

---

# PWM AC/AC 컨버터를 사용한 3상 전압 위상천이기

최남섭

여수대학교

Three Phase Voltage Phase Shifter Using PWM AC/AC Converter

Nam-Sup Choi

Yosu National University

E-mail : nschoi@yosu.ac.kr

## 요 약

전력의 흐름제어와 전원시스템의 과도안정성 개선을 위하여 전압의 위상을 제어할 필요성이 있는 경우가 있다. 이제까지 위상 천이기는 주로 상변압기와 사이리스터 텁변환기를 사용하여 구성하였는데, 이는 응답속응성이 느리고 제어안정성이 떨어지는 단점이 있다. 본 논문에서는 PWM AC/AC 컨버터를 사용한 3상 전압 위상천이기를 제안한다. 제안된 3상 전압 위상천이기는 PWM 제어에 의하여 응답속응성이 우수하고 과도상태에서의 제어안정성을 개선시킬 수 있는 장점이 있다. 본 논문에서는 제안된 시스템의 회로구성, 동작원리와 특성 등을 설명하여 그 특징과 장단점을 나타내고, 이를 PSIM 컴퓨터 시뮬레이션을 통하여 동작과 해석의 타당성을 확인한다.

## ABSTRACT

Phase shifter has been used as a means of power-flow control and for transient stability improvement in AC transmission system. Until now, phase shifters have been based on an injection transformer. Conventional phase shifters with tap changers require regular maintenance and allow only step-like control of the phase angle. This paper propose a three-phase phase shifter using PWM AC/AC converter, which can improve system response and control stability in the applications. This paper deals with the circuit topology, operating principle so that the features of the phase shifter will be shown through computer simulation, especially using PSIM software.

## 키워드

전압 위상천이기, PWM AC/AC 컨버터, 전력흐름제어, AC 초퍼

## I. 서 론

전력의 흐름제어와 전원시스템의 과도안정성 개선을 위하여 전압의 위상을 제어할 필요성이 있는 경우가 있다[1],[2]. 이제까지 위상 천이기는 주로 상변압기와 사이리스터 텁변환기를 사용하여 구성하였는데, 이는 응답속응성이 느리고 제어 안정성이 떨어지는 단점이 있다. 또한, 텁변환기로 사용된 상변압기는 무겁고 부피가 크며 주기적인 보수, 유지의 필요성이 상존한다. 그림 1은 텁변환기를 사용한 위상천이기를 나타낸다[2],[3].

최근 PWM AC/AC 컨버터, 즉 AC 초퍼를 사용한 전압 위상천이기가 제안되었다[4]. 그림 2는 AC 초퍼를 사용하여 텁변환기의 제어의 불연속성을 개선한 전압 위상천이기이다. 그림 2에서 각 단상 AC 초퍼는 그림 1의 텁변환기의 기능을 대신한다. 그림 2에서 전원입력의 선간전압을 사용하였고, 이 선간전압의 일부가 AC 초퍼와 각 단상변압기를 통하여 원래의 전원 상전압에 일정비율 더해지고, 그 결과 출력전압의 위상이 변하게 된다.

그림 3은 단상 AC 초퍼의 회로구성을 나타낸

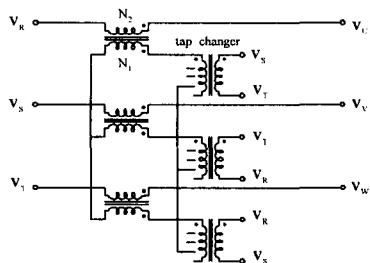


그림 1. 템변환기를 사용한 위상천이기

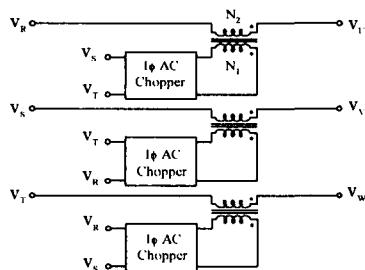


그림 2. 단상 AC 초퍼를 사용한 위상천이기

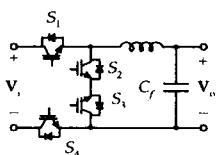


그림 3. 단상 AC 초퍼.

다. 단상 AC 초퍼의  $S_1$ 과  $S_4$ 는 동시에 온오프되며, 이때  $S_2$ 와  $S_3$ 은  $S_1$ ,  $S_4$  스위치와 상보적인 스위칭 동작을 한다[5].[6]. 따라서, 그림 2에 보인 위상천이기는 12개의 IGBT 스위치로 이루어져 다소 그 구성이 복잡하다. 또 그림 2의 위상천이기

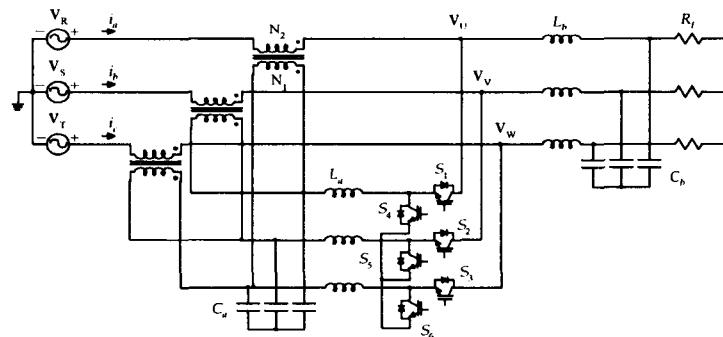


그림 5. 제안된 3상 전압 위상천이기

그림 4. 출력전압을 피드백하는 위상천이기

는 최대 조절 위상각이  $60^\circ$ 인 단점이 있다. 본 논문에서는 그림 4와 같이 단일의 3상 PWM AC/AC 컨버터를 사용한 전압 위상천이기 를 제안한다. 제안된 위상천이기는 단지 6개의 IGBT 스위치만을 사용하므로 구성이 간단하다. 특히, 출력전압을 피드백하여 전원입력 상전압에 더해지도록 회로가 구성되어 위상각의 최대 조절 범위도  $120^\circ$ 로 확장된다.

본 논문에서는 제안된 시스템의 회로구성, 동작원리와 특성 등을 설명하여 그 특징과 장단점을 나타내고, 이를 PSIM 컴퓨터 시뮬레이션을 통하여 동작과 해석의 타당성을 확인한다.

## II. 회로구성과 동작원리

그림 5는 제안된 3상 전압 위상천이기를 나타낸다. 그림 5에서  $L_a$ ,  $C_a$ 는 3상 PWM AC/AC 컨버터의 출력력축 필터이고,  $L_b$ ,  $C_b$ 는 부하에 위상천이기의 출력 필터이다.  $S_1$ ,  $S_2$ ,  $S_3$ 는 동시에 온오프 스위칭하고, 이때  $S_4$ ,  $S_5$ ,  $S_6$ 은  $S_1$ ,  $S_2$ ,  $S_3$ 와 상보적으로 스위칭한다. 그러므로 그림 5의 제어변수는 단지 1개이며,  $S_1$ ,  $S_2$ ,  $S_3$ 의 스위칭 duty ratio,  $D$ 로 나타낼 수 있다.

그림 5에서 보듯이, 3상 AC 초퍼의 입력전압은 위상천이기의 출력전압  $V_U$ ,  $V_V$ ,  $V_W$ 이며, 3상 AC 초퍼의 출력전압은 권선비  $N_1:N_2$ 를 갖는 3개의 단상변압기를 통하여 위상천이기의 입력전압과 더해지도록 feedback된다. 예를들면, 전원 상전압

$V_R$ 에는 출력 선간전압  $V_{UV}$ (= $V_U - V_V$ )의 일부가 더 해진다. 즉,

$$V_U = V_R + n V_{UW} \quad (1)$$

$$V_V = V_S + n V_{VU} \quad (2)$$

$$V_W = V_T + n V_{WV} \quad (3)$$

여기서,  $n$ 은 단상변압기의 권선비와 AC 초퍼의 duty ratio,  $D$ 를 곱한 전체적인 피드백 비율을 나타낸다.

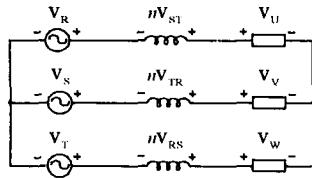


그림 7. 기존의 방법.

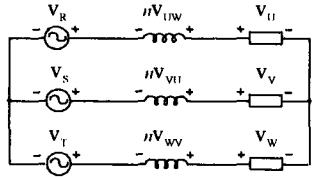


그림 6. 제안된 방법.

그림 6과 7은 기존의 방법과 본 논문에서 제안된 방법의 차이를 보인다. 그림 6에서 다음의 관계식이 성립한다.

$$- V_R - n V_{ST} + V_U - V_V + n V_{TR} + V_S = 0 \quad (4)$$

$$- V_S - n V_{TR} + V_V - V_W + n V_{RS} + V_T = 0 \quad (5)$$

$$V_U + V_V + V_W = 0 \quad (6)$$

식 (4)~(6)으로부터 기존의 위상천이기의 출력 상전압은 다음과 같다.

$$V_U = \sqrt{3n^2+1} \angle -\tan^{-1}(\sqrt{3n}) V_R \quad (7)$$

$$V_V = \sqrt{3n^2+1} \angle -\tan^{-1}(\sqrt{3n}) V_S \quad (8)$$

$$V_W = \sqrt{3n^2+1} \angle -\tan^{-1}(\sqrt{3n}) V_T \quad (9)$$

식 (4)~(6)으로부터,  $n$ 의 최대값이 1인 경우, 기존의 방법에서 위상각의 최대 조절값은  $60^\circ$ 임을 알 수 있다.

한편, 그림 7에서 다음의 관계식이 성립한다.

$$- V_R - n V_{UW} + V_U - V_V + n V_{VU} + V_S = 0 \quad (10)$$

$$- V_S - n V_{VU} + V_V - V_W + n V_{WV} + V_T = 0 \quad (11)$$

$$V_U + V_V + V_W = 0 \quad (12)$$

식 (10)~(12)로부터 새롭게 제안된 위상천이기의 출력상전압은 다음과 같이 정리된다.

$$V_U = \frac{1}{\sqrt{3n^2-3n+1}} \angle -\tan^{-1}\left(\frac{\sqrt{3n}}{2-3n}\right) V_R$$

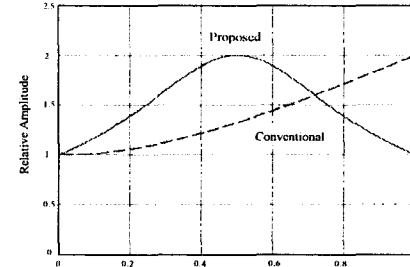


그림 8. 진폭 특성의 비교.

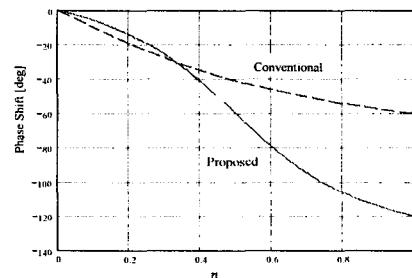


그림 9. 위상천이 특성의 비교

$$V_V = \frac{1}{\sqrt{3n^2-3n+1}} \angle -\tan^{-1}\left(\frac{\sqrt{3n}}{2-3n}\right) V_S \quad (13)$$

$$V_W = \frac{1}{\sqrt{3n^2-3n+1}} \angle -\tan^{-1}\left(\frac{\sqrt{3n}}{2-3n}\right) V_T \quad (14)$$

$$V_U = \frac{1}{\sqrt{3n^2-3n+1}} \angle -\tan^{-1}(\sqrt{3n}) V_R \quad (15)$$

그림 8과 그림 9는 기존의 방법과 본 논문에서 제안된 방법 사이의 크기와 위상의 변화에 대한 비교이다. 그림 8에서 보듯이 기존의 위상천이기는  $n$ 이 증가함에 따라 단조증가하는 반면, 제안된 위상천이기는 증가후 감소하는 특성을 나타낸다. 위상천이기에서 진폭의 변화는 다른 AC 초퍼를 사용하여 제어할 수 있으므로 본 두 파형의 비교는 큰 의미가 없다고 할 수 있다.

한편, 그림 9에서 기존의 위상천이기는 제어위상 범위가  $60^\circ$ 인 반면, 제안된 위상천이기는  $120^\circ$ 로 2배 큼을 볼 수 있다. 즉, 제안된 위상천이기는 제어위상 범위가 넓은 만큼, 응용에 따라 안정도 개선의 동적범위가 증가된 장점을 갖는다.

## II. 컴퓨터 시뮬레이션

본 논문에서 제안된 위상천이기의 동작과 특성을 확인하기 위하여 PSIM을 사용하여 시뮬레이션을 수행하였다. 다음은 시뮬레이션에 사용된 그림 5의 회로의 회로정수의 값이다.

전원 상전압의 실효값: 220 V  
단상변압기의 권선비:  $N_1:N_2=1:1$

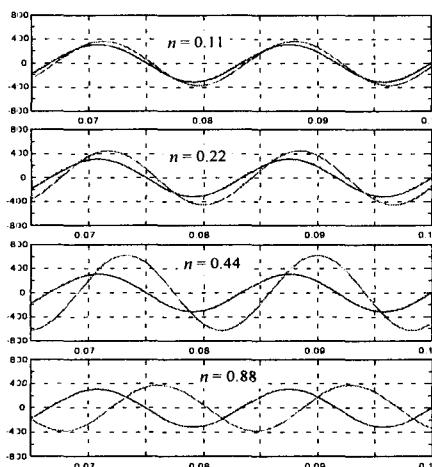


그림 10. 제안된 위상천이기의  $n$ 의 변화에 대한 입력전압과 출력전압 파형.

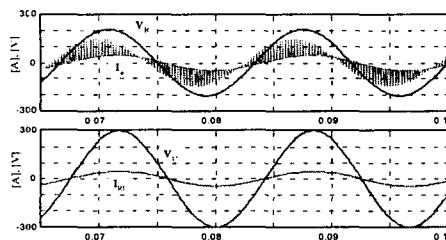


그림 11. 입력전류와 부하전류.

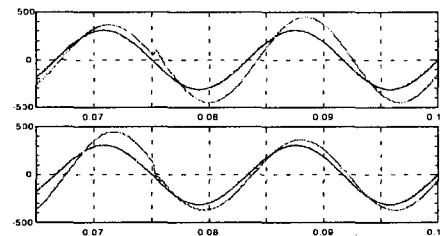


그림 12. 제안된 위상천이기의 과도응답.

AC 초퍼의 필터상수:  $L_a=0.1 \text{ mH}$ ,  $C_a=50 \text{ uF}$   
위상천이기의 필터상수:  $L_b=1 \text{ mH}$ ,  $C_b=20 \text{ uF}$   
부하저항:  $R_L=9.6 \Omega$   
스위칭 주파수: 12 kHz

그림 10은  $n$ 을 0.11, 0.22, 0.44, 0.88로 각각 변화 시킬 때, 위상천이기의 출력 상전압의 파형을 나타낸다. 그림 10에,  $n$ 을 증가시키면 출력전압의 위상각은 입력전압보다 자연되어 증가하고, 출력전압의 크기는 증가 후 감소함을 확인할 수 있다.

그림 11은  $n=0.22$ 이고 저항부하일 때 위상천이기의 입력전류와 부하에 공급되는 전류의 파형을 각각 입력전압과 부하전압의 파형과 함께 보여주고 있다. 그림 11에서 보듯이, 입출력 전압파형의

위상이 서로 다른데 불구하고 위상천이기의 입력과 출력측에서의 역률이 1이 됨을 확인할 수 있다. 또, 부하전압의 크기가 다소 증가한 만큼 부하전압의 크기가 감소하였음을 확인할 수 있다.

그림 12는  $n$ 의 값을 변화시켰을 때 위상천이기의 과도응답을 나타낸다. 그림 12의 상단의 파형은 0.75 msec의 시점에서  $n$ 을 0.11에서 0.22로 증가시켰을 경우이며, 하단은  $n$ 을 0.22에서 0.11로 감소시킨 경우이다. 그림 12에서 보듯이, 제안된 위상천이기는 거의 순간적으로 위상을 변화시키면서 명령치를 추종하고 있음을 확인할 수 있다.

## V. 결 론

본 논문에서는 3상 PWM AC/AC 컨버터를 사용한 새로운 3상 전압 위상천이기를 제안하였다. 제안된 위상천이기는 12개의 IGBT 스위치를 사용하던 기존의 것과 비교할 때 단지 6개의 IGBT 스위치만을 사용하므로 구성이 간단하고, 출력전압을 피드백하여 전원입력 상전압에 더해지도록 회로가 구성되어 위상각의 최대 조절범위도  $120^\circ$ 로 확장된다. 또, PSIM 컴퓨터 사물레이션을 통하여 입력측의 역률 또한 1이며, 과도응답특성도 우수한 것으로 확인되었다.

## 참고문헌

- [1] Ishigae, A., Zhao, J. and Taniguchi, T., "Representation and control of high speed phase shifter for an electric power system", IEE Proc. Gener. Transm. Distrib., Vol. 145, No. 3, pp. 308-314, 1998.
- [2] Iravani, M. R. and Maratukulam, D., "Review of semiconductor-controlled (static) phase shifter for power system applications", IEEE Transactions on Power Systems, Vol. 9, No. 4, pp. 1833-1839, 1994.
- [3] Ooi, B. T., Dai, S. Z., Galiana, F. D., "A solid-state PWM phase shifter", IEEE Transactions on Power Delivery, Vol. 8, No. 2, pp. 573-579, 1993.
- [4] Kim, J. H. and Kwon, B. H., "Three-phase ideal phase shifter using AC choppers", IEE Proc. Electr. Power Appl., Vol 147, No. 4, pp. 329-335, 2000.
- [5] Kwon, B. H., Min, B. D., and Kim, J. H., "Novel topologies of AC choppers", IEE Proc. Electr. Power Appl., Vol 143, No. 4, pp. 323-330, 1996.
- [6] Vekataraman, G., Johnson, B. K. and Sundaram, A., "An AC-AC power converter for custom power applications", IEEE Transactions on Power Delivery, Vol. 11, No. 3, pp. 1666-1671, 1996.