Ansätze zur Parameteridentifikation einer PMSM

Benjamin Ternes

Hochschule Bochum
Fachbereich Elektrotechnik und Informatik

22. November 2014

Autor

Benjamin Ternes

- VDE (Verband der Elektrotechnik Elektronik Informationstechnik e. V.) Mitglied, Bezirk Düsseldorf http://www.vde.com/
- IEEE https://www.ieee.org/index.html
- Dante e. V. Mitglied Deutschsprachige Anwendervereinigung TeX e. V. http://www.date.de/

Publikationen:

B. Ternes (2012). »Beitrag zur internationalen ANSYS Konferenz in Kassel – Simulation des Synchronprozesses«. In: *Nutzung des Tools EM-Praktikum und ANSYS in den Lehrveranstaltungen der Elektrischen Maschinen*. CADFEM, S. 108–112

Agenda

1. Einleitung

2. Mathematisches Modell einer PMSM

Linearisierte Gleichungen Allgemeine Gleichungen

3. Ansätze zur Identifikation

Bestimmung der Rotorlage Identifikation der Induktivitäten und des Ständerwiderstandes

4. Parameterfehler

Agenda

1. Einleitung

2. Mathematisches Modell einer PMSM

Linearisierte Gleichunger Allgemeine Gleichungen

3. Ansätze zur Identifikation

Bestimmung der Rotorlage Identifikation der Induktivitäten und des Ständerwiderstandes

4. Parameterfehler

Allgemeines

- PMSM in einer Vielzahl unterschiedlicher Anwendungen (vorallem kleinen bis mittleren Leistungen)
- Hochdynamische Antriebsmotoren (hochdynamische Regelung)
- Hochdynamische Regelungen benötigen die »Induktivitäten« der Maschine (abh. vom momentanen Strom)
- Flussverkettung Ψ ändert sich aufgrund von Alterungserscheinungen und Temperaturveränderungen
- Ohmscher Ständerwiderstand kann sich im Betrieb fast verdoppeln



Agenda

1. Einleitung

2. Mathematisches Modell einer PMSM

Linearisierte Gleichungen Allgemeine Gleichungen

3. Ansätze zur Identifikation

Bestimmung der Rotorlage
Identifikation der Induktivitäten und des Stär

4. Parameterfehler

Koordinatensysteme

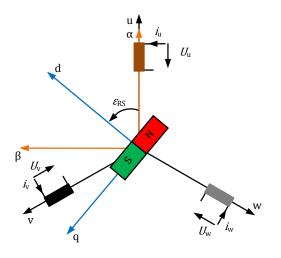


Abbildung: Graphische Veranschaulichung der verschiedenen Koordinatensysteme, ständerfest (α, β) und rotorfest (d, q).

Linearisierte Gleichungen



Linearisierte Gleichungen

 Definitionsgemäß sind keine Sättigungserscheinungen vorhanden (Müller, Vogt und Ponick 2008; Schröder 2001)

8 / 37

Hochvolt Systeme, Bochum, 22. November 2014

Linearisierte Gleichungen

- Definitionsgemäß sind keine Sättigungserscheinungen vorhanden (Müller, Vogt und Ponick 2008; Schröder 2001)
- Alle elektrischen Parameter einer PMSM und damit auch die Induktivitäten sind konstant



Linearisierte Gleichungen

Spannungsgleichungen des linearisierten Modells

$$u_{d} = R_{1}i_{d} + L_{d}\frac{\mathrm{d}i_{d}}{\mathrm{d}t} - \omega_{\mathrm{el}}L_{q}i_{q}$$

$$u_{q} = R_{1}i_{q} + L_{q}\frac{\mathrm{d}i_{q}}{\mathrm{d}t} + \omega_{\mathrm{el}}L_{d}i_{d} + \omega_{\mathrm{el}}\Psi_{\mathrm{pm}}$$
(2)

$$u_{\rm q} = R_1 i_{\rm q} + L_{\rm q} \frac{\mathrm{d} I_{\rm q}}{\mathrm{d} t} + \omega_{\rm el} L_{\rm d} i_{\rm d} + \omega_{\rm el} \Psi_{\rm pm} \tag{2}$$

$$M_{\rm i} = \frac{3\rho}{2} (\Psi_{\rm pm} i_{\rm q} + (L_{\rm d} - L_{\rm q}) i_{\rm d} i_{\rm q})$$
 (3)

(vgl. Schröder (2001))



Beniamin Ternes, Hochschule Bochum

Linearisierte Gleichungen

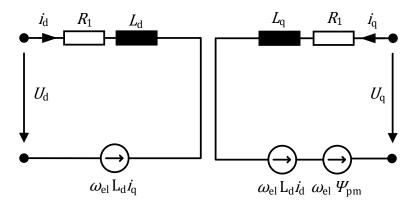


Abbildung: Graphische Darstellung der Gleichungen Gl. (1) und Gl. (2).



■ Induktivitäten ändern sich → abhängigkeit: Belastung



- Induktivitäten ändern sich → abhängigkeit: Belastung
- Grund: Sättigungseffekte, Kreuzkopplung entsteht durch Beeinflussung der verkoppelten Induktivitäten



- lacktriangleright Induktivitäten ändern sich ightarrow abhängigkeit: Belastung
- Grund: Sättigungseffekte, Kreuzkopplung entsteht durch Beeinflussung der verkoppelten Induktivitäten
- \blacksquare z. B. in der realen Maschine verlaufen die Ströme $i_{\rm d}$ und $i_{\rm q}$ in dem gleichen Ständerblech (Kellner 2012)

- lacktriangleright Induktivitäten ändern sich ightarrow abhängigkeit: Belastung
- Grund: Sättigungseffekte, Kreuzkopplung entsteht durch Beeinflussung der verkoppelten Induktivitäten
- $lue{z}$. B. in der realen Maschine verlaufen die Ströme $i_{
 m d}$ und $i_{
 m q}$ in dem gleichen Ständerblech (Kellner 2012)
- Bei Verwendung der linearen Gleichungen (s. h. Folie 9) werden Sättigungseffekte vernachlässigt



- Induktivitäten ändern sich → abhängigkeit: Belastung
- Grund: Sättigungseffekte, Kreuzkopplung entsteht durch Beeinflussung der verkoppelten Induktivitäten
- $lue{z}$. B. in der realen Maschine verlaufen die Ströme $i_{
 m d}$ und $i_{
 m q}$ in dem gleichen Ständerblech (Kellner 2012)
- Bei Verwendung der linearen Gleichungen (s. h. Folie 9) werden Sättigungseffekte vernachlässigt
- Unter Berücksichtigung der Eisenverluste bzw.
 Wirbelstromverluste reichen die Gleichungen nicht mehr aus



Neue Gleichungen für Ψ_d und Ψ_a



Neue Gleichungen für Ψ_d und Ψ_q

■ Einige Ansätze unterteilen die Induktivitäten in Selbst- und Gegeninduktivitäten (Stumberger u. a. 2003)



Neue Gleichungen für $\Psi_{\rm d}$ und $\Psi_{\rm q}$

- Einige Ansätze unterteilen die Induktivitäten in Selbst- und Gegeninduktivitäten (Stumberger u. a. 2003)
- Dabei sind sowohl die Selbst- als auch die Gegeninduktivität jeweils von den Strömen abhängig → Hysterese

Neue Gleichungen für Ψ_d und Ψ_q

- Einige Ansätze unterteilen die Induktivitäten in Selbst- und Gegeninduktivitäten (Stumberger u. a. 2003)
- Dabei sind sowohl die Selbst- als auch die Gegeninduktivität jeweils von den Strömen abhängig → Hysterese

$$\Psi_{\mathrm{d}} = \Psi_{\mathrm{pm}} + L_{\mathrm{dd}}^{\xi}(i_{\mathrm{d}}) \cdot i_{\mathrm{d}} + L_{\mathrm{dq}}^{\xi}(i_{\mathrm{d}}, i_{\mathrm{q}}) \cdot i_{\mathrm{q}} \tag{4}$$

$$\Psi_{\mathbf{q}} = L_{\mathbf{q}\mathbf{q}}^{\xi}(i_{\mathbf{q}}) \cdot i_{\mathbf{q}} + L_{\mathbf{q}\mathbf{d}}^{\xi}(i_{\mathbf{d}}, i_{\mathbf{q}}) \cdot i_{\mathbf{d}}$$
 (5)

(vgl. Stumberger u. a. (2003))



Darstellungsweise der Induktivitäten



Darstellungsweise der Induktivitäten

Nach Kellner (2012) ist es möglich die Induktivitäten intuitiv darzustellen als:



Darstellungsweise der Induktivitäten

Nach Kellner (2012) ist es möglich die Induktivitäten intuitiv darzustellen als:

$$L_{\rm d}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} = L_{\rm dd}^{\xi}(i_{\rm d}) + L_{\rm dq}^{\xi}(i_{\rm d},i_{\rm q}) \cdot \frac{i_{\rm q}}{i_{\rm d}}$$
 (6)

$$L_{d}^{(i_{d},i_{q})} = L_{dd}^{\xi}(i_{d}) + L_{dq}^{\xi}(i_{d},i_{q}) \cdot \frac{i_{q}}{i_{d}}$$

$$L_{q}^{(i_{d},i_{q})} = L_{qq}^{\xi}(i_{q}) + L_{qd}^{\xi}(i_{d},i_{q}) \cdot \frac{i_{d}}{i_{q}}$$
(6)



Benjamin Ternes, Hochschule Bochum

Hochvolt Systeme, Bochum, 22. November 2014

Parameteridentifikation



Folie 12 vereinfachen:



Anhand Folie 13 lassen sich damit die Flussverkettung von Folie 12 vereinfachen:

Flussverkettungen der allgemeinen Maschinengleichungen

$$\Psi_{\rm d}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} = \Psi_{\rm pm}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} + L_{\rm d}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} \cdot i_{\rm d} \tag{8}$$

$$\Psi_{q}^{(i_{d},i_{q})} = L_{q}^{(i_{d},i_{q})} \cdot i_{q}$$
 (9)

Diese Darstellungsweise ist kürzer und übersichtlicher



Flussverkettungen der allgemeinen Maschinengleichungen

$$\Psi_{\rm d}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} = \Psi_{\rm pm}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} + L_{\rm d}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} \cdot i_{\rm d} \tag{8}$$

$$\Psi_{q}^{(i_{d},i_{q})} = L_{q}^{(i_{d},i_{q})} \cdot i_{q}$$
 (9)

Diese Darstellungsweise ist kürzer und übersichtlicher

→ Mehrwert wegen Trennung der Selbst- und Gegeninduktivität? (Kellner 2012).



$\begin{pmatrix} u_{\rm d} \\ u_{\rm q} \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} R_1 & -\omega_{\rm el} L_{\rm q}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} \\ \omega_{\rm el} L_{\rm d}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} & R_1 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} i_{\rm d} \\ i_{\rm q} \end{pmatrix}$ $\dots + \underbrace{\begin{pmatrix} L_{\rm dd}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} & L_{\rm dq}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} \\ L_{\rm qd}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} & L_{\rm qq}^{(i_{\rm d},i_{\rm q})} \end{pmatrix}}_{\text{differentielle Induktivitäten}} \begin{pmatrix} \frac{\mathrm{d}i_{\rm d}}{\mathrm{d}t} \\ \frac{\mathrm{d}i_{\rm q}}{\mathrm{d}t} \end{pmatrix}$ $\dots + \begin{pmatrix} \frac{\partial}{\partial t} \Psi_{\rm pm}^{(i_{\rm q})} \\ \omega_{\rm el} \Psi_{\rm pm}^{(i_{\rm q})} \end{pmatrix}$

in Anlehnung an (Kellner 2012).



Spannungsgleichungen der allgemeinen Maschinengleichungen

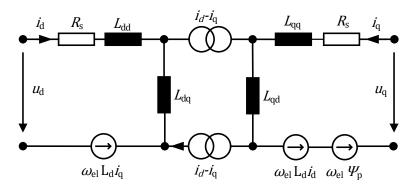


Abbildung: Graphische Darstellung der Gleichungen (Gl. 10).

Agenda

1. Einleitung

2. Mathematisches Modell einer PMSM

Allgemeine Gleichungen

3. Ansätze zur Identifikation

Bestimmung der Rotorlage Identifikation der Induktivitäten und des Ständerwiderstandes

4. Parameterfehler

Vorwissen

Warum?

Notwendig?



Bestimmung der Rotorlage

- Geberlosen Regelung: Keinen Wartungsaufwand, geringere Kosten \rightarrow keine Rotorposition bei niedrigen Drehzahlen? (Prinzip: Blockkommutierung durch das zurückmessen der im Motor induzierten Gegenspannung)
- Resolvers: Absolutwert der Rotorposition → Wartungsaufwand und höhere Kosten
- Inkrementalgeber: ist nicht sinnvoll, zu ungenau.



Überblick

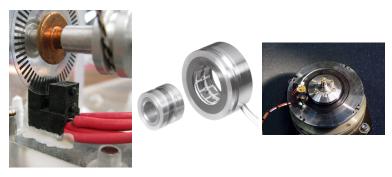


Abbildung: Links: Inkrementalgeber mit Gabellichtschranke, Autor: Tycho. Mitte: Resolver, Quelle: MICRONOR – Hollow Shaft Standard Resolver, Size 15: RE3616 . x. Rechts: Optischer Encoder, 16834 Impulse pro Umdrehung. Autor: Charly Whisky.

Geberlose Regelung

- Testsignalverfahren für niedrige Drehzahlen
- Differentieller Schenkligkeitskoeffizient
- EMK-Verfahren für hohe Drehzahlen



- Ansätze dazu in (Underwood und Husain 2010)
- Zweifelhafte Stabilität und Genauigkeit in (Underwood und Husain 2010)
- → Bisherige Online Messverfahren gelangen an ihre Grenze, die Notwendigkeit wird in Frage gestellt:

»Zum einen ändern sich die Induktivitäten im Wesentlichen nur abhängig von den Strömen i_d und i_q, kaum aufgrund von anderen äußeren Umgebungseinflüssen beziehungsweise Prüfstandsparametern, wie zum Beispiel Temperatur oder Drehzahl des Systems (Kellner 2012, S. 79).«



Absolute und differentielle Induktivitäten

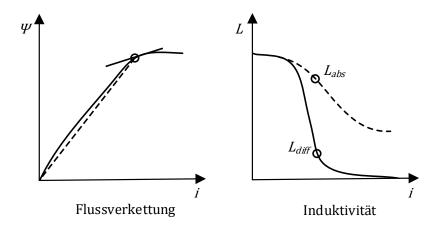


Abbildung: Prinzipielle Darstellung der Beziehung zwischen absoluter und differentieller Induktivität in Anlehnung an Kellner und Piepenbreier (2011, S. 2).

Absolute Induktivitäten

Theorie zur Messung der absoluten Induktivitäten

- Für eine konstante Drehzahl wird ein (i_d, i_g) -Strompaar eingeprägt
- Für diesen Zustand werden die d, q-Spannungen und die Drehzahl gemessen
- Daraus lassen sich die Induktivitäten $L_a^{(i_d,i_q)}$ und $L_a^{(i_d,i_q)}$ berechnen

$$L_{d}^{(i_{d},i_{q})} = \frac{\Psi_{d}^{(i_{d},i_{q})} - \Psi_{d}^{(i_{d}=0,i_{q})}}{i_{d}}$$

$$L_{q}^{(i_{d},i_{q})} = \frac{\Psi_{q}^{(i_{d},i_{q})} - \Psi_{q}^{(i_{d},i_{q}=0)}}{i_{q}}$$
(11)

$$L_{\mathbf{q}}^{(i_{\mathbf{d}},i_{\mathbf{q}})} = \frac{\Psi_{\mathbf{q}}^{(i_{\mathbf{d}},i_{\mathbf{q}})} - \Psi_{\mathbf{q}}^{(i_{\mathbf{d}},i_{\mathbf{q}}=0)}}{i_{\mathbf{q}}}$$
(12)

(vgl. Kellner (2012))

Identifikation in der Praxis

- 1. Jede Kombination aus i_d und i_q -Strömen; Lastmaschine muss einen const. Drehzahlsollwert realisieren können
- Konstante mittlere Drehzahl
- Uber den Messbereich werden einzelne Betriebspunkte eingestellt
- 4. Stationärer Zustand → Messwerte werden gespeichert
- 5. Induktivitäten werden gemäß Gleichungen berechnet



Differentielle Induktivitäten

 Nur notwendig, wenn Stromänderung vorhanden (dynamische Vorgänge)

Theorie zur Messung von differentiellen Induktivitäten

- Überlagerung mit einem hochfrequenten Signal
- Zu den stationären Arbeitspunkten wird ein hochfrequentes Testsignal addiert
- Aus der hochfrequenten Sprungantwort lässt sich die differentielle Induktivität berechnen



Identifikation in der Praxis

- 1. Bestimmung des Ständerwiderstandes
- Einstellen der Strompaare
- Einprägung eines Testsignals mit einer vorgegebenen Frequenz in q-Richtung
- 4. $\rightarrow (L_{\rm qq}, L_{\rm dq})$
- Einprägung eines Testsignals mit einer vorgegebenen Frequenz in d-Richtung
- 6. $\rightarrow (L_{\rm dd}, L_{\rm qd})$



Benjamin Ternes, Hochschule Bochum

Ständerwiderstand und -temperatur

Viele Autoren verwenden MRAC-Algorithmen »(model-reference adaptive control)« zur Identifikation des Ständerwiderstandes



MRAC-Alrogrithmus

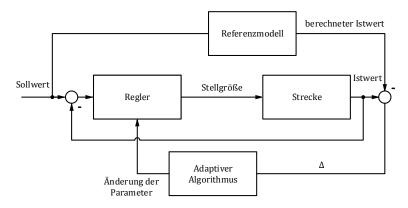


Abbildung: Prinzipielle Darstellung eines MRAC-Systems in Anlehnung an Slotine (1991).

Ständerwiderstand und -temperatur

»Wenn die Parameter der PMSM nicht genau bekannt sind, dann ist es auch nicht möglich, ein genaues Referenzmodell der Maschine zu erstellen, weil dieses ja in irgendeiner Weise die Parameter enthalten müsste. (Kellner 2012, S. 139)«



Konventioneller Ansatz – u_d -Spannungsgleichung

- Auswertung der u_d- und u_q-Spannungsgleichung
- ullet so beschreibt die $u_{
 m d}$ -Spannungsgleichung das Modell für ideal bekannte Parameter
- u_d wird von der feldorientierten Regelung als Grundlage für den Spannungsraumzeiger ausgegeben

Konventioneller Ansatz – u_d -Spannungsgleichung

- Auswertung der u_d und u_q -Spannungsgleichung
- ullet so beschreibt die $u_{
 m d}$ -Spannungsgleichung das Modell für ideal bekannte Parameter
- u_d wird von der feldorientierten Regelung als Grundlage für den Spannungsraumzeiger ausgegeben
- unpraktisch da, ein feldschwächender Strom vorhanden sein muss, um die Widerstandsdifferenz zu berechnen (Kellner 2012)



Konventioneller Ansatz – u_d -Spannungsgleichung

- Auswertung der u_d und u_q -Spannungsgleichung
- ullet so beschreibt die $u_{
 m d}$ -Spannungsgleichung das Modell für ideal bekannte Parameter
- u_d wird von der feldorientierten Regelung als Grundlage für den Spannungsraumzeiger ausgegeben
- unpraktisch da, ein feldschwächender Strom vorhanden sein muss, um die Widerstandsdifferenz zu berechnen (Kellner 2012)
- → Energetische Gründe, prinzipiell möglich



Agenda

1. Einleitung

2. Mathematisches Modell einer PMSM

Linearisierte Gleichunger Allgemeine Gleichungen

3. Ansätze zur Identifikation

Bestimmung der Rotorlage Identifikation der Induktivitäten und des Ständerwiderstandes

4. Parameterfehler

- Je größer der Fehler, desto weniger bilden die Modelle die Realität ab
- Die Parameter $R_1, L_{d,q}$ und Ψ_{pm} können nicht direkt gemessen werden
- Fehlerforpflanzung
- Probleme bei der »geberlosen Regelung«
- Fehler: Messgrößen sind Ungenauigkeiten der Umrichterlinearisierung oder Toleranzen der Stromsensoren

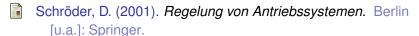


Bibliography I

- Kellner, S. L. (2012). »Parameteridentifikation bei permanenterregten Synchronmaschinen«. Dissertation. TU Erlangen-Nürnberg.
- Kellner, S. L. und B. Piepenbreier (2011). »General PMSM d, q-model using optimized interpolated absolute and differential inductance surfaces«. In: *Electric Machines & Drives Conference (IEMDC), 2011 IEEE International.* IEEE, S. 212–217. (Besucht am 31.10.2014).
- Müller, G., K. Vogt und B. Ponick (2008). Berechnung elektrischer Maschinen. Weinheim: Wiley-VCH-Verl.



Bibliography II



- Slotine, J.-J. E. (1991). *Applied nonlinear control*. Unter Mitarb. von W. Li. Englewood Cliffs, N.J: Prentice Hall. 459 S.
- Stumberger, B. u. a. (2003). »Evaluation of saturation and cross-magnetization effects in interior permanent-magnet synchronous motor«. In: *IEEE Transactions on Industry Applications* 39.5, S. 1264–1271. (Besucht am 31.10.2014).



Bibliography III



Ternes, B. (2012). »Beitrag zur internationalen ANSYS Konferenz in Kassel – Simulation des Synchronprozesses«. In: Nutzung des Tools EM-Praktikum und ANSYS in den Lehrveranstaltungen der Elektrischen Maschinen. CADFEM, S. 108–112.



Underwood, S. und I. Husain (2010). »Online Parameter Estimation and Adaptive Control of Permanent-Magnet Synchronous Machines«. In: *IEEE Transactions on Industrial Electronics* 57.7, S. 2435–2443. (Besucht am 31.10.2014).

