

## Universidade Estadual de Campinas

## FACULDADE DE ENGENHARIA MECÂNICA

# ES664 - Laboratório de Eletrônica para Automação Industrial

# Relatório - Simulação 5 Acionamento de motor de indução

Nome:
Daniel Dello Russo Oliveira
Marcelli Tiemi Kian

RA101918
117892

## 1 Objetivos

Essa simulação tem como objetivo o estudo dos motores de indução assíncrono trifásico e seu acionamento através da estratégia de controle V-Hz.

## 2 Simualações

Utilizamos o bloco AC2 do Simulink para simular a estratégia de controle V-Hz para um motor AC. Ajustamos os parâmetros do motor de acordo com o roteiro e conectamos a saída de medição da corrente em uma fase do estator a um bloco PLL para medição de frequência, afim de determinar a frequência síncrona do motor e consequentemente o slip. A entrada do bloco AC2 foi uma velocidade de referência constante de 1500rpm e um degrau no torque da carga que varia de 1 para  $5.5N\cdot m$  no segundo 6. O esquema da simulação está apresentado na figura 1.

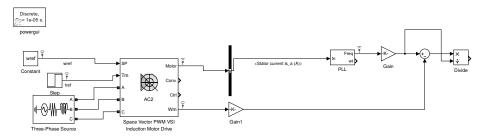


Figura 1: Esquemático da primeira simulação

Para o cálculo do slip do motor sabemos que:

$$s = \frac{n_s - n_r}{ns} \tag{1}$$

Onde  $n_s$  é a velocidade síncrona (velocidade do campo magnético) e  $n_r$  é a velocidade do rotor. Sabemos também que:

$$n_s = \frac{2f}{p} \tag{2}$$

Onde p é o número de pólos e f é a frequência da corrente elétrica passando pelo estator (devemos lembrar que essa não é a mesma frequência de nossa fonte pois no controle V-Hz utilizamos um inversor de frequência). Encontramos então f medindo a frequência da corrente de uma fase no estator através de um bloco

PLL (ao comparar a curva de saída do PLL e a curva de referência em frequência do controlador vimos que as duas são praticamente idênticas então acreditamos que o bloco está configurado corretamente).

Simulamos nosso sistema e encontramos as curvas de corrente na fase A no estator, torque eletromagnético e velocidade no rotor (comparando com o sinal de referência de entrada e do controlador) escorregamento e a curva que relaciona o torque eletromagnético com o escorregamento, conforme pode ser visto na figura 2

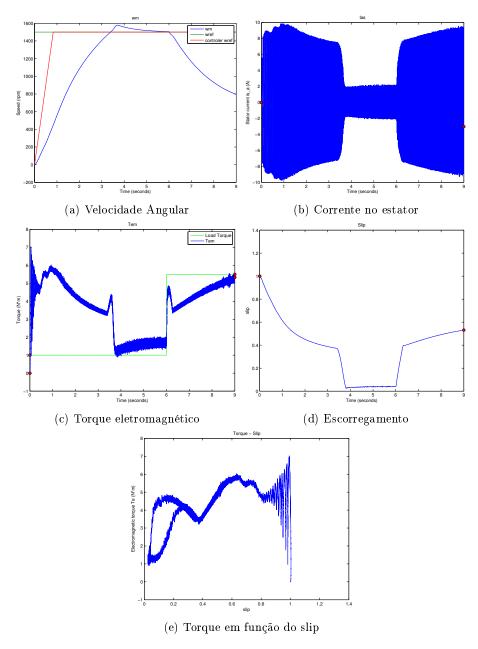


Figura 2: Curvas de resposta para primeira simulação

Podemos ver que o controle apresentou um resultado não muito agradável. Para um torque na carga baixo a velocidade do motor conseguimos atingir o valor desejado em aproximadamente 4 segundos, nessa marca vemos que o tor-

que eletromagnético se aproxima do torque da carga e o motor para de acelerar. Porém ao mudar a referência de torque, nosso controlador não foi capaz de evitar que o motor desacelere, ele ainda estava ajustando o torque do motor para recuperar velocidade quando a simulação acabou. Devemos levar em consideração que o controlador apresentado não foi dimensionado para o motor simulado, fator que afeta sua performance, uma vez que alteramos os parâmetros do motor sem mexer no controlador.

Mudamos então os sinais de referência para uma rampa que se inicializa no segundo 1 e vai de 0 a 1500rpm em 3 segundos para a velocidade e um degrau de vai de 0 para  $1N\cdot m$  no segundo 6 para o torque da carga, conforme apresentado na figura 3.

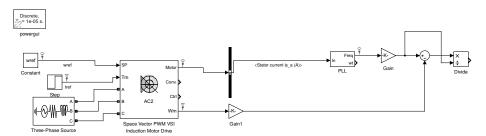


Figura 3: Esquemático da segunda simulação

Simulamos nosso sistema e encontramos as curvas de corrente na fase A no estator, torque eletromagnético e velocidade no rotor (comparando com o sinal de referência de entrada e do controlador), escorregamento e a curva que relaciona o torque eletromagnético com o escorregamento, conforme pode ser visto na figura 4

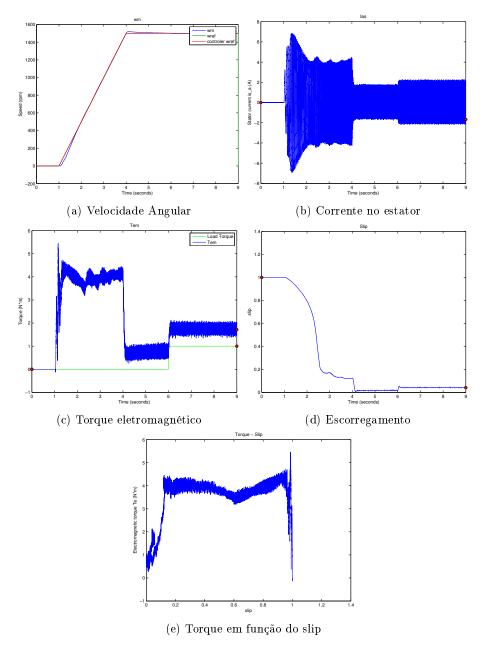


Figura 4: Curvas de resposta para segunda simulação

Podemos ver que nosso controlador seguiu perfeitamente a rampa de velocidade. Durante o período de aceleração o torque está significativamente maior que o da carga, mas praticamente constante (como esperado para uma acelera-

ção constante). O torque de saída no equilíbrio é relativamente maior do que o da carga pois devemos levar em conta os efeitos dissipativos no motor.

### 3 Questões

# 3.1 Efeito do campo girante em máquinas de indução assíncronas trifásicas

Conforme detalhado em [IMAJEY, 2013], a corrente passando pelas bobinas do estator gera um campo magnético, cada fase do nosso sistema trifásico gera então um campo magnético que varia com o tempo. O campo magnético resultante da soma de todas as fases é um campo de intensidade constante mas orientação variável (cuja velocidade de rotação é chamada de frequência síncrona), o chamado campo girante. O campo girante provoca por sua vez o surgimento de uma corrente no rotor. Essa corrente induzida no rotor gera um fluxo no entreferro, que gira com a mesma velocidade do rotor, e a interação entre os fluxos causa o torque no sistema. Caso a velocidade do rotor e o fluxo gerado pelo estator possuíssem a mesma frequência, não existiria corrente induzida, logo a velocidade do rotor sempre seria menor do que a frequência síncrona. A diferença entre as velocidades do fluxo gerado no estator e a velocidade do rotor é chamada de escorregamento.

### 3.2 Diagrama de blocos da estratégia de controle V-Hz

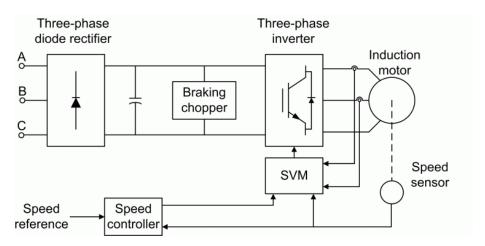


Figura 5: Diagrama de blocos do controle V-Hz [MATHWORKS, 2016]

#### Controller schematics

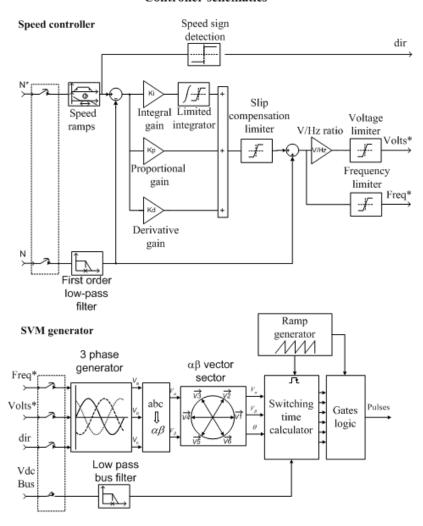


Figura 6: Diagrama de blocos do controlador e do módulo SVM para controle V-Hz. (Retirada da ajuda do bloco AC2)

## 3.3 Controle escalar vantagens e desvantagens

#### 3.4 Controle vetorial

## 4 Referências

[IMAJEY, 2013] IMAJEY, 2013. Learn engineering: Understanding rotating magnetic field synchronous speed. http://www.learnengineering.org/2013/08/rotating-magnetic-field-synchronous-speed.html.

[MATHWORKS, 2016] MATHWORKS, 2016. Space vector pwm vsi induction motor drive. https://www.mathworks.com/help/physmod/sps/powersys/ref/spacevectorpwmvsiinductionmotordrive.html.