

Zeitschrift: Bulletin des Schweizerischen Elektrotechnischen Vereins, des Verbandes Schweizerischer Elektrizitätsunternehmen = Bulletin de l'Association suisse des électriciens, de l'Association des entreprises électriques suisses

Herausgeber: Schweizerischer Elektrotechnischer Verein ; Verband Schweizerischer Elektrizitätsunternehmen

Band: 70 (1979)

Heft: 23

Artikel: Rechenverfahren für Drehmomentbestimmung von Asynchron-Hochstabläufermotoren

Autor: Keve, T.

DOI: <https://doi.org/10.5169/seals-905450>

Nutzungsbedingungen

Die ETH-Bibliothek ist die Anbieterin der digitalisierten Zeitschriften. Sie besitzt keine Urheberrechte an den Zeitschriften und ist nicht verantwortlich für deren Inhalte. Die Rechte liegen in der Regel bei den Herausgebern beziehungsweise den externen Rechteinhabern. [Siehe Rechtliche Hinweise.](#)

Conditions d'utilisation

L'ETH Library est le fournisseur des revues numérisées. Elle ne détient aucun droit d'auteur sur les revues et n'est pas responsable de leur contenu. En règle générale, les droits sont détenus par les éditeurs ou les détenteurs de droits externes. [Voir Informations légales.](#)

Terms of use

The ETH Library is the provider of the digitised journals. It does not own any copyrights to the journals and is not responsible for their content. The rights usually lie with the publishers or the external rights holders. [See Legal notice.](#)

Download PDF: 17.03.2025

ETH-Bibliothek Zürich, E-Periodica, <https://www.e-periodica.ch>

Rechenverfahren für Drehmomentbestimmung von Asynchron-Hochstabläufermotoren

Von Th. Keve

621.313.33:621.3.016

Für Hochlaufrechnungen von Asynchronmotoren wird ein Rechenverfahren angegeben, das auch bei Hochstabläufers mit Stromverdrängungs- und Sättigungseffekt den Drehmomentverlauf über dem Schlupf gut annähert.

Pour les calculs de démarrage de moteurs asynchrones, on indique une méthode qui donne une bonne approximation du couple en fonction du glissement également dans le cas de rotors à barres hautes avec effet pelliculaire et effet de saturation.

1. Einleitung

Beim Entwurf eines Asynchronmotors wird der Drehmomentverlauf mit Hilfe von Rechenprogrammen ermittelt. Für die Berücksichtigung des Stromverdrängungseffektes gibt es verlässliche Rechenverfahren. Dagegen gibt es keine Rechenmethode, die mit angemessenem Aufwand den Einfluss der Sättigung der Streuwege und der Oberwellendrehmomente annähernd richtig wiedergibt [1; 2]. Man ist daher auch bei Maschinenrechnungen an Korrekturen durch Messergebnisse angewiesen. Bei Hochlaufrechnungen geht man allgemein von bekannten, entsprechend korrigierten Werten des Anzugsmomentes, des Kippmomentes und des Sattelmomentes aus. Unter Berücksichtigung dieser Daten wäre es wünschenswert, ein Rechenverfahren zu finden, das den Drehmoment-Drehzahlverlauf in analytischer Form beschreibt, ohne Kenntnis der sonstigen Konstruktionsdaten der Maschine.

Den Verlauf des Drehmomentes von Asynchronmotoren als Funktion des Schlupfes beschreibt eine Gleichung [3], die auch als die Klobische Formel bekannt ist, in einfacher Weise. Ihr Nachteil ist, dass sie nur bei unverändertem Läuferwiderstand, bei konstanten Reaktanzen und unter Vernachlässigung des Ständerwiderstandes gültig ist. Da der grösste Anteil der Drehstrom-Käfigläufermotoren mit Hochstäben ausgeführt wird, die einen starken Stromverdrängungs- und -sättigungseffekt besitzen, kann bei ihnen die Formel allgemein keine Anwendung finden.

Zuerst wird gezeigt, dass man den Stromverdrängungseffekt durch eine Erweiterung der Formel physikalisch sinnvoll berücksichtigen kann. Anschliessend wird mit Hilfe eines empirisch gefundenen Korrekturfaktors das Sattelmoment erfasst.

2. Berücksichtigung des Stromverdrängungseffektes

Die ursprüngliche Formel gibt den Verlauf des Drehmomentes M im Verhältnis zum Kippmoment M_k mit dem Kippschlupf s_k in Abhängigkeit des Schlupfes s wieder:

$$\frac{M}{M_k} = \frac{2}{\frac{s}{s_k} + \frac{s_k}{s}} \quad (1)$$

Führt man bezogene Grössen ein, so kann man Gl. 1 mit $m = M/M_N$, $m_k = M_k/M_N$ wie folgt schreiben:

$$m = \frac{2 m_k}{\frac{s}{s_k} + \frac{s_k}{s}} \quad (2)$$

Die Vernachlässigung des Ständerwiderstandes bewirkt, dass das Kippmoment zu gross errechnet wird. Dieser Fehler wird jedoch gegenstandslos, wenn man das tatsächliche relative Kippmoment m_k mit dem zugehörigen Schlupf s_k vorgibt.

Ein Asynchronmotor behält seine Eigenschaften, wenn das Verhältnis des Läuferwiderstandes zum Schlupf R_2/s konstant

bleibt [3]. Bei Asynchronmotoren mit Stromverdrängung ergibt Gl. 2 mit dem bekannten relativen Kippmoment m_k und Kippschlupf s_k zu $s = 1$ ein zu niedriges Anzugsmoment. Das grössere relative Anzugsmoment m_A^* wird hauptsächlich durch Widerstandserhöhung infolge Stromverdrängung im Läuferstab erreicht. Ein Asynchronmotor mit diesem Läuferwiderstand hätte einen entsprechend grösseren Kippschlupf. Man kann mit Gl. 2 diesen fiktiven Kippschlupf s_k^A zu $s = 1$ errechnen. Aus

$$m_A^* = \frac{2 m_k}{\frac{1}{s_k^A} + s_k^A}$$

wird durch Umformung und Multiplikation mit s_k^A

$$s_k^A = \frac{m_k}{m_A^*} \pm \sqrt{\left(\frac{m_k}{m_A^*}\right)^2 - 1}$$

Von den beiden Wurzeln wird nur die kleinere ($s < 1$) benötigt:

$$s_k^A = \frac{m_k}{m_A^*} - \sqrt{\left(\frac{m_k}{m_A^*}\right)^2 - 1} \quad (3)$$

Damit kann man einen Anlauffaktor A errechnen, mit dem der wirkliche Kippschlupf s_k multipliziert werden muss, um den bei $s = 1$ gültigen Schlupfwert zu erhalten:

$$A = s_k^A / s_k \quad (4)$$

Während des Anlaufvorganges muss sich dieser Faktor natürlich ändern, da er bei $s = s_k$ gleich 1 werden muss. Man definiert daher einen schlupfabhängigen Faktor A_s

$$A_s = A x(s)$$

Bei einem Stromverdrängungsläufer ändert sich der Läuferwiderstand entsprechend dem Widerstandsfaktor K_r :

$$R_2 = K_r \cdot R_g$$

Hierbei ist K_r der Widerstandsfaktor der Stromverdrängung und R_g der Läuferwiderstand bei Gleichstrom, also ohne Stromverdrängung. Beim Hochstabläufer ändert sich K_r entsprechend Fig. 1. Man kann ihn allgemein bei $K_r \geq 2$ proportional der reduzierten Leiterhöhe h_1' setzen, die wiederum proportional der Wurzel aus der Frequenz der Läuferströme f_2 ist. Erweitert man diese Proportionalität auf $K_r \geq 1$ (dick ausgezogene Linie in Fig. 1), so wird

$$A_s \sim K_r = h_1' \sim \sqrt{f_2} = \sqrt{s \cdot f_1} \sim \sqrt{s}$$

Durch Vergleich der Ergebnisse mit genauen Rechenverfahren ergab sich eine etwas stärkere Abhängigkeit des Faktors A_s vom Schlupf, da neben dem ohmschen Widerstand auch die Streureaktanz sich durch Stromverdrängung verändert. Man setzt (mit A aus Gl. 4):

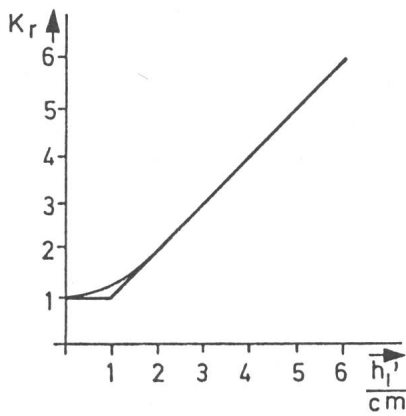


Fig. 1 Widerstandsfaktor der Stromverdrängung $K_r = f(h_1')$
 h_1' reduzierte Leiterhöhe [3]

$$A_s = A \cdot s^{0,55} \quad (5)$$

wobei $A_s \geq 1$ sein muss. Mit dem Faktor A_s wird zu jedem Schlupf ein neuer fiktiver Kippschlupf

$$s_{k^*} = A_s \cdot s_k \quad (6)$$

errechnet und nach Gl. (2) das zugehörige Drehmoment bestimmt:

$$m^* = \frac{2 m_k}{\frac{s}{s_{k^*}} + \frac{s_{k^*}}{s}} \quad (7)$$

Es ist jedoch noch eine Kontrolle nötig: Beim Kippschlupf muss definitionsgemäss der nach Gl. 5 errechnete Faktor

$$A_{sk} = A \cdot s_k^{0,55} \leq 1 \quad (8)$$

ergeben. Für Hochstabläufer trifft dies fast immer zu. Wird Gl. (8) jedoch nicht erfüllt, so muss die Schlupfabhängigkeit entsprechend korrigiert werden. Aus

$$A_{sk} = A \cdot s_k^y = 1$$

folgt, dass der Exponent

$$y = \frac{\ln(1/A)}{\ln s_k} \quad (9)$$

sein muss und damit

$$A_s = A \cdot s^y \quad (10)$$

3. Korrektur zur Berücksichtigung des Sattelmomentes

Bei ausgeführten Motoren wird der Drehmomentverlauf neben dem Stromverdrängungseffekt noch von weiteren Faktoren beeinflusst. So tritt durch Sättigung der Streuwege eine Drehmomenterhöhung auf, andererseits beeinflussen Oberwellenmomente die Drehmomentkurve so, dass eine Einsattelung entsteht. Diese Einflüsse kann man nur näherungsweise berücksichtigen. Die durch diese Einflüsse bedingte Drehmomenterhöhung im Stillstand berücksichtigt man mit dem Faktor K :

$$K = m_A/m_A^*; \quad m_A^* = m_A/K \quad (12)$$

m_A ist das gemessene Anzugsmoment, und m_A^* ist das Anzugsmoment infolge Stromverdrängung. Die Drehmomenterhöhung bei anderen Schlupfwerten liefert der Faktor K_s . Da

erfahrungsgemäss das Sattelmoment bei etwa 25% der Drehfelddrehzahl liegt, ergibt die folgende empirisch gefundene Gleichung für K_s eine gute Übereinstimmung mit Messwerten, wie später gezeigt wird:

$$K_s = 8(K-1)(s-0,5)^3 + 1 \quad (13)$$

gültig für $K_s \geq 1$. Nach dieser Definition wird der Faktor bei $s = 0,5$ zu 1. Es muss nunmehr aus den Werten m_A und m_s der Faktor K bestimmt werden. Das Motormoment m^* nach Gl. 7 steigt vom Anzugsmoment m_A^* bei $s = 1$ stetig an. Andererseits nimmt der Faktor K_s ab. Nimmt man an, dass das Sattelmoment bei $s_1 = 0,75$ entsteht und dass dabei das Motormoment m_1^* um den Faktor z grösser ist als das Anzugsmoment m_A^* , so kann man den Faktor K bei $s = 1$ näherungsweise bestimmen. An der Stelle des Sattelmomentes gilt:

$$\frac{m_s}{m_A^* \cdot z} = K_{s1} = 8(K-1)(0,75-0,5)^3 + 1,$$

weiter $m_A = K \cdot m_A^*$.

Daraus erhält man nach einigen Umformungen

$$K = \frac{0,875}{\frac{m_s}{m_A \cdot z} - 0,125} \quad (14)$$

wobei $z = m_1^*/m_A^*$ ist. (15)

Da jedoch m_A^* noch nicht bekannt ist, muss man K in einer für die Berechnung mit Rechenmaschinen typischen Schleifen-

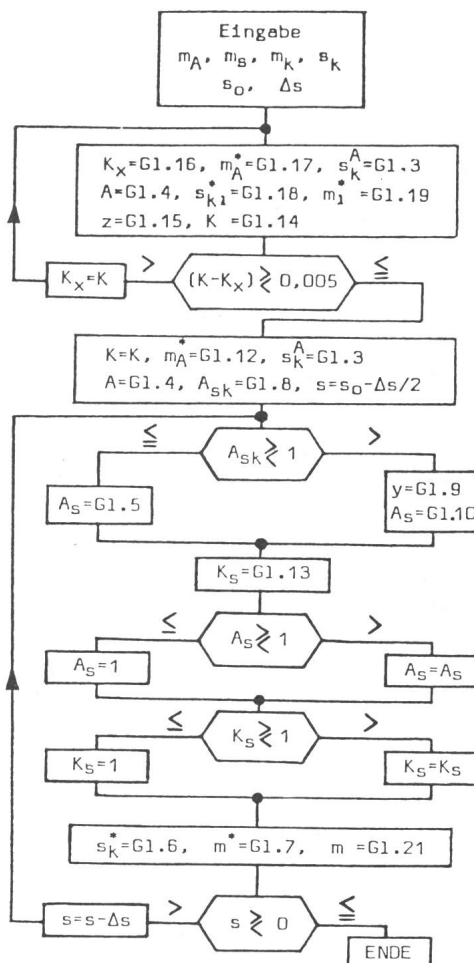


Fig. 2 Rechenprogramm
 Bedeutung der Formeln siehe im Text

Lfd. Nr.	Motortyp	Vorgabe				Rechnung		m bei s =											
		m _A	m _s	m _k	s _k	K	m _A *	s _k ^A	A	y	1	0,9	0,8	0,6	0,4	0,3	0,2	0,1	0,05
1	4250 kW, 6 kV Cu-Hochstab	0,81	0,76	2,0	0,013	1,24	0,65	0,17	13,0	0,59	0,81	0,77	0,75	0,8	0,93	1,03	1,18	1,46	1,73
2	1680 kW, 6 kV Cu-Hochstab	0,6	0,56	2,15	0,023	1,25	0,48	0,11	4,9	0,55	0,6	0,57	0,56	0,6	0,71	0,8	0,95	1,24	1,57
3	315 kW, 380 V Cu-Hochstab	1,42	1,3	2,4	0,055	1,26	1,13	0,25	4,5	0,55	1,42	1,32	1,29	1,37	1,57	1,73	1,94	2,25	2,39
4	15 kW, 380 V Alu-Hochstab	2,6	2,45	3,27	0,22	1,19	2,18	0,38	1,7	0,55	2,6	2,44	2,4	2,52	2,8	3,1	3,25	2,46	1,41
5	30 kW, 380 V Alu-Doppelnut	2,5	2,15	2,4	0,2	1,29	1,94	0,5	2,5	0,57	2,5	2,26	2,15	2,16	2,3	2,36	2,4	1,92	1,13

rechnung bestimmen. Man nimmt als erste Annäherung den Wert

$$K_x = m_A/m_s \tag{16}$$

an, errechnet damit den bei dem ersten Durchgang evidenten Wert

$$m_A^* = m_A/K_x \tag{17}$$

und bestimmt damit aus Gl. 3 s_k^A und aus Gl. 4 A. Den Kippschlupf an dieser Stelle errechnet man nach Gl. 5 und Gl. 6 zu

$$s_{k1}^* = A \cdot 0,75^{0,55} \cdot s_k = 0,854 \cdot A \cdot s_k \tag{18}$$

Man bestimmt dann das Drehmoment m₁^{*} nach Gl. 7

$$m_1^* = \frac{2 m_k}{\frac{0,75}{s_{k1}^*} + \frac{s_{k1}^*}{0,75}} \tag{19}$$

und weiter z nach Gl. (15). Schliesslich folgt K nach Gl. (14). Der so errechnete K-Wert wird mit der Annahme K_x verglichen:

$$(K - K_x) \geq 0,005 \tag{20}$$

Ist der Fehler grösser, so wird mit K_x = K von vorne gerechnet, ist er kleiner, so ist der Wert für K genügend genau gefunden. Das tatsächliche Motordrehmoment bei einem bestimmten Schlupf ergibt sich zu

$$m = K_s \cdot m^* \tag{21}$$

4. Rechenprogramm, Beispiele

Fig. 2 zeigt das Rechenprogramm. Aus den Eingabedaten m_A, m_s, m_k, s_k mit dem Anfangsschlupf s₀ (normalerweise s₀ = 1) und den gewünschten Schlupfintervallen Δs wird in einer Schleifenrechnung der Faktor K bestimmt. Damit werden das Anzugsmoment mit Stromverdrängung m_A^{*} und die für die Weiterrechnung erforderlichen Faktoren s_k^A, A und A_{s_k} errechnet. A_{s_k}, A_s und K_s werden kontrolliert. Durch Vorgabe s = (s₀ - Δs/2) wird der erste Wert m in der Mitte des Schlupfintervalles bestimmt. Dann wird die Rechnung für einen weiteren Schlupf s = (s - Δs) wiederholt, bis s = 0 wird. Eine genauere Einteilung der Schlupfintervalle, insbesondere um den Kippschlupf, soll hier nicht behandelt werden.

Tabelle I zeigt die Rechenergebnisse von 5 Motoren. Es handelt sich um Motoren mit Läufer aus Cu-Hochstab, Alu-

Hochstab und Alu-Doppelnut verschiedener Grössen. Aus den Vorgabe-Daten wurden die Konstanten K, m_A^{*}, s_k^A, A und y bestimmt und damit zu verschiedenen Schlupfwerten die Drehmomente m errechnet. Fig. 3 zeigt die grafische Darstellung

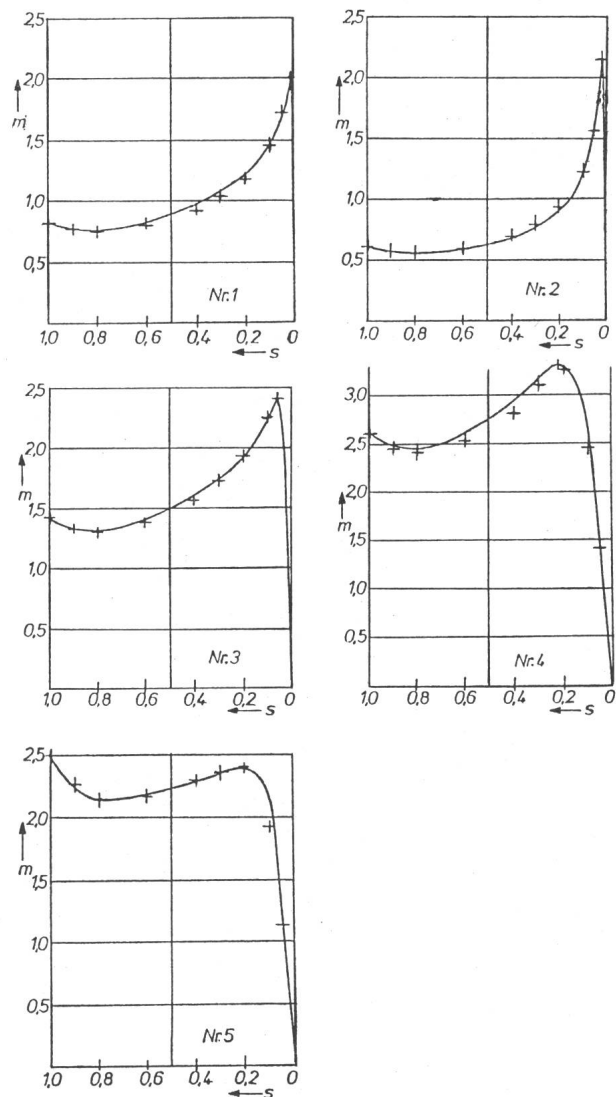


Fig. 3 Vergleich der gemessenen Drehmomentkennlinien mit der Rechnung
+ Rechenwerte
Motordaten zu den Nummern 1 bis 5 siehe Tabelle I

der so errechneten Werte im Vergleich zu den Messwerten. Bei den Motoren Nr. 1 und 2 erfolgte die Drehmomentbestimmung aus Hochlaufmessungen, bei den übrigen mittels Vibrometermessungen. Man kann bei allen Beispielen eine sehr gute Übereinstimmung zwischen Rechnung und Messung feststellen, wobei zu berücksichtigen ist, dass sich die Läuferstabtemperatur während der Messung ändert und unterschiedliche Spannungseinbrüche auftreten, wodurch auch die eigentlichen Messwerte korrigiert werden müssen.

Literatur

- [1] *K. Oberretl*: 13 Regeln für minimale Zusatzverluste in Induktionsmotoren. Bull. Oerlikon –(1969)389/390, S. 1...11.
- [2] *A. A. Dabbous*: Ermittlung des Kurzschlußstromes von ungeschrägten Asynchronmaschinen unter Berücksichtigung der Eisensättigung. ETZ–A 85(1964)3, S. 76...79.
- [3] *T. Bödefeld* und *H. Sequenz*: Elektrische Maschinen. 8. Auflage. Wien/New York, Springer-Verlag, 1971.

Adresse des Autors

Prof. Dr.-Ing. *Thomas Keve*, Fachhochschule Köln, Reitweg 1, 5000 Köln 21.

Adolf Feller 1879–1931

Die Installationstechnik kann nicht mit imposanten Entdeckungen und Erfindungen aufwarten. Sie ist aber gleichwohl ein wichtiges und unentbehrliches Glied in der Kette zwischen der Elektrizitätserzeugung und -anwendung. Der Jahresumsatz der Installationsbranche in der Schweiz beziffert sich heute schätzungsweise auf eine halbe Milliarde Franken.

Anfangs dieses Jahrhunderts wurde fast alles Installationsmaterial aus dem Ausland bezogen. In Horgen betrieb z. B. David Bollier ein solches Importgeschäft, in dem 7 Angestellte, 1 Reisender und 20 Handwerker arbeiteten. Dieses kleine Unternehmen kaufte Adolf Feller auf den 1. Januar 1909.

Mit dem Ausbruch des ersten Weltkrieges versiegten die ausländischen Quellen, und Feller musste sich mehr und mehr vom Handel auf die Fabrikation umstellen. Er war ein sehr guter Kaufmann, sprachenkundig, hie und da etwas impulsiv, hatte einen geraden Charakter und war stets gerecht. Technische Kenntnisse besass er aber keine; doch verstand er es, tüchtige Fachleute beizuziehen, denen er dann Vertrauen schenkte und weitgehend freie Hand liess.

Die Existenz unzähliger, verschiedener Modelle und das Fehlen von Normen erkannte er als die Schwäche der Branche. Initiativ förderte er daher entsprechende Bestrebungen im SEV, was nicht nur seinem Unternehmen, sondern dem ganzen Installationsfach zugute kam und ihm als Verdienst zukommt.

Adolf Feller wurde am 11. Mai 1879 in Bethlehem bei Bern als Sohn eines Bauern geboren. Auf energisches Drängen eines Onkels, der Geometer und Lehrer war, und auf dessen Kosten besuchte Adolf die Stadtberner-Schulen. Anschliessend trat er eine kaufmännische Lehre in Les Verrières NE an. Dann arbeitete er, um Sprachen zu lernen, einige Jahre in einer Keramikfabrik in England und nachher in Catania auf Sizilien. Dort war er zuletzt Leiter einer Südfrüchte-Exportfirma. 1908 kam er in die Schweiz, mit der Absicht, sich selbständig zu machen.

Sein späterer Schwiegervater, Direktor Richi der Telegraphen-Werkstätte von G. Hasler, riet ihm, ins entwicklungssträchtige Elektrofach einzusteigen. So kam es zum erwähnten Kauf.

Adolf Feller reiste viel und lernte in der ganzen Welt viele Leute kennen. Damit kam er ins Sammeln von Briefmarken und Ansichtskarten. Auch Reiten bereitete ihm grosse Freude.

Während des Besuches der Pariser Weltausstellung erlag Adolf Feller am 4. Oktober 1931 einer Herzattacke. Das Geschäft wurde darauf von seiner älteren Tochter Elisabeth geführt. Diese wandelte das Unternehmen 1931 in eine Familien A.G. um. Die Zahl der Beschäftigten, die beim Tod des Gründers 130 betragen hatte, stieg in ihrer Zeit auf rund 800. Elisabeth Feller starb 1973, erst 63jährig, ebenfalls an einem Herzversagen.

H. Wüger



Adolf Feller AG, Horgen