

ELECTRÓNICA DE POTENCIA 1er SEMESTRE 2011 IIE

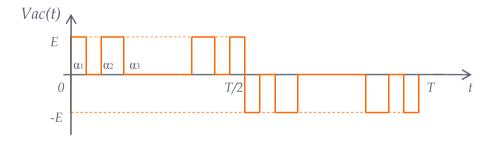
## PLAN DE TRABAJO

- 1. Rama inversora.
- 2. Puente inversor.
- 3. Técnicas de control para reducir o eliminar armónicos.
  - a) Técnicas de reducción de armónicos.
    - o Control por desfasaje de ondas.
    - PWM sinusoidal
  - b) Técnicas de eliminación explícita de armónicos.
    - PWM calculado
- 4. Generalización a sistemas trifásicos.
  - a) Conexión Fork.

# CONTROL CON ELIMINACIÓN EXPLÍCITA DE ARMÓNICOS: PWM CALCULADO

- De lo visto anteriormente surge que agregando conmutaciones a la forma de onda de tensión cuadrada original, se puede controlar el valor del primer armónico, y reducir armónicos, o incluso eliminar algunos determinados.
- Con PWM sinusoidal observamos que cuanto mayor es la cantidad de conmutaciones, más armónicos son reducidos.
- Con PWM calculado, demostraremos que es posible generar una onda de tensión en la que el valor de ciertos armónicos esté determinado.
- Demostraremos que es posible imponer el valor del primer armónico, y anular totalmente ciertos armónicos de interés.

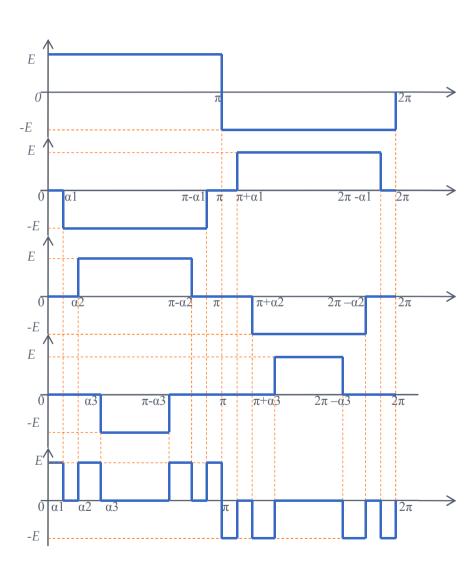
• Sea la siguiente tensión de salida, del tipo con retorno a cero (tres estados), con tres conmutaciones en el primer cuarto de ciclo de la fundamental. Sean  $\alpha_1$ ,  $\alpha_2$  y  $\alpha_3$  los ángulos en que ocurren las conmutaciones.



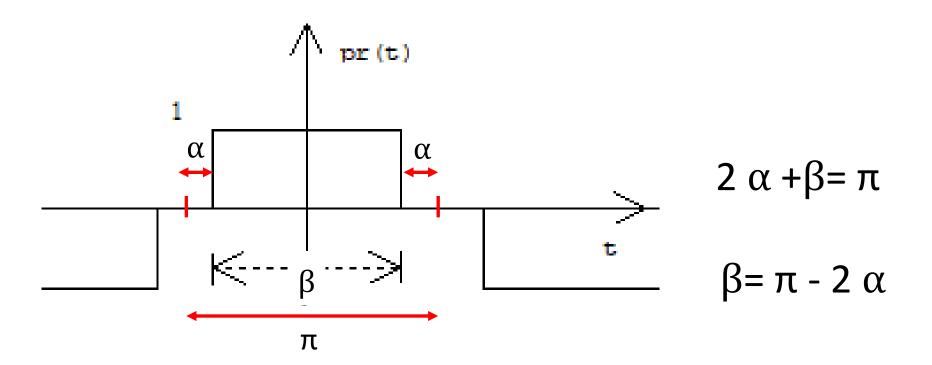
- La forma de onda tiene simetría de segunda especie, por lo que solo tendremos armónicos impares.
- Los ángulos donde se dan las conmutaciones cumplen:

$$\alpha_1 < \alpha_2 < \alpha_3 < \pi/2$$

o Para calcular el contenido armónico de la tensión de salida del inversor en este caso, es posible ver cómo se puede sintetizar la tensión de salida, sumando a la onda de tensión cuadrada, tres ondas de tensión rectangulares:



# Puso rectangular



- Se conoce el contenido armónico de cada onda. De forma genérica, cada pulso rectangular tiene una duración determinada por la relación:  $\beta_i = \pi 2\alpha_i$
- Cada pulso rectangular tiene el siguiente contenido armónico:

$$\begin{cases} C_n = \frac{2E}{\pi n} \sin\left(\frac{\beta n}{2}\right) \forall n \neq \dot{2} \\ C_n = 0 \forall n = \dot{2} y n = 0 \end{cases}$$

- Luego se tiene que:  $sin\left(\frac{(\pi-2\alpha_i)n}{2}\right) = sin\left(\frac{\pi n}{2}\right)cos(n\alpha_i)$
- Y por superposición se tiene que el contenido armónico de la tensión de salida del puente será:

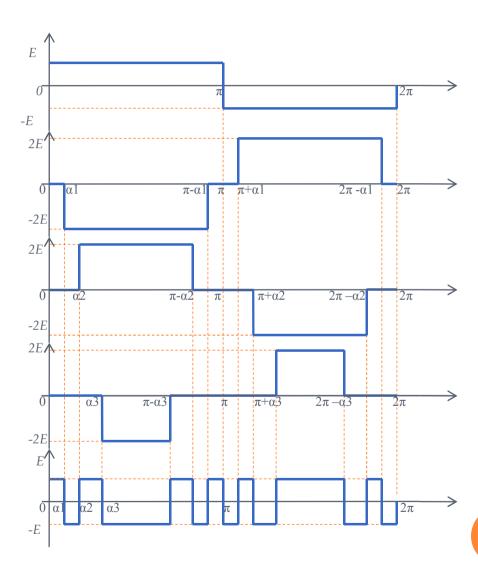
$$C_n = \frac{2E}{\pi n} \sin\left(\frac{\pi n}{2}\right) \left[1 - \cos(n\alpha_1) + \cos(n\alpha_2) - \cos(n\alpha_3)\right] \, \forall n \neq \dot{2}$$

• Si realizamos *M* conmutaciones en un cuarto de ciclo de la fundamental, tendremos *M* ángulos, y la expresión obtenida anteriormente se generaliza:

$$C_n = \frac{2E}{\pi n} \sin\left(\frac{\pi n}{2}\right) \left[1 + \sum_{k=1}^{M} (-1)^k \cos(n\alpha_k)\right] \, \forall n \neq \dot{2}$$

• Siempre debe cumplirse:  $\alpha_1 < \alpha_2 < \alpha_3 \dots < \alpha_M < \pi/2$ 

o También es posible controlar el inversor con una tensión de dos estados. Para estimar su contenido armónico, es posible ver cómo se puede sintetizar esta tensión de salida, sumando a la onda de tensión cuadrada, las mismas ondas de tensión rectangulares del caso de 3 estados, pero de amplitud 2\*E.



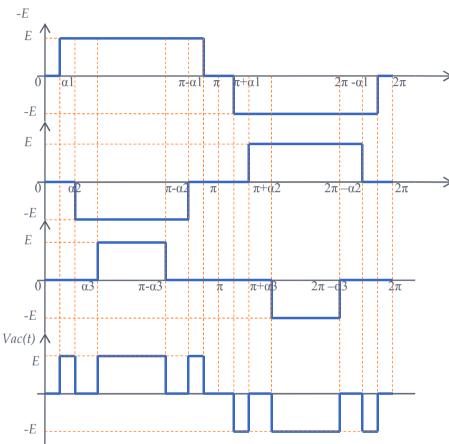
• Del mismo modo que con PWM calculado 3 estados, si realizamos *M* conmutaciones en un cuarto de ciclo de la fundamental, tendremos *M* ángulos, y la expresión general para el contenido armónico de la tensión de salida será:

$$C_n = \frac{2E}{\pi n} \sin\left(\frac{\pi n}{2}\right) \left[1 + 2\sum_{k=1}^{M} (-1)^k \cos(n\alpha_k)\right] \, \forall n \neq \dot{2}$$

• Siempre debe cumplirse:  $\alpha_1 < \alpha_2 < \alpha_3 \dots < \alpha_M < \pi/2$ 

# PWM CALCULADO 3 ESTADOS MODIFICADO

- Para controlar la tensión del primer armónico y el contenido armónico, generamos conmutaciones en la onda cuadrada original, obteniendo siempre un cambio de tensión en el origen.
- Otra forma de generar la tensión de salida es utilizar las mismas ondas rectangulares mostradas anteriormente, pero sin adicionarlas a la onda cuadrada original.



# PWM CALCULADO 3 ESTADOS MODIFICADO

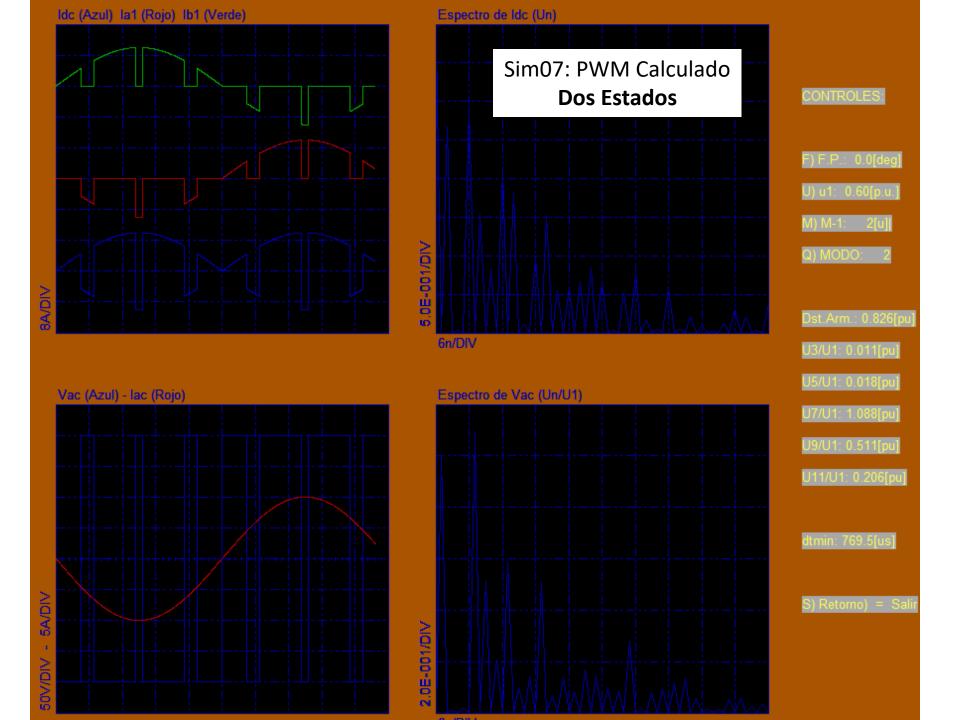
- Con este método, se tienen 2 conmutaciones menos por período (las correspondientes a 0° y 180°).
- En el caso de PWM calculado 2 o 3 estados, se tienen 4\*M+2 conmutaciones totales por período, con PWM modificado, se tienen 4\*M.
- En este caso, el contenido armónico de la tensión de salida del inversor será:

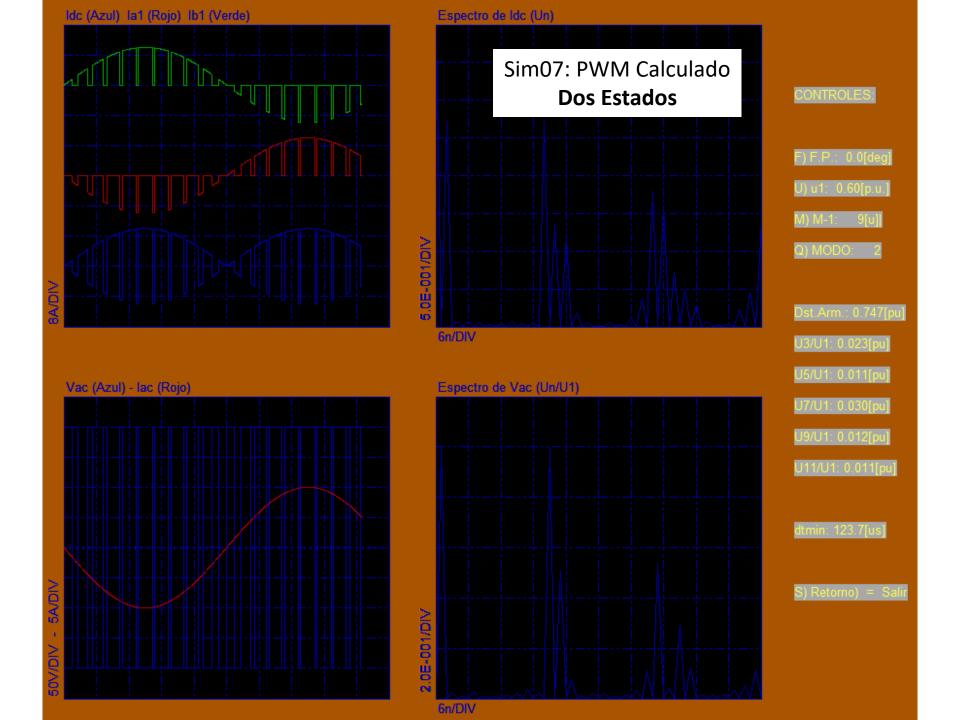
$$C_n = \frac{2E}{\pi n} \sin\left(\frac{\pi n}{2}\right) \left[\sum_{k=1}^{M} (-1)^{k+1} \cos(n\alpha_k)\right] \, \forall n \neq \dot{2}$$

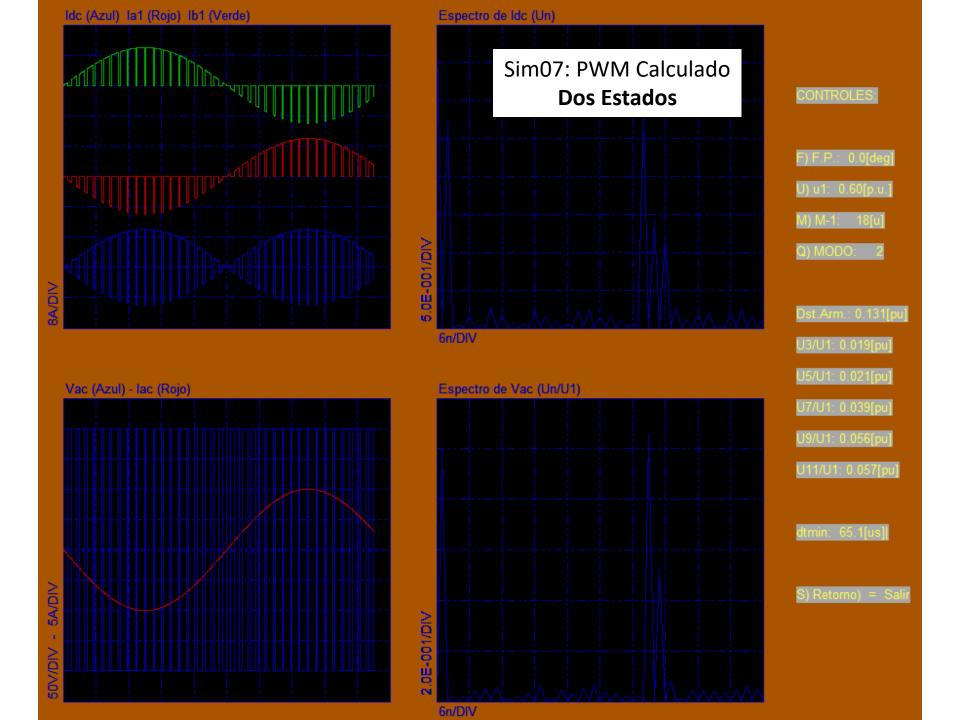
- Siempre debe cumplirse:  $\alpha_1 < \alpha_2 < \alpha_3 \dots < \alpha_M < \pi/2$
- Ver simulaciones 6 y 7.

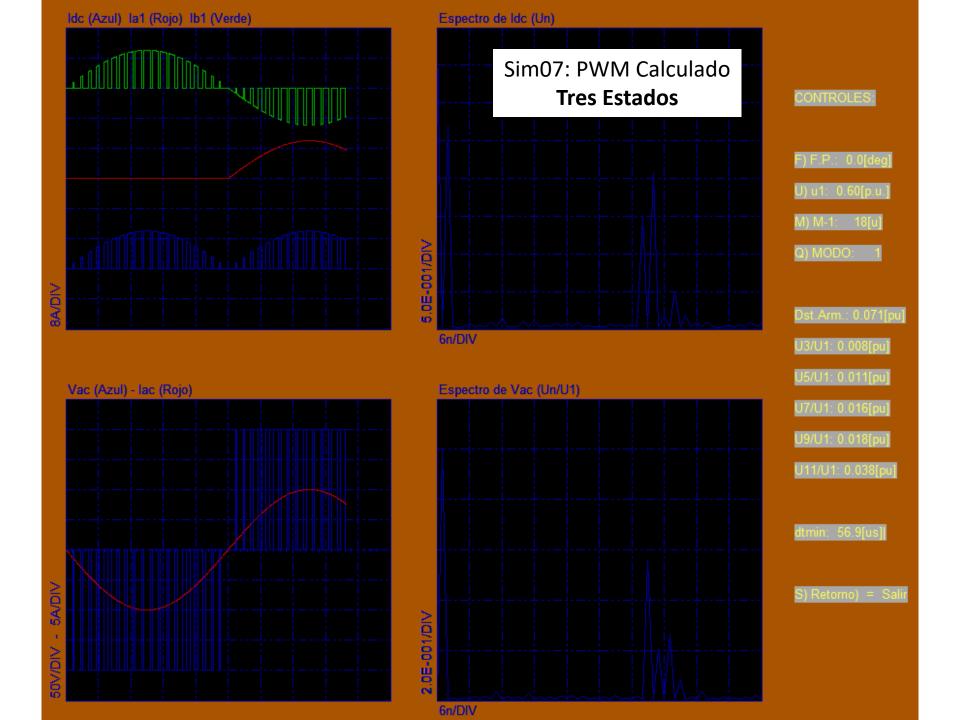
#### PWM CALCULADO: CONCLUSIONES

- Con M ángulos de conmutación, establecemos un sistema de M ecuaciones, una para cada armónico que se desea imponer, y M incógnitas.
- En particular podemos imponer un valor para el fundamental de tensión, y eliminar los primeros *M-1* armónicos.
- Con PWM calculado, se eliminan los armónicos totalmente, a diferencia de PWM sinusoidal donde simplemente se reducen, desplazándose su energía a armónicos superiores.
- Debe destacarse que el sistema de ecuaciones no es lineal, por lo que su solución debe ser hallada con métodos de cálculo adecuados (p.ej. Método de Taylor).
- Por otra parte, el sistema puede no tener solución para un valor de fundamental U1, pero puede tenerlo para –U1. También pueden hallarse 2 soluciones.





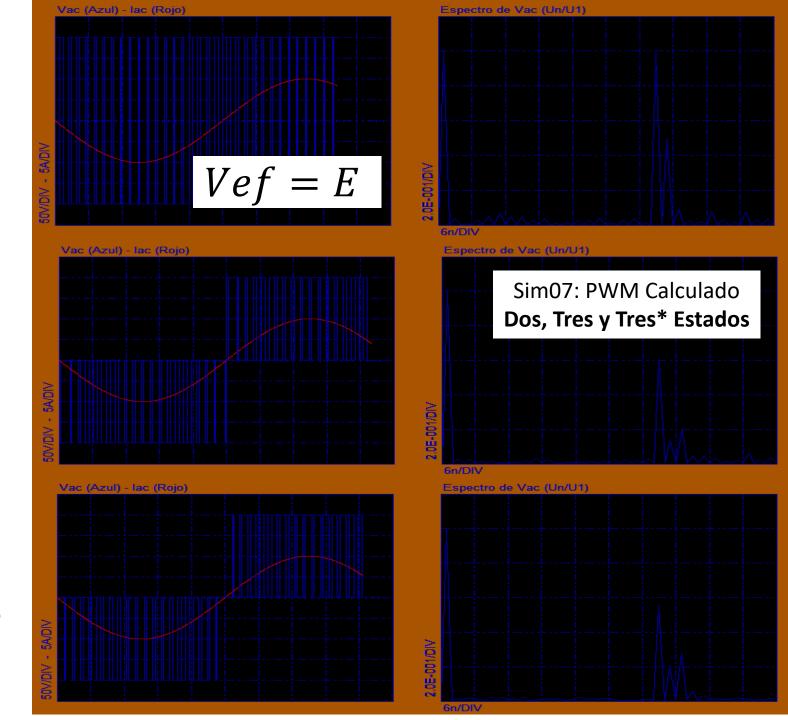




2 Estados M = 18 m = 0,6 Dist = 13 %

3 Estados M = 18 m = 0,6 Dist = 7 %

3 Estados\*
M = 18
m = 0,6
Dist = 6.5 %



### PWM CALCULADO: CONCLUSIONES

- Formas básicas de implementar el control del inversor utilizando PWM calculado:
  - a) Barrido pre-calculado único y control de E. Para un conjunto de ángulos fijos pre-calculados se controla el valor de U1 variando E. Controlar E implica colocar una fuente DC-DC o AC-DC.
  - b) Barridos escalonados para diferentes valores de U1 deseados. Es necesario un mayor potencial de manejo de información.
  - c) Control en tiempo real. Cada vez que se desea modificar U1 se recalculan los ángulos. Esta aplicación es realizable si se dispone de tiempo (sistema lento y estable) o de gran capacidad de cálculo.
  - d) Función de transferencia. Se pre-calculan los ángulos para diversos valores de U1 y se busca la función que determina cada ángulo en función de U1. Luego se linealiza entre puntos.