# 스위칭 노이즈 감쇄형 고속철도차량 모터블록 스택 개발 Development of switching noise reduction high-speed rail vehicle MOTOR-BLOCK stack 김은기\*†. 김형균\*\*

Eungi Kim\*†, Hyeonggyun Kim\*\*

초 록 고속철도차량 모듈형 스택 개발 당시 IGBT의 정격용량은 최대 4500V/2400A(모듈형4500V/1200V)였다. 전력회로 구성시 IGBT의 용량이 충분할 경우 스너버회로를 구성할 필요가 없으나, DC Link 전압(DC2800V) 운용상 스너버회로 구성을 적용할 수 밖에 없었다. 스너버캐패시터의용량은 계산에 의해 적정용량을 설정하고 시뮬레이션 또는 실험에 의해 ±용량을 최종 선정하는것이 일반적이다. 개발당시 모터블록 스택의 구조 및 장착부분의 협소한 공간으로 한정된 용량이선정(96 $\mu$ F) 될 수 밖에 없었다. 이렇게 개발된 고속철도차량용 모터블록 스택은 10여년 운행해 오면서 스너버캐패시터의 캐패시턴스 감소와 사용환경의 전력사용량 한계로 인해 항상 고장의 위험에 노출되었으며, 실제로 스위칭시에 모터블록 스택의 소손이 연간 고장건수의 40% 이상을 차지하고 있다. 이러한 모터블록 스택의 고질적인 문제를 해결하기 위해 스너버캐패시터의 용량을 증대  $(118\mu$ F)하고, 주변회로를 안정화함으로써 SRT의 안전운행 효율을 획기적으로 향상시킬 수 있다.

주요어: 모터블록 스택, 스너버캐패시터, 캐패시턴스, 전력회로, Vce 피크

## 1. 서 론

모듈형 추진제어장치의 전력회로 구성은 컨 버터, 쵸퍼, 인버터의 간접변환회로로 구성(이 하 : 모터블록)되며, 모터블록 1대에는 컨버터 스택 4대, 쵸퍼스택 1대, 인버터스택 3대, 총 8대의 스택으로 구성되며, 사용된 IGBT 사양은 Vce(turn-off 시 전압) 전압 4500V, Ic(콜렉터 전류), Irr(역회복 전류)는 1200A이며, 각 상 을 병렬로 구성하여 4500V/2400A로 전력회로 구성하여 사용한다. 전력반도체소자의 용량이 충분할 경우 스너버캐패시터회로를 사용할 필 요가 없으나, 개발당시 모듈형 4500V/1200A가 최대용량이였으며, 순간 피크치 전압이 4500V를 상회하기 때문에 전력회로의 안전성 확보를 위해 스너버캐패시터 회로를 사 용하였다. 스택 구조상 스너버캐패시터의 장착 위치가 협소하여 용량선정에 많은 제약으로 크 기와 용량에 따라 당시 최대용량과 크기를 감 안하여 96mF의 전해캐패시터를 사용하였다.

본 논문에서는 모터블록 스택의 소손 원인을 분석하여 원천적으로 해결하기 위한 최적설계 를 진행하였으며, 고압 스위칭 실험을 통해 이 를 입증하였다.

### 2. 본 론

### 2.1 스너버캐패시터 용량산정

전력회로를 구성하는 IGBT를 보다 안전적으로 운용하기 위해서는 Vce(Turn-off 시 전압) 피크 전압을 낮춰 운용하는 것이 중요하며, Vce 피크전압은 스너버캐패시터의 용량을 높이면 감소하게 되나, 용량이 높아질수록 스위칭 딜레이 요소로 작용한다. 개발당시(2012년) 스너버캐패시터의 용량을 변화하여 실험을 진행하였으며, 그 결과는 Table 1.과 같다.

Table 1. 스너버캐패시터 용량산정

용량	Vce	크기	비고
48 μF	3,940V	100×150	용량부족, 장착가능
 96 #F	3,820V	119×170	용량가능, 장착가능
118 µF	3,800V	130×195	용량최적, 장착불가
 192 #F	3,780V	137×200	용량여유, 장착불가
400 µF	3,720V	사각 기둥형	산천적용





Fig. 1. IGBT 스택 스너버캐패시터 장착위치

## 2.2 모터블록 스택의 고장원인 분석

스너버캐패시터는 사용환경에 따라 수명이 결정된다. 스너버 캐패시터는 고온 및 고압전력회로의 구성으로부터 지속적인 스트레스를 받게 되면 내부 저항이 상승하여 상대적으로 캐패시턴스가 감소하고, 제조사에 따라 차이가 있지만 일반적으로 사용시간까지 거의 일정한 값을 유지(서서히 감소)하다가 임계점(약 5% 또는 10%) 도달 시 급격히 용량이 감소하게 된다. 이때 IGBT의 Turn-on, Turn-off 시 IGBT와 GDU, 스너버캐패시터가 소손되게 된다.

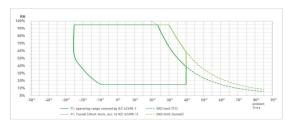


Fig.2. 스너버캐패시터 용량 임계









Fig. 3. 캐패시턴스 감소로 인한 소손 사례

### 2.3 스위칭 노이즈 감쇄형 IGBT 스택 개발

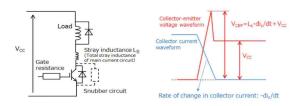


Fig. 4. IGBT응용회로 및 Turn-off시 전압전류 특성

모터블록 스택에 부하전류가 흐르는 동안 IGBT가 Turn-off되면 IGBT의 콜렉터-이미터(Vce) 양단에 스파이크 전압이 생성된다. 스파이크 전압은 IGBT 전류와 회로상에 존재하는 표유인턱턴스(Stray Inductance, Ls)의 급격한 변화로 인해 발생하며, 스파이크 전압의 피크값(Vcep)은 다음의 수식으로 계산된다.

 $Vcep = Ls \cdot di_c / dt + Vcc$  (1)

여기서, Ls = 표유인덕턴스

 $di_c$  = IGBT 콜렉터 전류변화량

dt = 전류변화시간

Vcc = 직류링크 전압

이때 항복전압을 초과하는 스파이크성 전압(Vcep)이 IGBT에 가해지면 IGBT의 소손이 발생하며, 스파이크성 전압을 감소시키기 위한 주요 방법은 다음과 같다.

- ① IGBT의 콜렉터-이미터 단자 사이에 스너버회로를 적용하여 스파이크성 전압 억제
- ②표유인덕턴스(Ls)가 최소가 되도록 IGBT 스택 전력회로 및 구조 최적설계
- ③IGBT의 게이트 단자와 연결되는 GDU의 게이트 저항 값을 높여 IGBT Turn-off 속도를 감소(IGBT-GDU간 특성고려 최적 튜닝) 따라서, 스위칭 노이즈 감쇄형 IGBT 스택개발은 다음과 같은 목표로 진행하였다.
  - ①표유인덕턴스(Ls)가 200nH 이하가 되도록 IGBT 스택 회로 및 구조 최적설계
  - ②라미네이트 부스바 적용
  - ③스너버캐패시터 용량 증설(120 $\mu$ F) 및 RC 시정수 최적화
  - ④GDU 국산화 개발을 통한 IGBT-GDU간 최적 튜닝
  - ⑤기존 IGBT 스택과 기구적으로 100% 호환 및 1:1으로 대체품 개발

# 2.3 기존 스택(96μF)과 개발스택(120μF) 비교 분석 시험

동일한 스택에 스너버캐패시터를 96µF과 118µF 교환 장착하여 각각 같은 조건에서 다음과 같은 실험 결과를 얻었다.



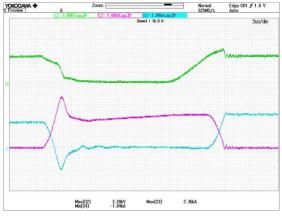
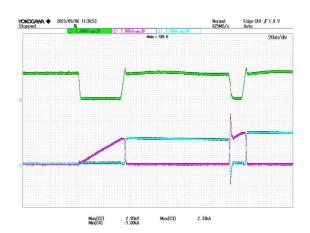


Fig.5. 스너버캐패시터 96μF 스위칭 시험



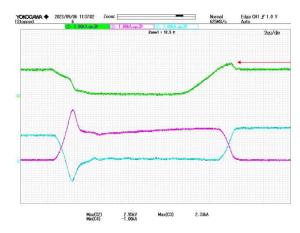


Fig.6. 스너버캐패시터 118 μF 스위칭 시험

### 3. 결 론

본 논문에서는 SRT 모터블록 스택의 원천적인 장애요소를 보완하고자 연결부스바를 일체화하였고, 적층부스바를 적용하여 저항요소를 최소화 하였으며, 스너버캐패시터를 최적화하여 실험파형과 같이 스위칭 노이즈를 최소 8%이상 감소 시켰다. 향후 실차량에 적용하여 모니터링 후 전체차량에 적용할 예정이다.

### 참고문헌

- [1] C. SJ, J.MK (2003) A Study On Propulsion Control System for Korea Train Express(KTX-Sancheon), KIPE, pp. 295-296.
- [2] M. H (2002) Analysis and Design of Full-Order Flux Observer for Sensorless Induction Motors, IEEE, pp. 77-82.
- [3] S.JJ, L.YD (2002) Voltage-Oriented Vector Control of Induction Motor: Principle and Performance Improvement, PCC-Osaka, pp. 1340-1345