# 전동기 구동 / 계통 연계 시스템의 설계 및 Simulink를 이용한 시뮬레이션

2022년 8월 22일 월요일 서울대학교 전력연구소

권용철

공학 박사 주식회사 플레코 CEO







# Outline

1	간 벡터	
---	------	--

- PMSM의 상위 제어
- 3 통합 PMSM 시뮬레이션 모델

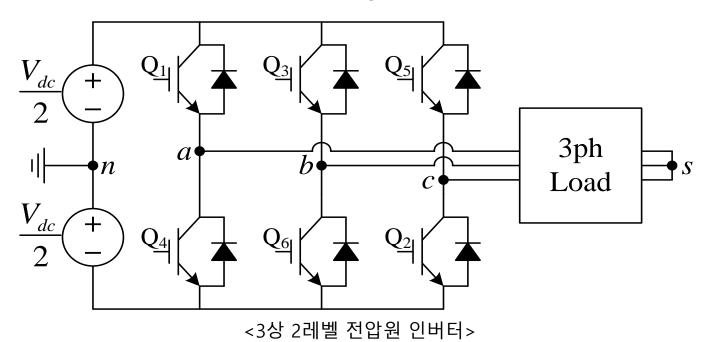
# 1. 공간 벡터 PWM

# PWM 인버터의 구현



#### ❖ 3상 2레벨 전압원 인버터(Voltage Source Inverter, VSI)

- ▶ 6개 스위치(Q<sub>1</sub>~Q<sub>6</sub>)의 스위칭을 통해 DC 전원으로 부터 3상 전압을 합성
- ▶ 한 레그(Leg)의 두 스위치는 상보적(complementary)으로 동작
  - ✓ Dead time 무시
- ightharpoonup 스위칭 함수  $S_x$ : x상의 윗 스위치가 켜지면 1, 꺼지면 0이 되는 함수
- ▶ a상의 극 전압 표현:  $v_{an} = V_{dc} \cdot (S_a 0.5)$
- ▶ a상의 상 전압 표현:  $v_{as} = V_{dc} \cdot \frac{2S_a S_b S_c}{3}$



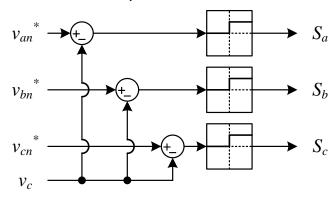
# PWM 인버터의 구현



#### Carrier-Based PWM

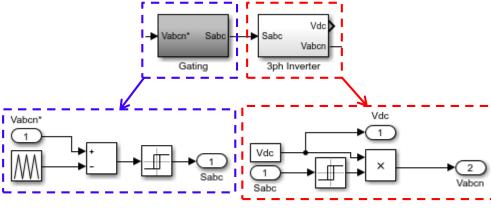
- ▶ 전압 지령과 삼각파 형태의 반송파(Carrier-wave)를 이용하여 게이팅 신호 생성
- $ightharpoonup v_c$ 를 반송파 신호라고 하면,

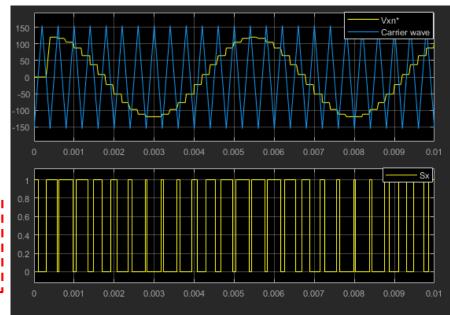
$$S_{x} = \begin{cases} 1 & \text{if } v_{xn}^{*} \ge v_{c} \\ 0 & \text{if } v_{xn}^{*} < v_{c} \end{cases}$$



#### ❖ Simulink에서 구현

- ▶ 게이팅 블록 + 인버터 블록
- ▶ 비교기는 relay 블록으로 구현

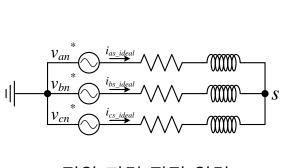




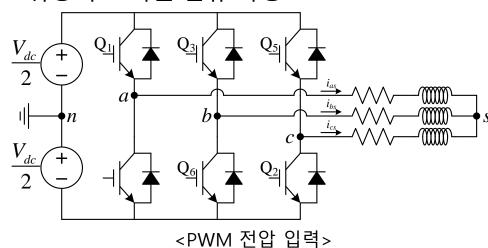


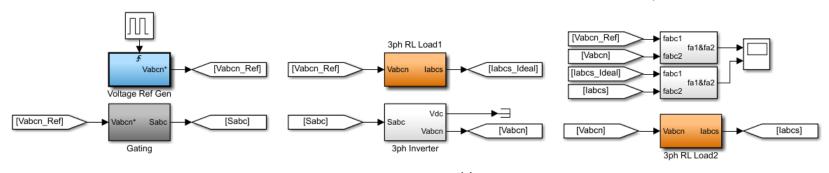
#### ❖ 예제 2-1: 인버터 모델의 동작 확인

- ▶ 3상 RL 부하: R = 1 Ω, L = 1 mH
- ▶ 120 V<sub>peak</sub>, 200 Hz의 3상 전압 지령
- ▶ 부하에 지령을 직접 입력 → 이상적인(Ideal) 전류 파형
- ▶ 인버터의 PWM 전압 입력 → 스위칭이 고려된 전류 파형



<전압 지령 직접 입력>



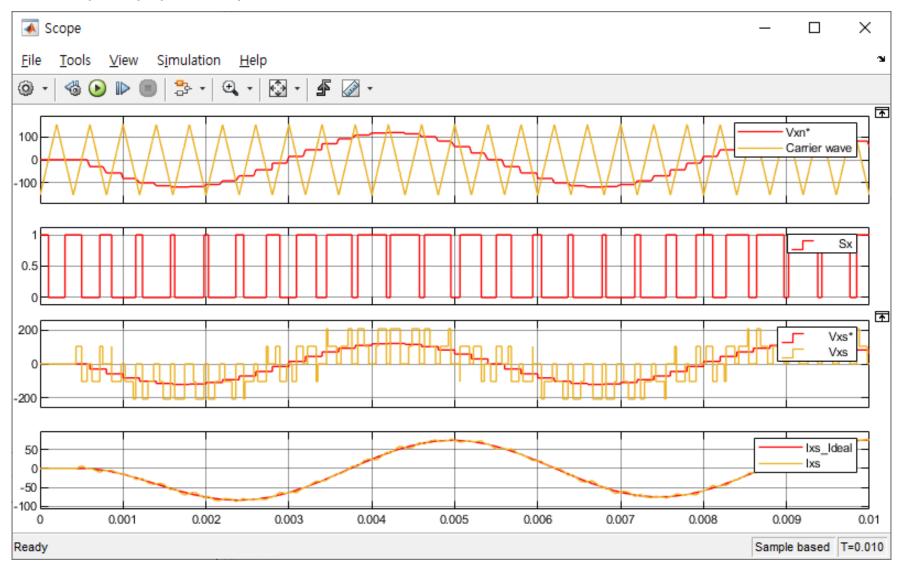


<Simulink 구현>

# PWM 인버터의 구현



▶ 시뮬레이션 결과





#### ❖ 옵셋 전압을 이용한 공간 벡터 PWM의 구현

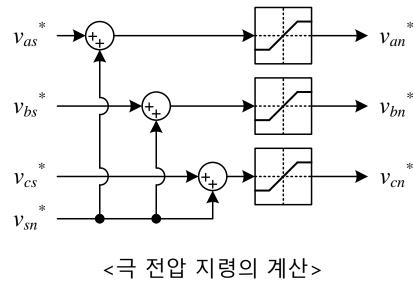
▶ 상(Phase) 전압 지령에 옵셋 전압(*v<sub>s,n</sub>\**)을 적절히 더하여 공간 벡터 PWM(Space Vector PWM, SVPWM)을 구현할 수 있다.

$$v_{xn}^* = v_{xs}^* + v_{sn}^*$$

- ▶ 전압 지령을 ±*V<sub>dc</sub>* / 2 안으로 제한
- ► 대칭 연속 PWM (SCPWM)
  - ✓ 가장 흔히 사용되는 방법

$$v_{sn}^* = -rac{v_{ ext{max}}^* + v_{ ext{min}}^*}{2}$$
 where  $v_{ ext{max}}^* = \max(v_{as}^*, v_{bs}^*, v_{cs}^*)$   $v_{ ext{min}}^* = \min(v_{as}^*, v_{bs}^*, v_{cs}^*)$ 

▶ 불연속 PWM (DPWM)



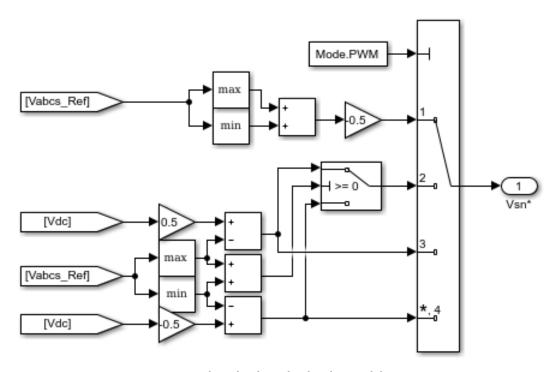
✓ 60도 불연속 PWM: 
$$v_{sn}^* = \begin{cases} \frac{v_{dc}}{2} - v_{\text{max}}^* & \text{if } v_{\text{max}}^* + v_{\text{min}}^* \ge 0 \\ -\frac{v_{dc}}{2} - v_{\text{min}}^* & \text{if } v_{\text{max}}^* + v_{\text{min}}^* < 0 \end{cases}$$

- ✓ 120도(on) 불연속 PWM:  $v_{sn}^* = \frac{V_{dc}}{2} v_{max}^*$
- ✓ 120도(off) 불연속 PWM:  $v_{sn}^* = -\frac{v_{dc}}{2} v_{\min}^*$



#### ❖ 예제 2-2: 공간 벡터 PWM의 동작 확인

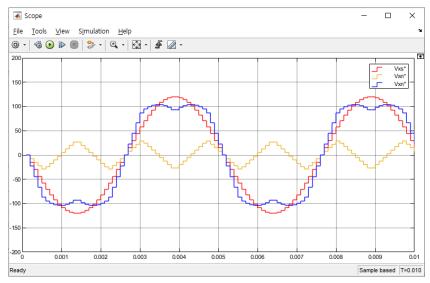
- $V_{dc} = 310 \text{ V}, f_{sw} = 5 \text{ kHz}$
- ▶ 3상 RL 부하: R = 1 Ω, L=1 mH
- ▶ 120 V<sub>peak</sub>, 200 Hz의 3상 전압 인가
- ▶ Mode.PWM을 통해 PWM 방법 변경 가능 Mode.P#M=1; % P#M method
  ▶ 1: SCP#M, 2: 60deg DP#M, 3: 120deg(on) DP#M, 4: 120deg(off) DP#M

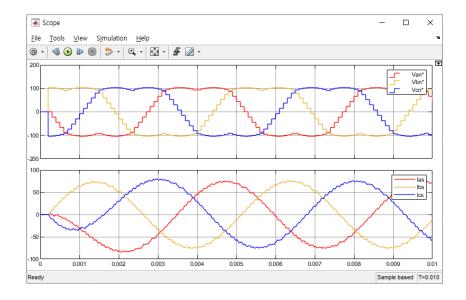


<옵셋 전압 계산의 구현>

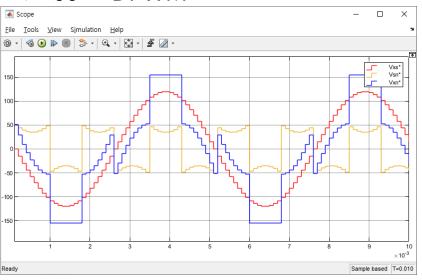


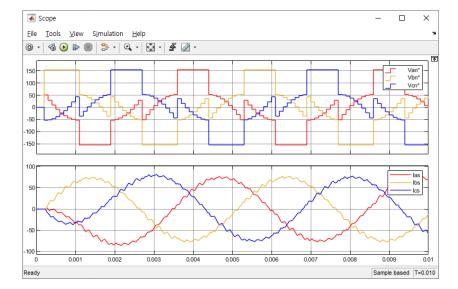
#### SCPWM





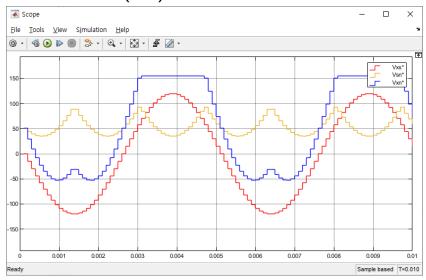
#### ▶ 60도 DPWM

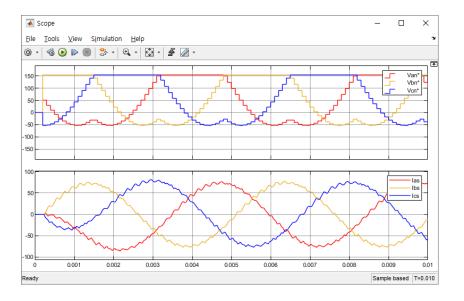




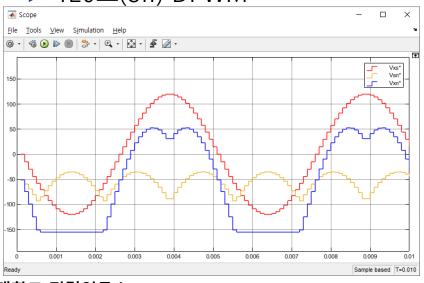


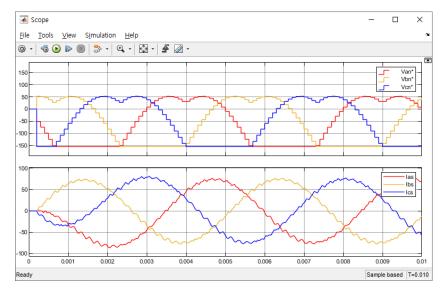
#### ▶ 120도(on) DPWM





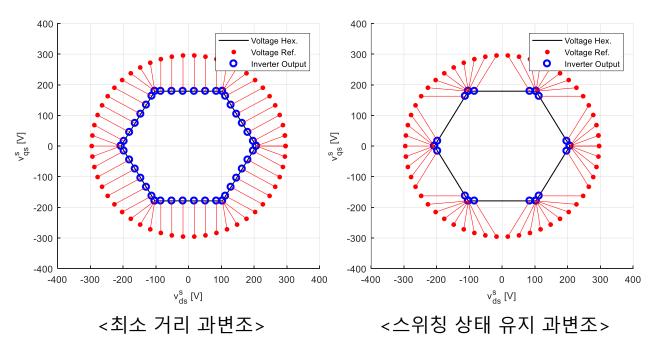
#### ▶ 120도(off) DPWM



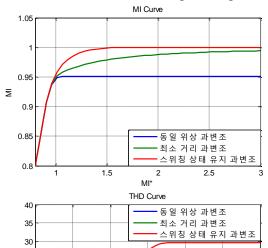


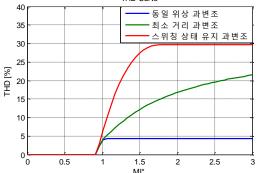


- ❖ dq좌표계 상에서 3상 인버터 출력의 제한: 전압 육각형
- ❖ 선형 변조와 과변조(Over-modulation)
- ❖ 과변조의 구현: 극 전압 출력의 Limiter
  - SCPWM → 최소 거리 과변조
  - ▶ 60도 DPWM → 스위칭 상태 유지 과변조



 $q^s$   $\frac{1}{\sqrt{3}}V_{dc}$  과변조 영역 선형 변조 영역 Voltage hexagon



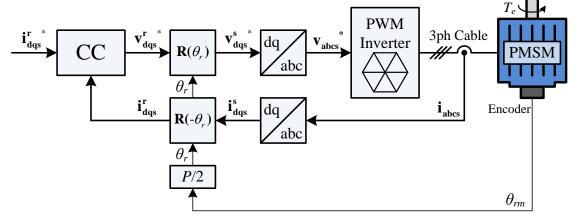


서울대학교 전력연구소 2022 하계 강좌



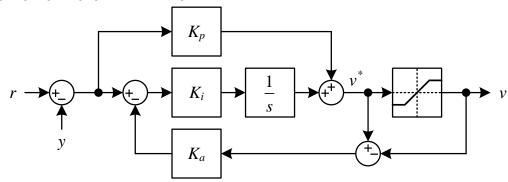
## ❖ 와인드업 (Windup)

- ▶ 제어기의 출력이 제한될 때 적분기 출력이 과하게 쌓이는 현상
- ▶ 제어 성능 악화



### ❖ 안티 와인드업 (Anti-Windup)

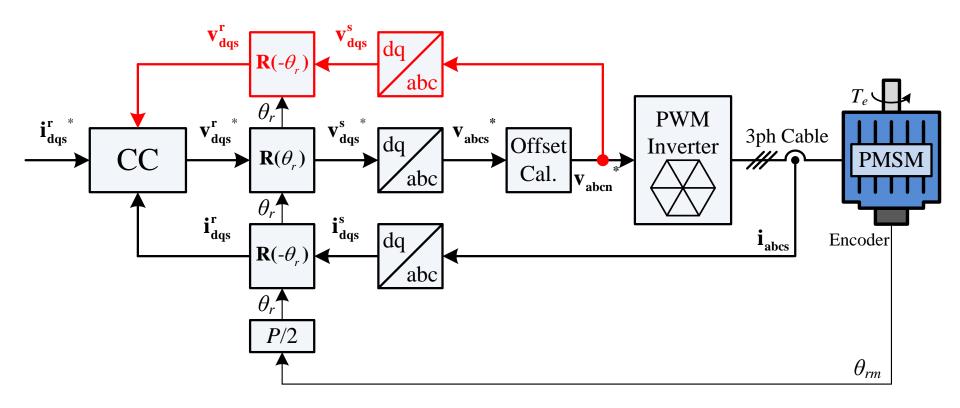
- ▶ 제어기의 출력이 제한될 때 적분기의 출력이 쌓이지 않도록 하는 기법
- ▶ 역 연산(Back-calculation) 안티 와인드업: 제어기 출력의 제한 전후 차이를 궤환하여 적분기 입력에서 빼주는 방식





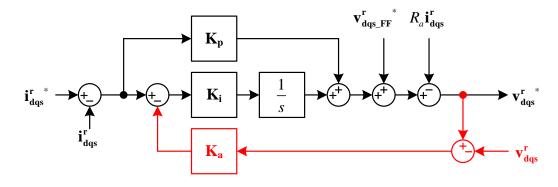
#### ❖ 3상 부하 전류 제어기에서의 안티 와인드업 구현

- ightharpoonup 전압 지령( $\mathbf{v_{dqs}^r}^*$ )과 실제 전동기에 인가된 전압( $\mathbf{v_{dqs}^r}$ ) 정보 필요
- ightharpoonup 보통 단자 전압을 측정하지 않으므로, 극 전압 지령( $v_{abcn}^{}^{*}$ )으로 부터  $v_{dqs}^{r}$  계산

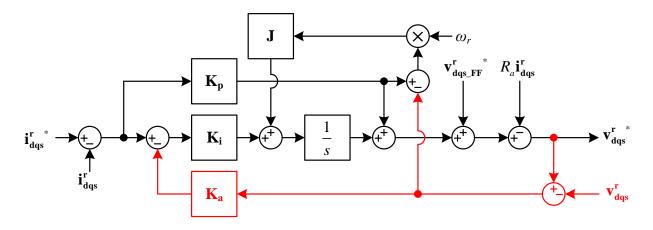




#### ❖ 상태 궤환 전류 제어기에서의 안티 와인드업



#### ❖ 복소수 벡터 전류 제어기에서의 안티 와인드업



❖ 안티 와인드업 이득 설정: 
$$K_a = K_p^{-1} = \begin{bmatrix} 1/K_{pd} & 0 \\ 0 & 1/K_{pq} \end{bmatrix}$$

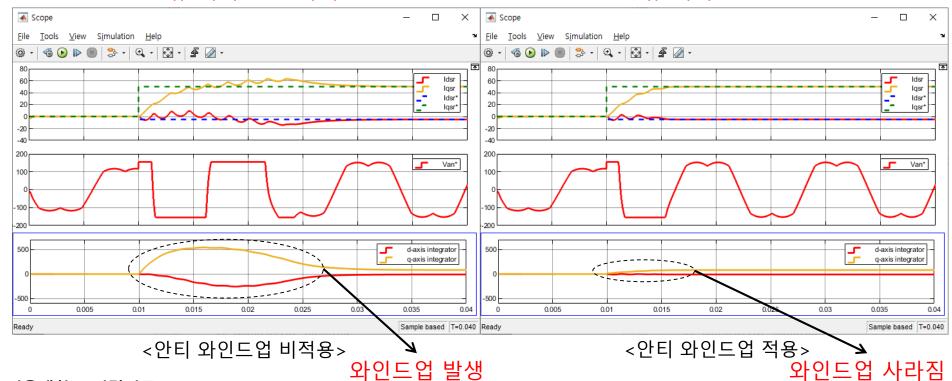


#### ❖ 예제 2-3: 과변조와 안티 와인드업 성능 확인

- ▶ 11kW YEC IPMSM,  $V_{dc}$  = 310 V,  $\omega_{rpm}$ = 1700 r/min
- ▶ 조건 1: 안티 와인드업의 영향 (상태 궤환 전류 제어기)
  - ✓ Mode.PWM=1
  - ✓ Mode.CC\_Type=1
  - ✓ Mode.AntiWindup=0→1

전류 제어 성능 악화

전류 제어 성능 향상



서울대학교 전력연구소 2022 하계 강좌

Seoul national university Power Electronics Center

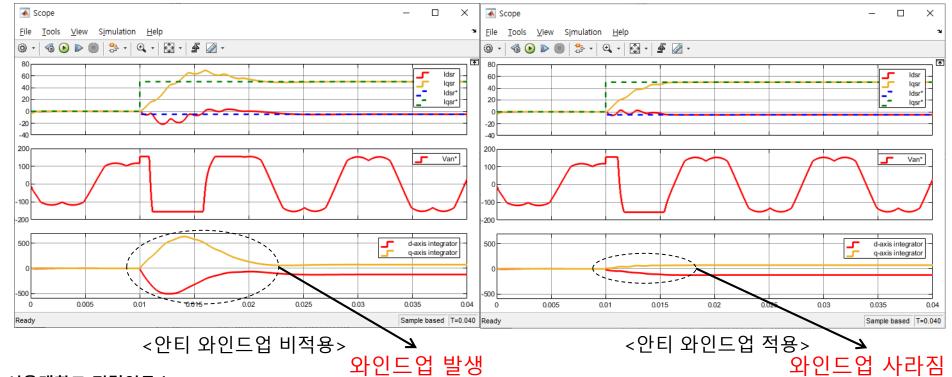
15/45



- ▶ 조건 2: 안티 와인드업의 영향 (복소수 벡터 전류 제어기)
  - ✓ Mode.PWM=1
  - ✓ Mode.CC\_Type=2
  - ✓ Mode.AntiWindup=0→1

#### 전류 제어 성능 악화

#### 전류 제어 성능 향상



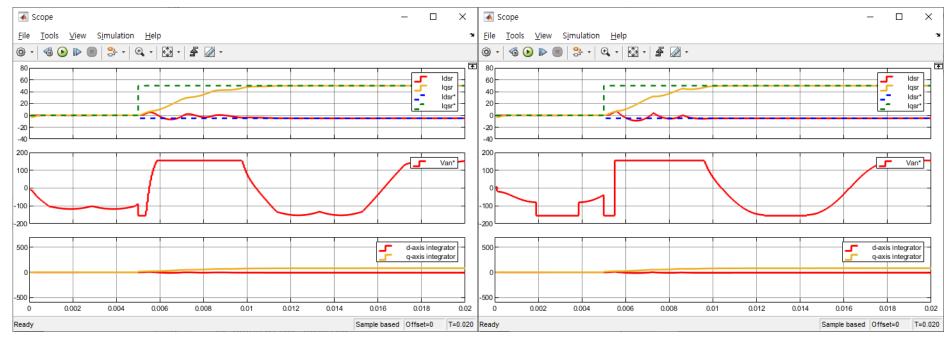
서울대학교 전력연구소 2022 하계 강좌

Seoul national university Power Electronics Center

16/45



- ▶ 조건 3: 과변조 기법의 영향
  - ✓ Mode.PWM=1→2
  - ✓ Mode.CC\_Type=1 or 2
  - ✓ Mode.AntiWindup=1
  - ✓ 스위칭 상태 유지 과변조의 특징 (vs 최소 거리 과변조)
    - 큰 기본파 전압 → 빠른 과도 특성
    - 큰 THD → 큰 전류 리플 유발



<최소 거리 과변조>

<스위칭 상태 유지 과변조>

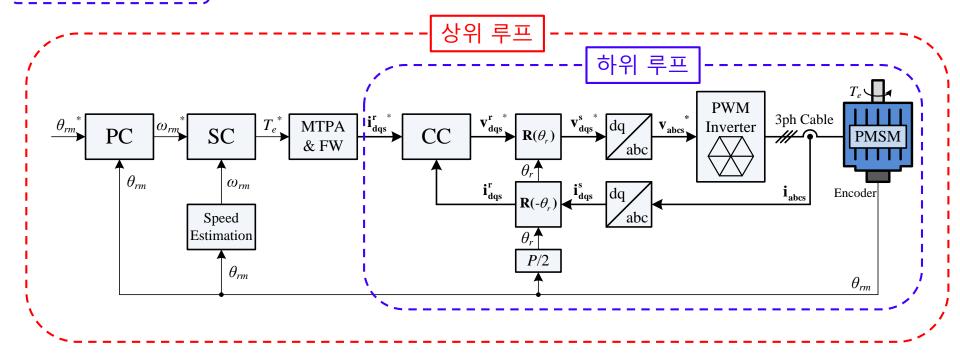
# 2. PMSM의 상위 제어



- ❖ 위치 제어기
- ❖ 속도 제어기
- ❖ MTPA 및 약자속 제어기

¦상위(Outer) 제어기

**☆ 전류 제어기** 출 최하위(Inner most) 제어기



# PMSM의 MTPA 운전



## ❖ 단위 전류당 최대 토크 (MTPA: Maximum Torque Per Ampere) 운전

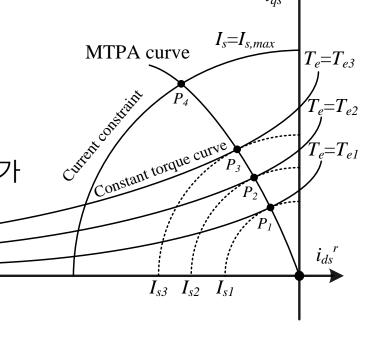
▶ 특정 토크에 대해 전류의 크기가 가장 작은 지점에서 운전 → 동손(Copper Loss) 최소화 운전

#### ❖ MTPA 운전점에 대한 수식 표현

- ▶ A. 주어진 토크에 대하여 전류 크기가 최소가 되는 i<sup>r</sup><sub>das</sub> 계산
  - ✓ IPMSM
    - 복잡한 4차 방정식 풀이 필요
  - ✓ SPMSM
    - $i_{ds}^r = 0$
    - $i_{qs}^r = \frac{1}{1.5p\lambda_f}T_e$
- ▶ B. 주어진 전류의 크기( $I_s$ )에 대해 최대 토크가 발생하는  $\mathbf{i}_{dgs}^r$  계산 (IPMSM)

$$\sqrt{i_{ds}^r} = \frac{-\lambda_f + \sqrt{\lambda_f^2 + 8(L_{ds} - L_{qs})^2 I_s^2}}{4(L_{ds} - L_{qs})}$$

$$i_{qs}^{r} = \pm \sqrt{I_{s}^{2} - i_{ds}^{r^{2}}}$$

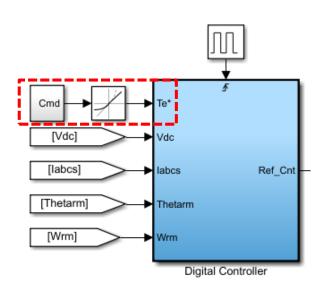


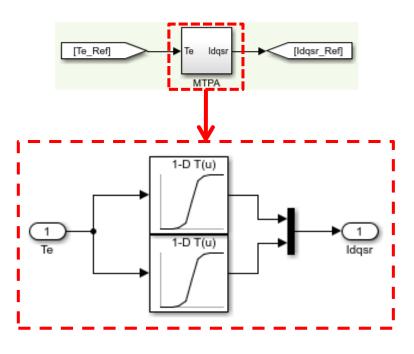
<MTPA 운전점>



#### ❖ 참조표 기반 MTPA 구현

- ▶ 제어기 블록에 전류 지령 대신 토크 지령을 입력
- ▶ 제어기 블록 내에 MTPA 블록에서 전류 지령을 생성
- ▶ MTPA 블록에서는 B의 수식을 바탕으로 토크에 대한 dq축 전류의 관계를 참조표(Look-up Table)로 구현



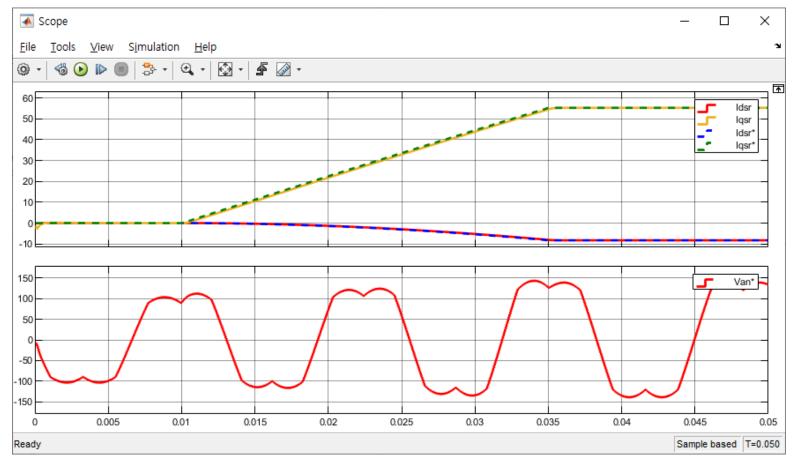


# PMSM의 MTPA 운전



#### ❖ 예제 2-4: PMSM의 MTPA 운전 확인

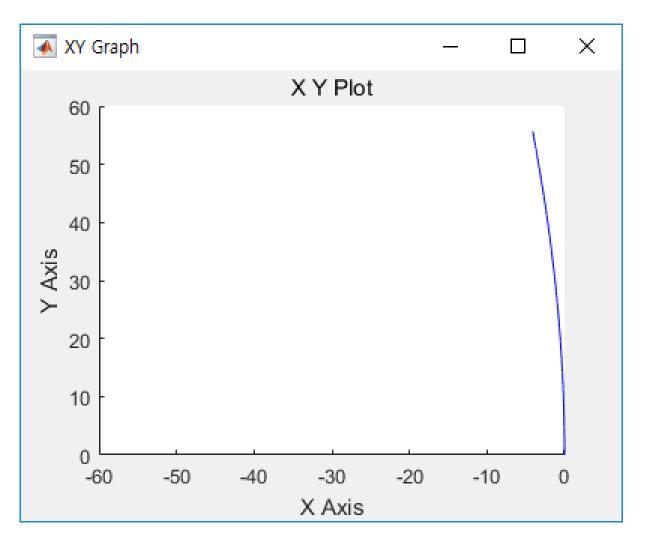
- ► 11kW YEC IPMSM
- $V_{dc} = 310 \text{ V}, \ \omega_{rpm} = 1500 \text{ r/min}$
- $ightharpoonup T_e^* = 0 \text{ pu} \rightarrow 1 \text{ pu (40 pu/s slew rate)}$

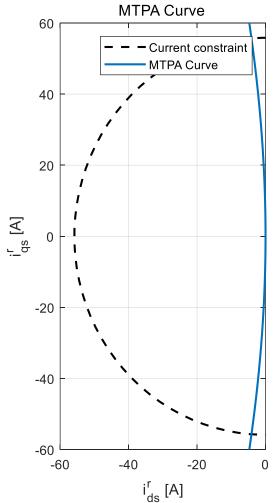


# PMSM의 MTPA 운전



▶ 실제 MTPA 곡선에 따라 전류 운전점이 이동하는 것을 확인







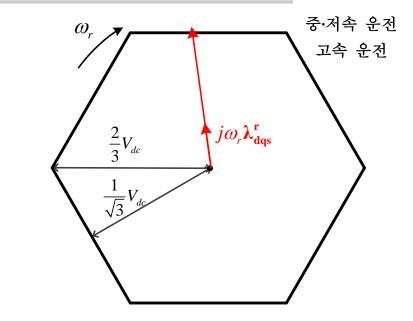
#### ❖ 고속 운전 시 전압 부족 현상

▶ PMSM의 정상상태 전압 방정식

$$\vee v_{ds}^r = R_s i_{ds}^r - \omega_r L_{qs} i_{qs}^r$$

$$v_{qs}^r = R_s i_{qs}^r + \omega_r \left( L_{ds} i_{ds}^r + \lambda_f \right)$$

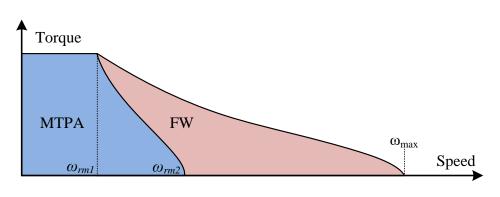
- ▶ 전압 크기는 운전 속도에 비례
- ▶ 고속에서는 전압 벡터가 전압 육각형에 의해 제한됨 → 운전 속도의 제한

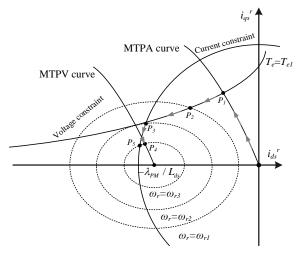


#### ❖ 약자속 제어

▶ d축 전류를 음으로 인가하여  $\lambda_f$ 를 상쇄하고 쇄교자속의 크기를 줄여 전압 벡터의 크기를 제한하는 방법

▶ 운전 속도의 제한을 극복







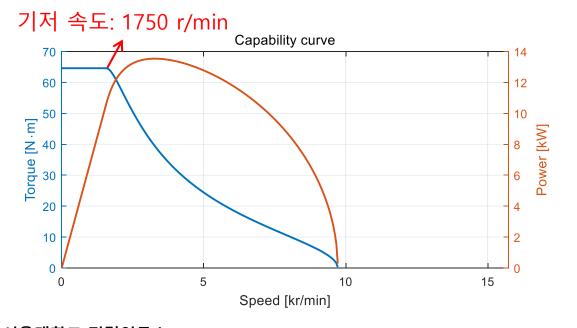
## ❖ 능력 곡선(Capability Curve)

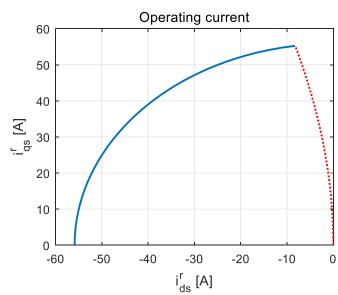
- ▶ 전동기 1: 11kW YEC IPMSM
  - ✓ 유한 속도 시스템 ( $L_{ds} I_{s,rated} < \lambda_f$ )

$V_{dc}$	311 V	$L_{ds}$	3.6 mH
p	3	$L_{qs}$	4.3 mH
$I_{s,rated}$	39.5 A <sub>rms</sub>	$\lambda_f$	0.254 Wb·t



<11kW YEC IPMSM>



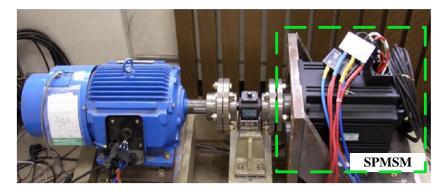


서울대학교 전력연구소 2022 하계 강좌

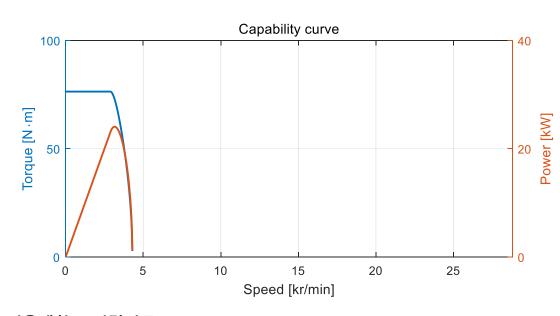


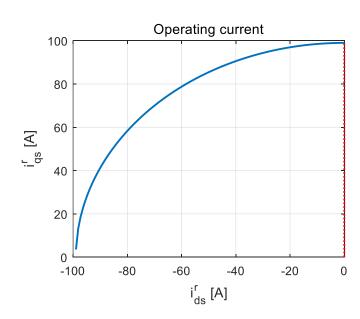
- ▶ 전동기 2: SPMSM (11kW YEC 전동기의 부하기)
  - ✓ 비돌극성( $L_{ds} = L_{qs}$ )  $\rightarrow$  MTPA 운전점이 직선
  - ✓ 유한 속도 시스템 ( $L_{ds} I_{s,rated} < \lambda_f$ )

$V_{dc}$	311 V	$L_{ds}$	0.39 mH	
p	p 4		0.39 mH	
$I_{s,rated}$	70 A <sub>rms</sub>	$\lambda_f$	0.129 Wb·t	



<SPMSM>





서울대학교 전력연구소 2022 하계 강좌

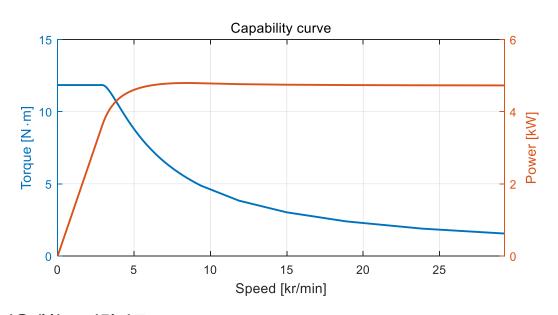


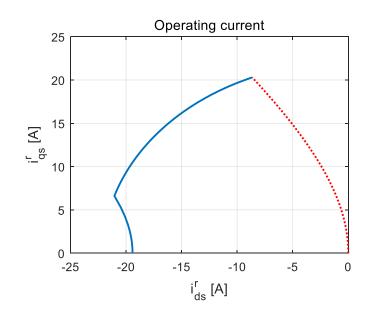
- ▶ 전동기 3: 소형 IPMSM
  - ✓ 무한 속도 시스템 ( $L_{ds}$   $I_{s,rated}$  >  $\lambda_f$ )

$V_{dc}$	311 V	$L_{ds}$	4.1 mH
p	4	$L_{qs}$	6.1 mH
$I_{s,rated}$	15.6 A <sub>rms</sub>	$\lambda_f$	0.079 Wb·t



<소형 IPMSM>





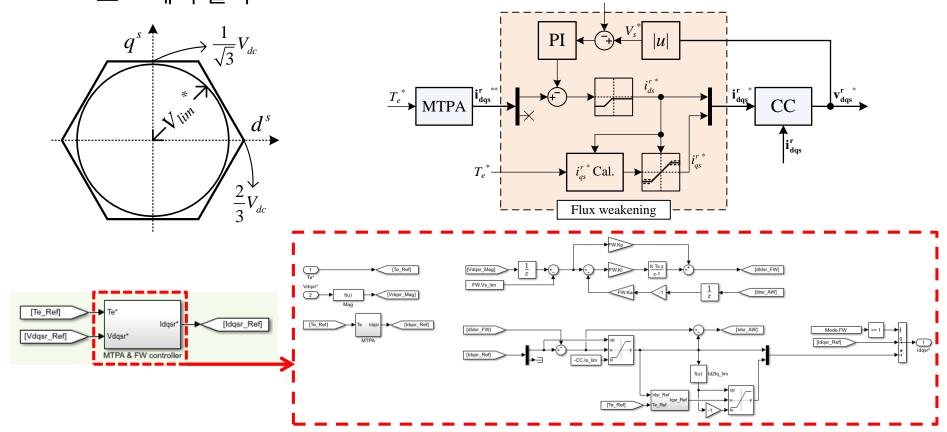
서울대학교 전력연구소 2022 하계 강좌

**Seoul national university Power Electronics Center** 



#### ❖ 궤환 방식의 약자속 제어 구현

- ▶ MTPA에 따라 1차로 전류 지령 생성
- ▶  $\|\mathbf{v_{dqs}^r}^*\|$ 가  $V_{lim}^*$ 보다 커지지 않도록 d축 전류를 조절  $(V_{lim}^* = \frac{0.9}{\sqrt{3}} V_{dc} \sim \frac{0.95}{\sqrt{3}} V_{dc})$
- ▶ MTPV(Maximum Torque Per Voltage)는 고려되지 않음, 제정수 변화 시 정확한 토크 제어 불가  $v_{km}^*$



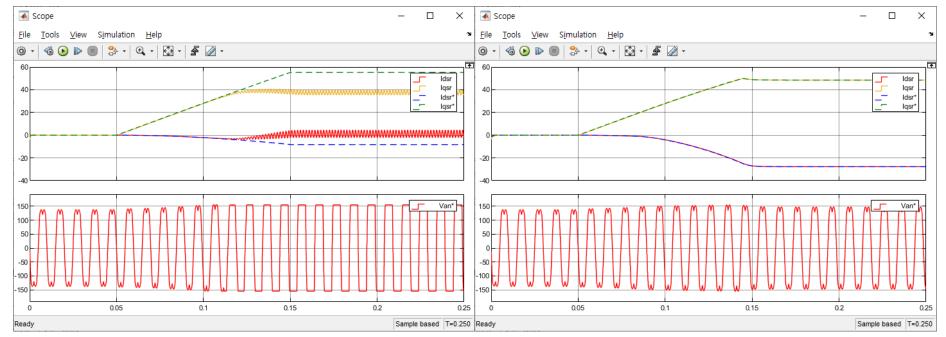


#### ❖ 예제 2-5: PMSM의 약자속 운전 확인

- ► 11kW YEC IPMSM
- ►  $V_{dc} = 310 \text{ V}, \ \omega_{rpm} = 2000 \text{ r/min}$
- $ightharpoonup T_e^* = 0 \text{ pu} \rightarrow 1 \text{ pu (40 pu/s slew rate)}$
- ▶ 약자속 운전 적용하지 않은 조건과 적용한 조건에서의 파형 비교
  - ✓ Mode.FW =  $0 \rightarrow 1$

전압 부족에 의해 전류 제어 실패

d축 전류 지령이 수정되어 전압 부족 극복



<약자속 비적용>

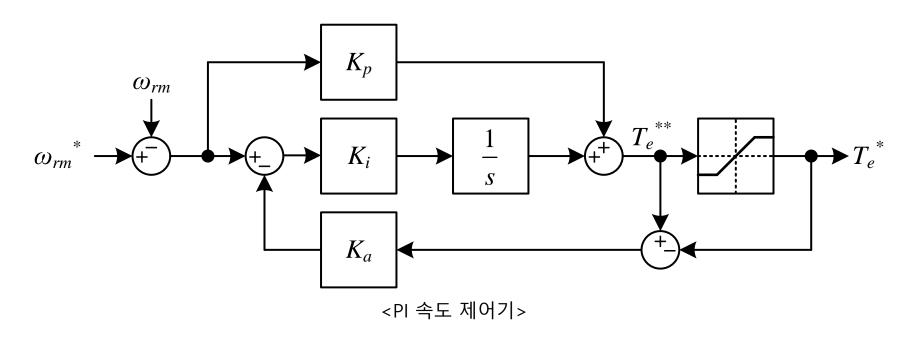
<약자속 적용>

# PMSM의 속도 제어



# ❖ 비례-적분 제어기(PI Controller)

- ▶ 이득 설정
  - $\checkmark K_{sp} = \widehat{J_m}\omega_{sc}$
  - $\checkmark K_{si} = \frac{\omega_{sc}}{5} K_{sp}$
  - $\checkmark K_{sa} = \frac{1}{K_{sp}} \sim \frac{3}{K_{sp}}$
- ▶ 전달 함수에 영점(zero)이 존재하여 진동적인 응답  $\rightarrow$  오버슈트(Overshoot) 발생

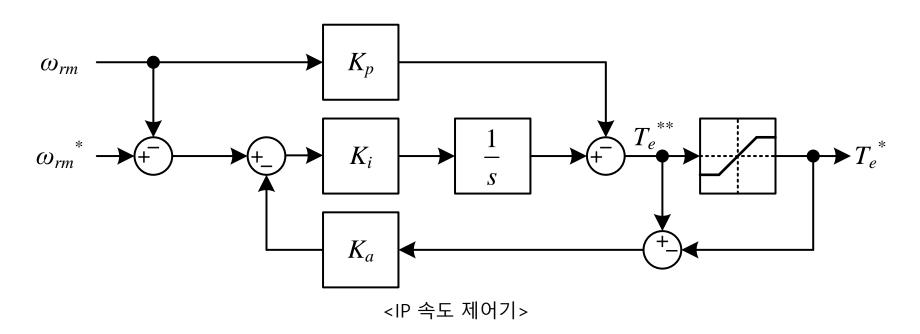


# PMSM의 속도 제어



### ❖ 적분-비례 제어기(IP Controller)

- ▶ 이득 설정 (비례-적분 제어기와 동일)
  - $\checkmark K_{sp} = \widehat{J_m}\omega_{sc}$
  - $\checkmark K_{si} = \frac{\omega_{sc}}{5} K_{sp}$
  - $\checkmark K_{sa} = \frac{1}{K_{sp}} \sim \frac{3}{K_{sp}}$
- ▶ 전달 함수에 영점(zero)이 제거되어 오버슈트가 발생하지 않음

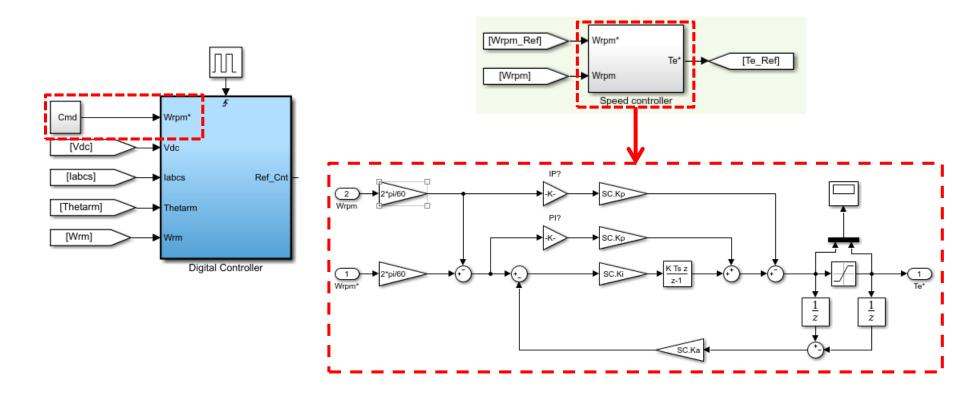




#### ❖ 속도 제어기의 구현

- ▶ 제어기 블록에 토크 지령 대신 속도 지령을 입력
- ▶ 속도 제어기가 토크 지령을 생성

- Mode.SC\_Type=1; % Speed controller type % 1: PL controller. 2: IP controller
- ▶ Mode.SC\_Type을 조절하여 PI, IP 제어기 모두 구현 가능

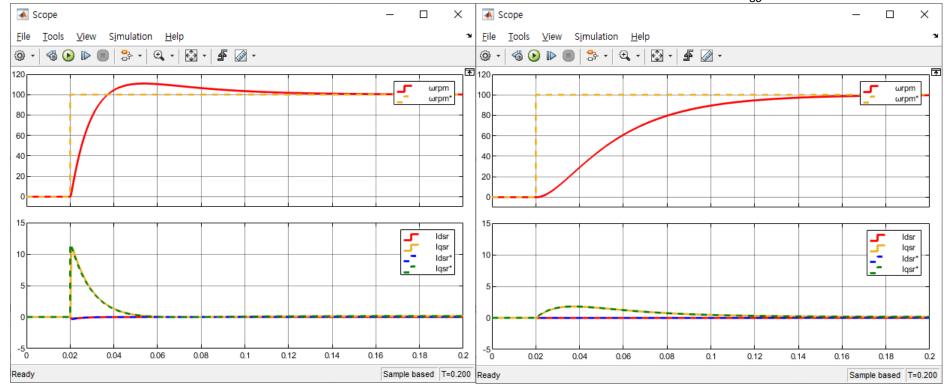


# PMSM의 속도 제어



#### ❖ 예제 2-6: PI 제어와 IP 제어 비교

- ► 11kW YEC IPMSM,  $V_{dc} = 310 \text{ V}$ ,  $\omega_{sc} = 2\pi \cdot 20 \text{Hz}$
- $\triangleright \omega_{rpm}^* = 0 \text{r/min} \rightarrow 100 \text{r/min}$
- ▶ PI 제어: 더 빠르지만 오버 슈트 발생
- ▶ IP 제어: 느리지만 오버슈트 발생하지 않음 $\leftarrow$  같은 출력 제한에서  $\omega_{sc}$ 를 증가 시킬 수 있음



<PI 제어 적용(Mode.SC\_Type=1)>

<IP 제어 적용(Mode.SC\_Type=2)>

# 3. 통합 PMSM 시뮬레이션 2' 우로 LM2M 기료데이션



#### ❖ PMSM의 모든 제어 기능을 실행할 수 있는 하나의 통합 시뮬레이션 모델

- ❖ 모드 변수 (A\_PMSM.m)
  - ▶ Mode.Ctrl: 제어 모드
    - ✓ 1: 토크 제어, 2: 속도 제어
  - ▶ Mode.PWM: PWM 방법
    - √ 1: SCPWM, 2: 60deg DPWM, 3: 120deg(on) DPWM, 4: 120deg(off) DPWM
  - ▶ Mode.CC\_Type: 전류 제어기 형태
    - ✓ 1: 상태 궤환 전류 제어기, 2: 복소수 벡터 전류 제어기
  - ▶ Mode.SC\_Type: 속도 제어기 형태
    - ✓ 1: PI 제어기, 2: IP 제어기
  - ▶ Mode.AntiWindup: 안티 와인드업
    - ✓ 0: 안티 와인드업 비활성화, 1: 안티 와인드업 활성화
  - ▶ Mode.FW: 약자속 제어
    - ✓ 0: 약자속 제어 비활성화, 1: 약자속 제어 활성화

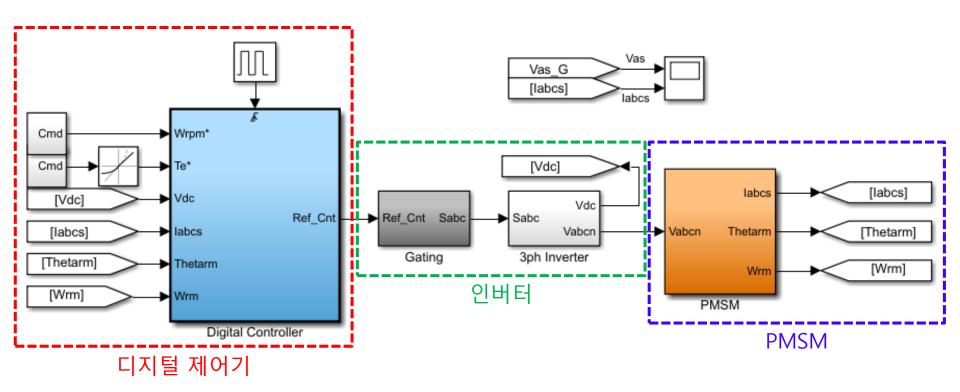


#### ❖ 커맨드 변수 (A\_PMSM.m)

- ▶ 토크 제어 모드
  - ✓ Te\_Ref\_Set: 5 스텝의 토크 지령
    - Ex) Te\_Ref\_Set=[0 0.25 0.5 0.75 1]\*Te\_Rated;
  - ✓ Te\_Slew\_Rate: 토크 지령의 슬루 레이트(slew rate)
    - 단위는 Nm/s
  - ✓ Wrm\_Init, Wrm\_Fin: 시뮬레이션 시작 및 종료 시 속도
    - 속도는 Wrm\_Init에서 Wrm\_Fin까지 선형 증가
- ▶ 속도 제어 모드
  - ✓ Wrpm\_Ref\_Set: 5 스텝의 속도 지령
  - ✓ TL: 5 스텝의 부하 토크
- ▶ 시간
  - ✓ Step\_Time: 5 스텝 의 인가 시간 (Te\_Ref\_Set, Wrpm\_Ref\_Set, TL)
  - ✓ Stop\_Time: 시뮬레이션 종료 시간



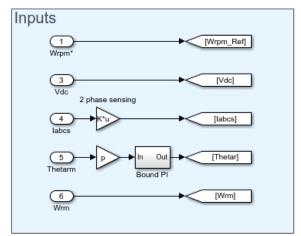
- ❖ Simulink 모델 (A\_PMSM.slx)
  - ▶ 전체 블록도

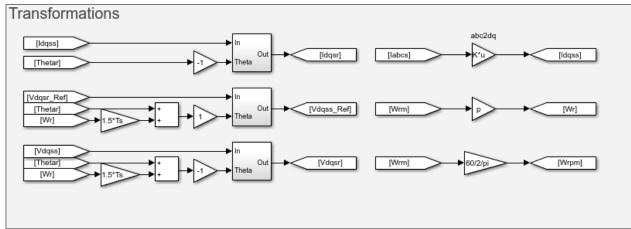


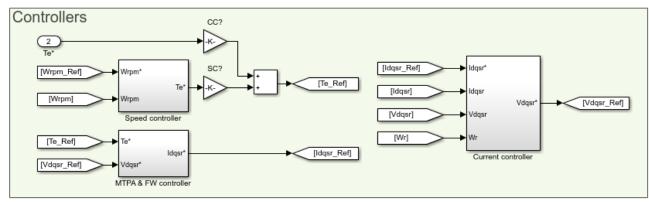


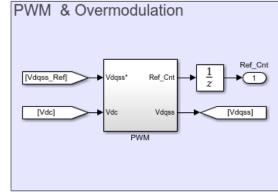
▶ 디지털 제어기





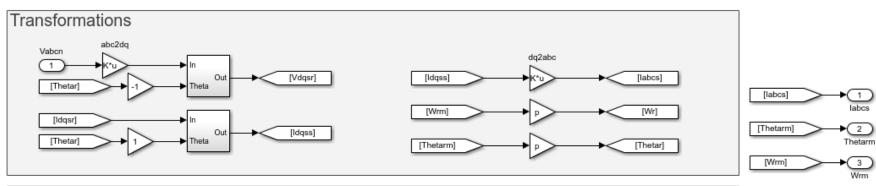


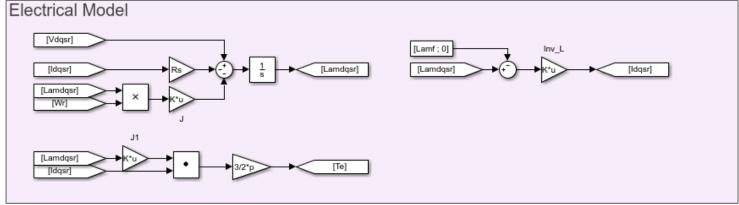


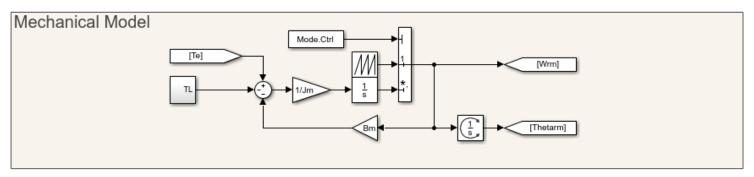




#### ► PMSM 모델









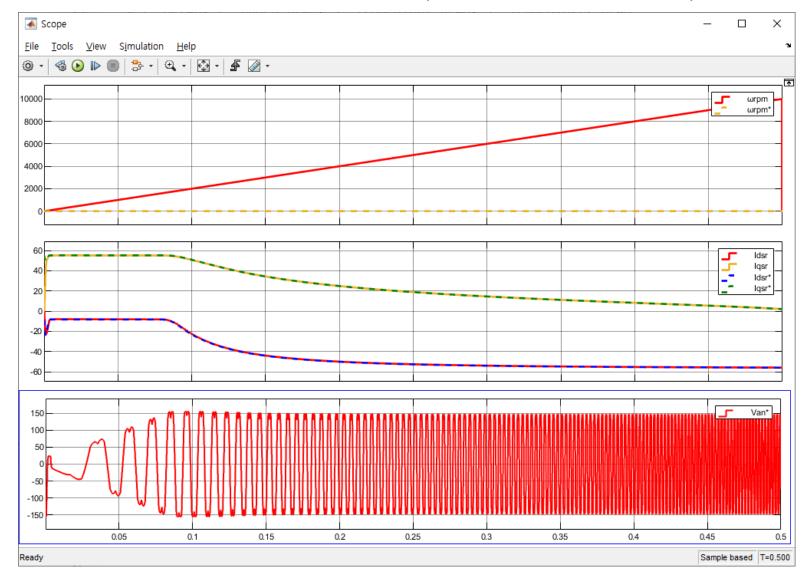
- ❖ 조건 1: 능력 곡선 추출
  - ▶ 속도를 0 r/min에서 10000 r/min까지 증가시키며 PMSM이 내는 최대 토크 관찰
  - ▶ 시뮬레이션 모드 설정

Mode.Ctrl	Mode.PWM	Mode.CC_Type	Mode.SC_Type	Mode.AntiWindup	Mode.FW
1	1	2	2	1	1

- ▶ 커맨드 설정
  - Step\_Time=[0.1 0.2 0.3 0.4];
  - √ Stop\_Time=0.5;
  - ✓ Te\_Ref\_Set=ones(1,5)\*Te\_Rated;
    - 토크 지령은 1pu로 유지
  - ✓ Wrm\_Init=0\*2\*pi/60;
    - 시작 속도는 0 r/min
  - Wrm\_Fin=10000\*2\*pi/60;
    - 마지막 속도는 10000 r/min

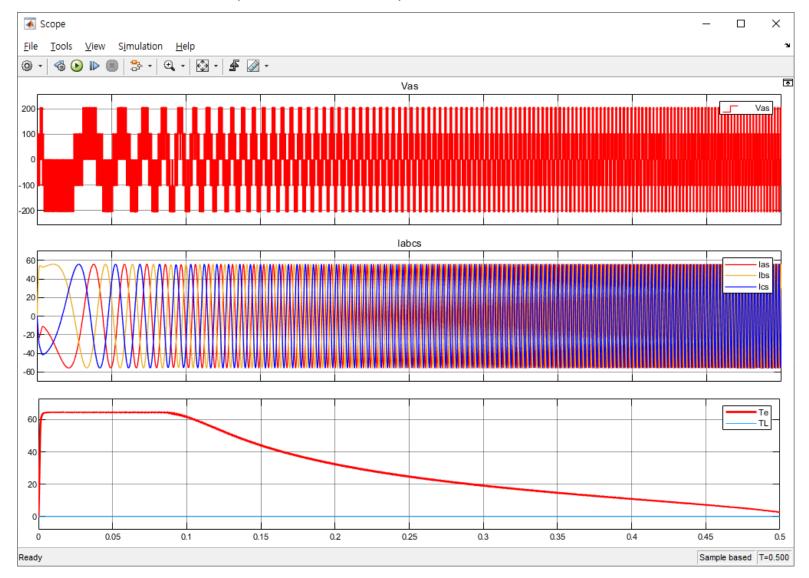


▶ 속도, 동기 좌표계 전류, 극 전압 지령 (디지털 제어기 내부 변수)





▶ 상 전압, 전류, 토크 (연속 시간 변수)





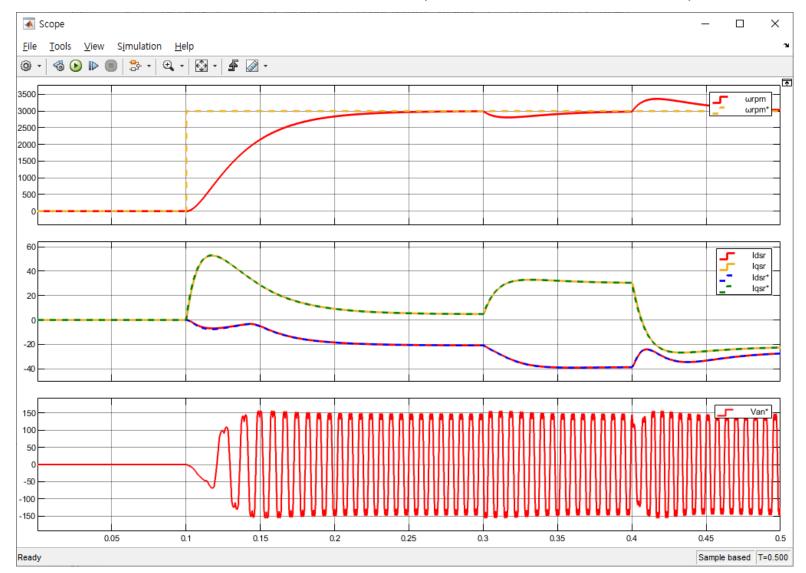
- ❖ 조건 2: 속도 제어 성능 확인
  - ▶ 속도 지령을 바꿔가며 제어 성능 확인
  - ▶ 시뮬레이션 모드 설정

Mode.Ctrl	Mode.PWM	Mode.CC_Type	Mode.SC_Type	Mode.AntiWindup	Mode.FW
2	1	2	2	1	1

- ▶ 커맨드 설정
  - Step\_Time=[0.1 0.2 0.3 0.4];
  - √ Stop\_Time=0.5;
  - Wrpm\_Ref\_Set=[0 3000 3000 3000 3000];
    - 0.1초에 속도 지령이 0 r/min → 3000 r/min으로 증가
  - ✓ TL=[0 0 0 0.5 0.5]\*Te\_Rated;
    - 0.3초에 토크 지령이 0 pu → 0.5 pu로 증가

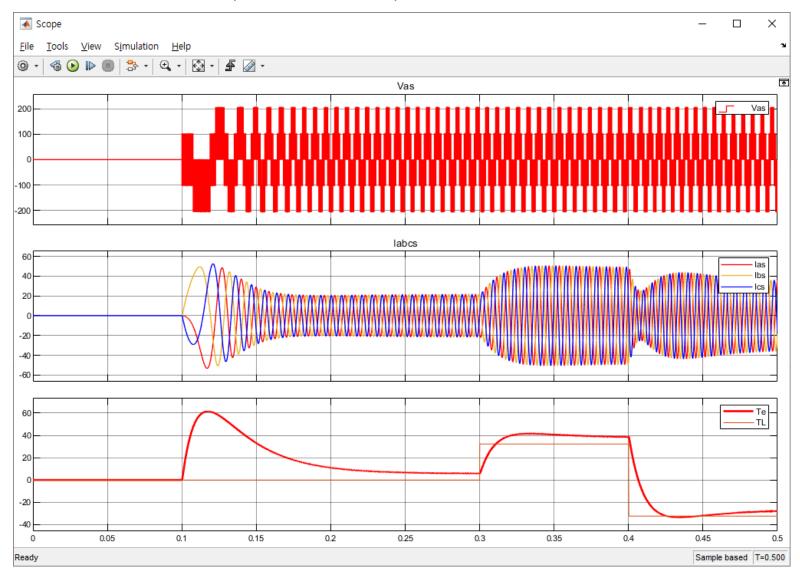


▶ 속도, 동기 좌표계 전류, 극 전압 지령 (디지털 제어기 내부 변수)





▶ 상 전압, 전류, 토크 (연속 시간 변수)



# 감사합니다!

kyc@plecko.biz