์ระหว่างแรงดันเอาต์พุตพื้นดาเมนทอลกับดัชนีการมอดดูเลต



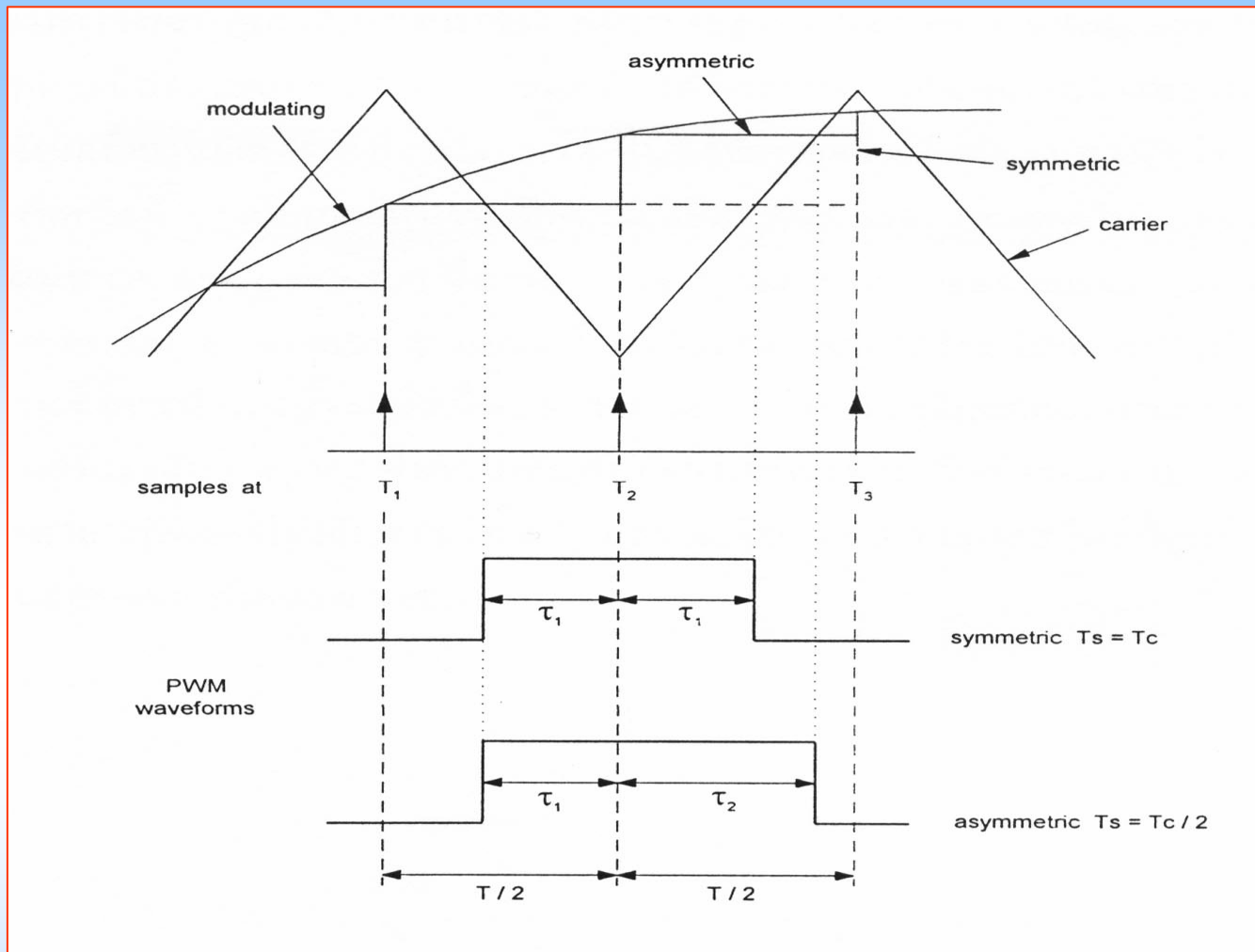
(ก) อัตราการมอดดูเลท



(ข) แรงดันไลน์เอ๊าท์พุท

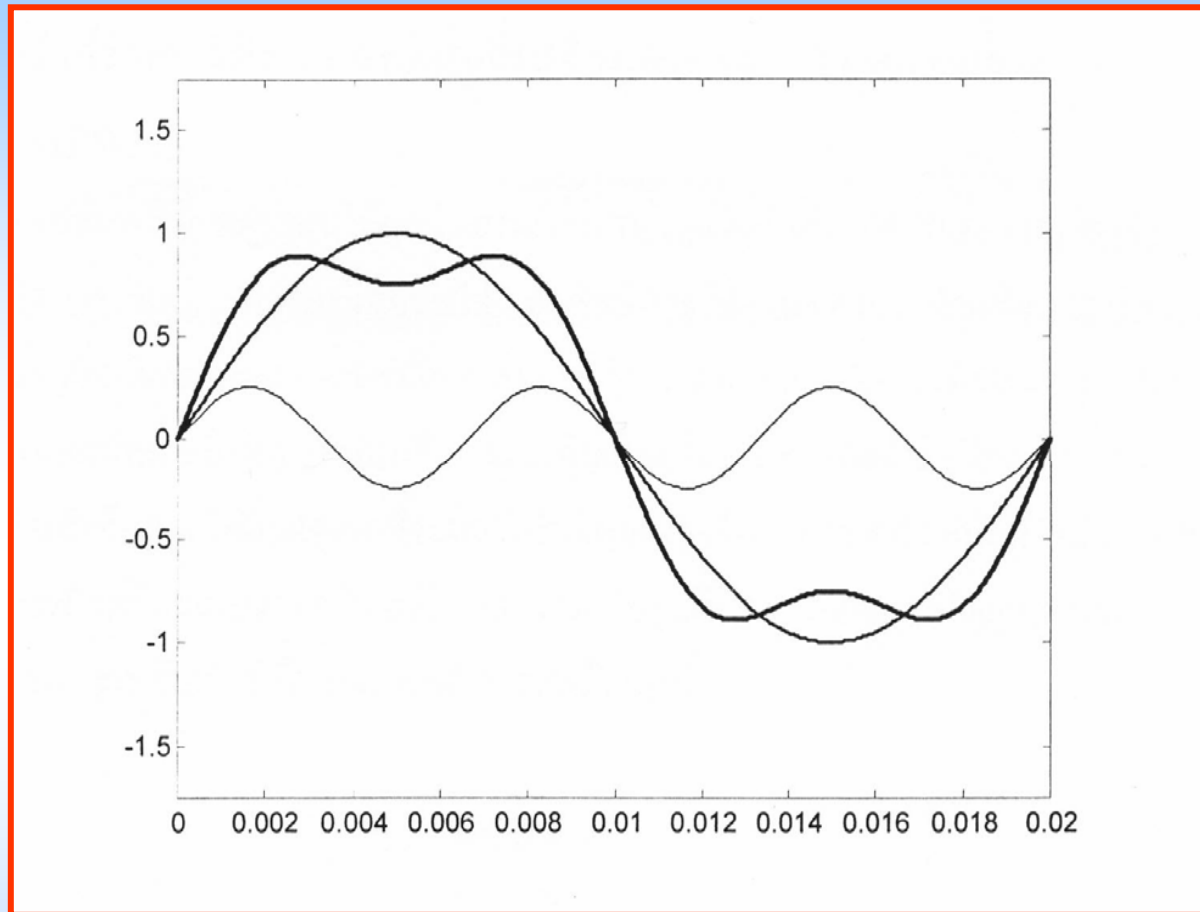


(ค) สเปกตรัมแรงดันเอ๊าท์พุท

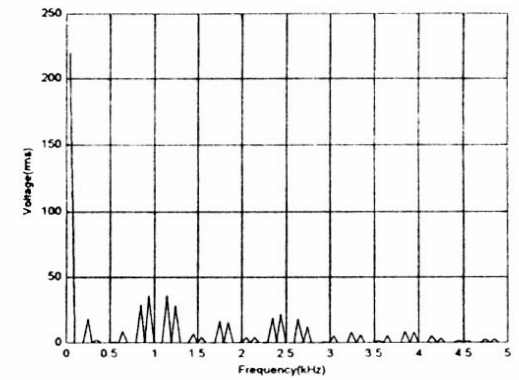
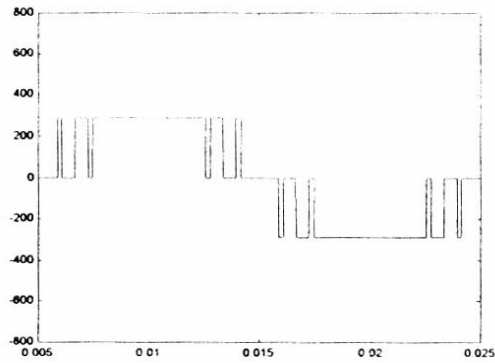
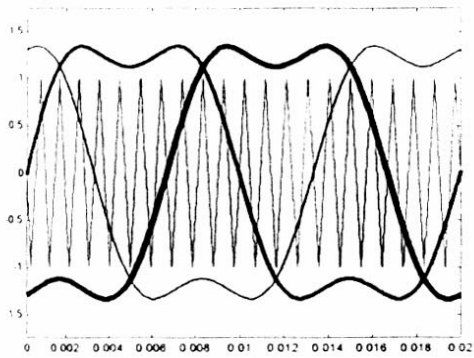
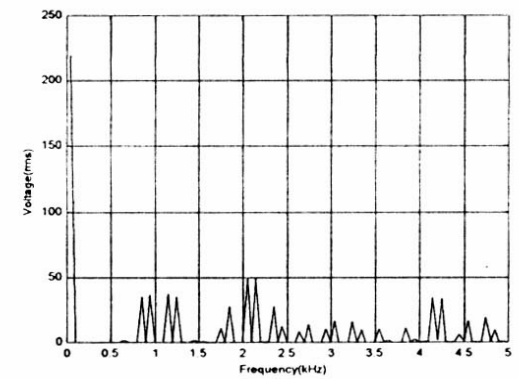
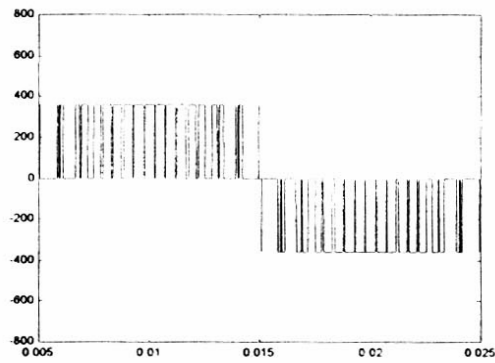
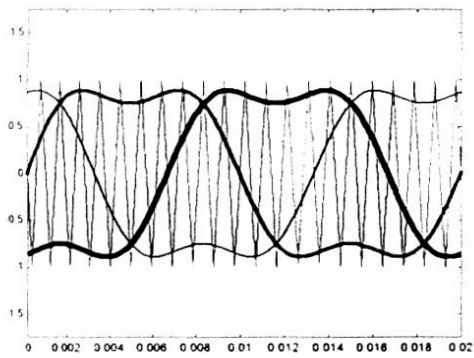
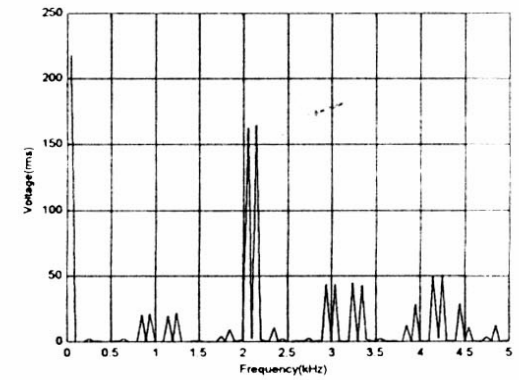
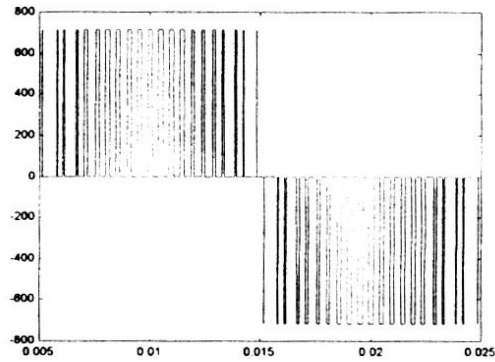
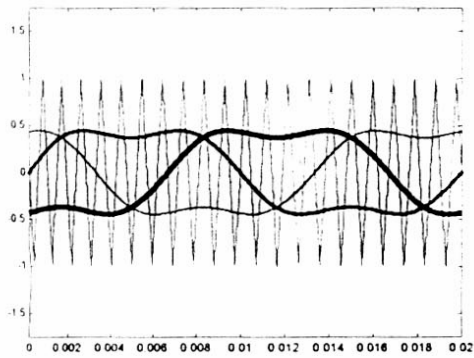


$$\tau_1 = \frac{T_c}{4} \left(1 - m_a \sin \omega_m t_n \right)$$

$$\tau_2 = \frac{T_c}{4} \left(1 + m_a \sin \omega_m t_{n+1} \right)$$



$$v_t = m_a \left[\text{Sin} \left(\omega_m t + \frac{1}{4} \text{Sin} 3\omega_m t \right) \right]$$

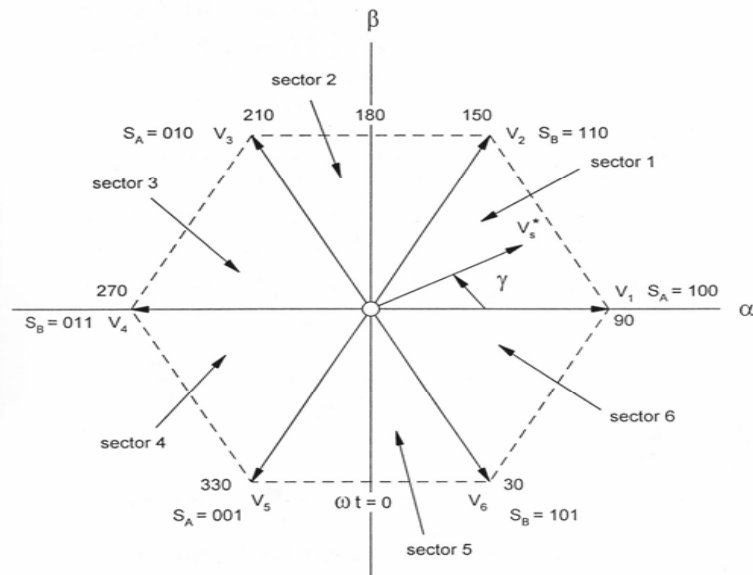


(ก) อัตราการมอดดูเลท

(ข) แรงดันไลน์เอ๊าท์พุท

(ค) สเปกตรัมแรงดันเอ๊าท์พุท

Sector ของ SVPWM

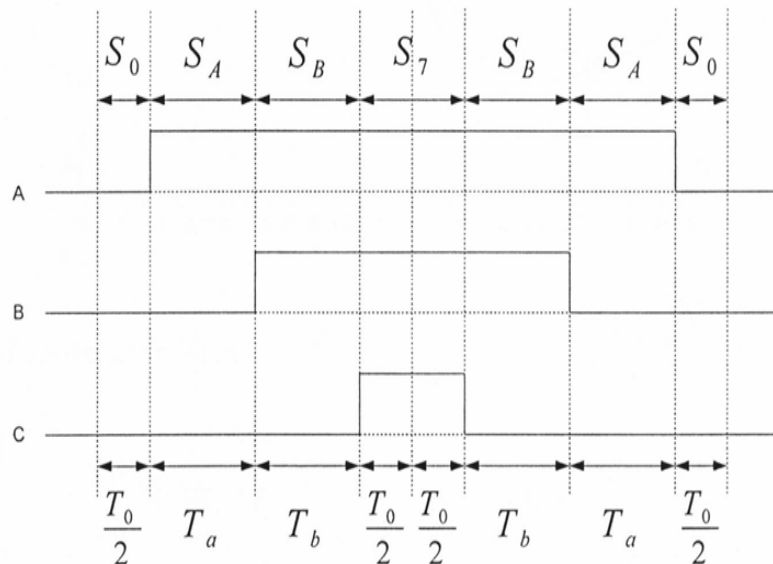


$$T_a = \frac{\sqrt{2}|v_s|}{V_{dc}} T \sin(60^\circ - \gamma)$$

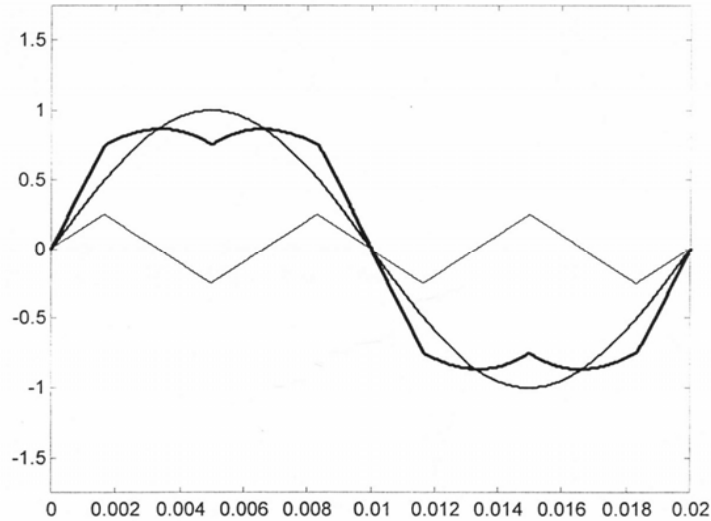
$$T_b = \frac{\sqrt{2}|v_s|}{V_{dc}} T \sin(\gamma)$$

$$0 \leq \gamma \leq 60^\circ$$

$$T = T_a + T_b + T_0$$

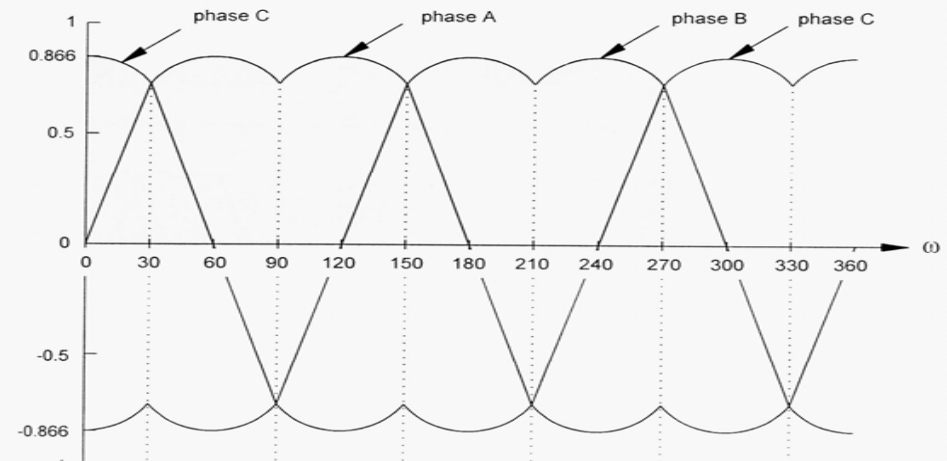


รูปแบบของสถานะ การสวิตช์ของ
SVPWM ใน Sector ที่ 1



แรงดันสเปซเวกเตอร์ต่อเฟส

รูปคลื่นแรงดันสเปซเวกเตอร์ 3 เฟส



sector	5	6	1	2	3	4	5
S_A	001	100	100	010	010	001	001
S_B	101	101	110	110	011	011	101

