Ruhr-Universität Bochum

Fakultät für Elektrotechnik und Informationstechnik



Breitbandige Analog/Digital-Schnittstellen Systemanalyse und Beiträge zur digitalen Fehlerkompensation

DISSERTATION

zur Erlangung des Grades eines Doktor-Ingenieurs

> vorgelegt von HEIKO KOPMANN Bassum

Bochum, 24. November 2004

Dissertation eingereicht: Referent: Korreferent: Tag der mündlichen Prüfung: 24. November 2004 Prof. Dr.-Ing. H. G. Göckler Prof. Dr.-Ing. U. Langmann 22. April 2005

Schriftenreihe Digitale Signalverarbeitung

Band 4

Heiko Kopmann

Breitbandige Analog/Digital-Schnittstellen

Systemanalyse und Beiträge zur digitalen Fehlerkompensation

Shaker Verlag Aachen 2005

Bibliografische Information der Deutschen Bibliothek

Die Deutsche Bibliothek verzeichnet diese Publikation in der Deutschen Nationalbibliografie; detaillierte bibliografische Daten sind im Internet über http://dnb.ddb.de abrufbar.

Zugl.: Bochum, Univ., Diss., 2005

Copyright Shaker Verlag 2005 Alle Rechte, auch das des auszugsweisen Nachdruckes, der auszugsweisen oder vollständigen Wiedergabe, der Speicherung in Datenverarbeitungsanlagen und der Übersetzung, vorbehalten.

Printed in Germany.

ISBN 3-8322-4207-4 ISSN 1617-2221

Shaker Verlag GmbH • Postfach 101818 • 52018 Aachen Telefon: 02407/9596-0 • Telefax: 02407/9596-9 Internet: www.shaker.de • eMail:info@shaker.de

Vorwort

Die vorliegende Dissertation entstand im Rahmen meiner Tätigkeit als wissenschaftlicher Mitarbeiter in der Arbeitsgruppe Digitale Signalverarbeitung im Lehr- und Forschungsbereich Kommunikationstechnik der Ruhr-Universität Bochum.

Zum Gelingen dieser Arbeit haben eine Vielzahl von Personen beigetragen, denen ich an dieser Stelle danken möchte.

Mein besonderer Dank gilt Herrn Professor Heinz G. Göckler für die interessante und praxisorientierte Aufgabenstellung, die Unterstützung und Betreuung meiner Arbeit, sowie für wertvolle Hinweise bei der Abfassung dieser Niederschrift. Vor allem danke ich ihm jedoch für die offene und außergewöhnlich freundschaftliche Atmosphäre sowie die ständige Diskussionsbereitschaft bzgl. fachlicher als auch außerfachlicher Themen.

Für die Übernahme des Korreferats, der damit verbundenen Mühen und dem meiner Arbeit entgegengebrachtem großen Interesse danke ich Herrn Professor Ulrich Langmann.

Weiterhin bedanke ich mich bei meinem Kollegen Herrn Mohammed Abdulazim für die zahlreichen Diskussionen, sowie bei allen Mitarbeiterinnen und Mitarbeitern des Lehr- und Forschungsbereichs Kommunikationstechnik für das angenehme Arbeitsklima.

Zu guter Letzt möchte ich mich herzlichst bei meiner Familie bedanken, die mich mit sehr viel Geduld seelisch unterstützt hat.

Bochum, April 2005

HEIKO KOPMANN

Inhaltsverzeichnis

N	Notation v		
1	Ein	leitung	1
2	Мо	dellierung des Jitters	5
	2.1	Aperturzeitjitter	5
	2.2	Taktjitter	6
		2.2.1 Grundlagen des Phasenrauschens	7
		2.2.2 Phasenrauschmodelle	12
		2.2.3 Zusammenhang zwischen Taktjitter und Phasenrauschen $\ \ldots$	17
		2.2.4 Taktjitteränderung eines Phasenrauschmodells	19
		2.2.5 Stand der Technik	22
		2.2.6 Beispiel	25
3	\mathbf{Bre}	sitbandige A/D-Umsetzer	29
	3.1	Fehlermodell	29
	3.2	Aussteuerung	29
	3.3	Fehleranalyse	35
	3.4	Auswertung	40
		3.4.1 Allgemeine Diskussion und Interpretation	40
		3.4.2 Jitter	41
	3.5	Stand der Technik	44
	3.6	Beispiel	54
4	Bre	sitbandige A/D-Schnittstellen	59
	4.1	Parallele A/D-Schnittstelle mit Scharmittelung	59
	4.2	Zeitmultiplex-A/D-Schnittstelle	60
	4.3	Hybrid-A/D-Schnittstelle	61
		4.3.1 Fehlermodell	61
		4.3.2 Fehleranalyse	62
		4.3.3 Auswertung	71
		4.2.4 Doignial	77

5	\mathbf{Bre}	itband	lige Direktüberlagerungsempfänger	85
	5.1	Ideale	er Direktüberlagerungsempfänger	86
	5.2	Fehler	rmodell	87
	5.3	Fehler	ranalyse	91
	5.4	Ausw	ertung	105
		5.4.1	Allgemeine Diskussion und Interpretation	105
		5.4.2	Spiegelspektrum	106
	5.5	Beispi	iele	113
		5.5.1	Beispiel 1	113
		5.5.2	Beispiel 2	117
6	Dig	itale F	Fehlerkompensation	123
	6.1	Komp	pensation der Gleichanteile bzw. DC-Offsets	124
		6.1.1	Hybrid-A/D-Schnittstelle	125
		6.1.2	Direktüberlagerungsempfänger	129
		6.1.3	Aspekte der effizienten Mittelwertbildung	132
	6.2	Komp	oensation der Verstärkungsunterschiede	137
		6.2.1	Hybrid-A/D-Schnittstelle	139
		6.2.2	Direktüberlagerungsempfänger	142
	6.3	Komp	pensation des Phasenfehlers	146
	6.4	Komp	pensation der Laufzeitdifferenzen	156
		6.4.1	Zeitmultiplex-A/D-Schnittstelle	157
		6.4.2	Direktüberlagerungsempfänger	164
	6.5	Zusan	nmenschaltung der Kompensationsverfahren	167
	6.6	Simul	ationsbeispiele	168
		6.6.1	Zeitmultiplex-A/D-Schnittstelle	170
		6.6.2	Direktüberlagerungsempfänger	173
7	Zus	amme	enfassung und Ausblick	183
A	VC	O- une	d ADC-Übersicht	187
В	Sto	chastis	sche Quantisierungstheorie	197
	B.1	Ampl	itudenverteilung	197
	B.2	Korre	elation mit dem Eingangssignal	201
	B.3	Spekt	rum	203
\mathbf{C}	Bet	rachtu	ingen zum Erwartungswert des SNDR	209

D	Leis	tungen zur SNDR-Bestimmung einer H-ADI	211
	D.1	Nutzleistung	. 211
		Störleistung	
		D.2.1 Eingangsrauschen	. 213
		D.2.2 Aliasing	. 214
		D.2.3 DC-Offsets	. 216
		D.2.4 Jitter	. 217
		D.2.5 Quantisierung und Sättigung	. 221
\mathbf{E}	Ent	stehung eines Spiegelspektrums beim DCR	223
	E.1	Verstärkungsfehler	. 224
	E.2	Phasenfehler	. 224
	E.3	$Laufzeitfehler \ldots \ldots \ldots \ldots \ldots \ldots \ldots \ldots$. 225
	E.4	Kombination	. 225
\mathbf{F}	Leis	tungen zur SNDR-Bestimmung eines DCR	227
	F.1	Nutzleistung	. 227
	F.2	Störleistung	. 228
		F.2.1 Eingangsrauschen	. 228
		F.2.2 Spiegelspektrum	
		F.2.3 Jitter	. 229
		F.2.4 Gleichanteil	. 232
		F.2.5 Quantisierung und Sättigung	. 232
T.i	terst	urverzeichnis	233

Abkürzungen und Formelzeichen

Abkürzungen

AAF	Anti-Aliasing Filter, S. 85
ACF	Autokorrelationsfunktion (engl.: autocorrelation function),
	S. 7
A/D	Analog/Digital, (engl.: analogue-to-digital), S. 5
ADC	A/D-Umsetzer (engl.: <u>A-to-D converter</u>), S. 5
ADI	A/D-Schnittstelle (engl.: <u>A-to-D interface</u>), S. 58
AGC	Regelkreis zur Stabilisierung des Signalpegels (engl.:
	automatic gain control), S. 149
BP	Bandpass, S. 42
CCF	Kreuzkorrelationsfunktion (engl.: cross-correlation func-
	<i>tion</i>), S. 64
CIC	Kaskade aus einem Integrator und einem Kamm(filter)
	(engl.: <u>cascaded-integrator-comb</u> (filter)), S. 135
DCR	Direktüberlagerungsempfänger (engl.: direct conversion re-
	ceiver, S. 85
DFT	diskrete Fourier-Transformation (engl.: discrete
	Fourier transform), S. 66
DTFT	zeitdiskrete FOURIER-Transformation (engl.: discrete-time
	Fourier transform), S. 198
DSB	Zweiseitenband (engl.: double sideband), S. 6
ENOB	effektive Wortlänge (engl.: effective number of bits), S. 46
ERBW	effektive Auflösungsbandbreite (engl.: effective resolution
	\underline{b} and \underline{w} idth), S. 46
FD	Fractional Delay, S. 156
FDM	Frequenzmultiplex (engl.: frequency division multiplex), S.
	37
FIR	endliche Impulsantwort (engl.: finite impulse response), S.
	134
GS/s	Giga Samples pro Sekunde, S. 45
H-ADI	Hybrid-ADI, S. 58
HF	Hochfrequenz, S. 87
I	Inphase, S. 85
ISI	Intersymbol-Interferenz, S. 169
LO	Lokal-Oszillator, S. 85
LSB	niederwertigstes Bit (engl.: <u>least significant bit</u>), S. 48
MC-ADI	parallele A/D-Schnittstelle mit Scharmittelung (engl.: \underline{mul} -
	tiple <u>c</u> oncurrent <u>A</u> -to- <u>D</u> <u>i</u> nterface), S. 59
PDF	Dichte, Wahrscheinlichkeitsdichtefunktion (engl.: probabil-
	ity density function). S. 8

PSD Leistungsdichtespektrum (engl.: power spectral density), S. 6 PSK Phasenumtastung (engl.: phase shift keying), S. 157 ppm ein Teil von einer Million (engl.: parts per million), S. 200 Q Quadratur, S. 85 QAM Quadratur-Amplitudenmodulation, S. 157 QPSK quaternäre Phasenumtastung (engl.: quadrature phase shift keying), S. 157 S&H Abtasten & Halten (engl.: sample & hold), S. 5 SER Symbolfehlerrate (engl.: symbol error rate), S. 165 SNDR Signal-Stör-Verhältnis (engl.: signal-to-noise and distortion ratio), S. 30 SSB Einseitenband (engl.: single sideband), S. 6 TI-ADI Zeitmultiplex-A/D-Schnittstelle (engl.: time-interleaved A-
PSK Phasenumtastung (engl.: phase shift keying), S. 157 ppm ein Teil von einer Million (engl.: parts per million), S. 200 Q Quadratur, S. 85 QAM Quadratur-Amplitudenmodulation, S. 157 QPSK quaternäre Phasenumtastung (engl.: quadrature phase shift keying), S. 157 S&H Abtasten & Halten (engl.: sample & hold), S. 5 SER Symbolfehlerrate (engl.: symbol error rate), S. 165 SNDR Signal-Stör-Verhältnis (engl.: signal-to-noise and distortion ratio), S. 30 SSB Einseitenband (engl.: single sideband), S. 6
ppm ein Teil von einer Million (engl.: parts per million), S. 200 Q Quadratur, S. 85 QAM Quadratur-Amplitudenmodulation, S. 157 QPSK quaternäre Phasenumtastung (engl.: quadrature phase shift keying), S. 157 S&H Abtasten & Halten (engl.: sample & hold), S. 5 SER Symbolfehlerrate (engl.: symbol error rate), S. 165 SNDR Signal-Stör-Verhältnis (engl.: signal-to-noise and distortion ratio), S. 30 SSB Einseitenband (engl.: single sideband), S. 6
Q Quadratur, S. 85 QAM Quadratur-Amplitudenmodulation, S. 157 QPSK quaternäre Phasenumtastung (engl.: quadrature phase shift keying), S. 157 S&H Abtasten & Halten (engl.: sample & hold), S. 5 SER Symbolfehlerrate (engl.: symbol error rate), S. 165 SNDR Signal-Stör-Verhältnis (engl.: signal-to-noise and distortion ratio), S. 30 SSB Einseitenband (engl.: single sideband), S. 6
QAM Quadratur-Amplitudenmodulation, S. 157 QPSK quaternäre Phasenumtastung (engl.: quadrature phase shift keying), S. 157 S&H Abtasten & Halten (engl.: sample & hold), S. 5 SER Symbolfehlerrate (engl.: symbol error rate), S. 165 SNDR Signal-Stör-Verhältnis (engl.: signal-to-noise and distortion ratio), S. 30 SSB Einseitenband (engl.: single sideband), S. 6
QPSK quaternäre Phasenumtastung (engl.: quadrature phase shift keying), S. 157 S&H Abtasten & Halten (engl.: sample & hold), S. 5 SER Symbolfehlerrate (engl.: symbol error rate), S. 165 SNDR Signal-Stör-Verhältnis (engl.: signal-to-noise and distortion ratio), S. 30 SSB Einseitenband (engl.: single sideband), S. 6
keying), S. 157 S&H Abtasten & Halten (engl.: sample & hold), S. 5 SER Symbolfehlerrate (engl.: symbol error rate), S. 165 SNDR Signal-Stör-Verhältnis (engl.: signal-to-noise and distortion ratio), S. 30 SSB Einseitenband (engl.: single sideband), S. 6
S&H Abtasten & Halten (engl.: sample & hold), S. 5 SER Symbolfehlerrate (engl.: symbol error rate), S. 165 SNDR Signal-Stör-Verhältnis (engl.: signal-to-noise and distortion ratio), S. 30 SSB Einseitenband (engl.: single sideband), S. 6
$\begin{array}{lll} {\rm SER} & {\rm Symbolfehlerrate~(engl.:~} \underline{symbol~error~rate}),~{\rm S.~165} \\ {\rm SNDR} & {\rm Signal\text{-}St\"{o}r\text{-}Verh\"{a}ltnis~(engl.:~} \underline{signal\text{-}to\text{-}noise~and~\underline{d}istortion} \\ \underline{ratio}),~{\rm S.~30} \\ {\rm SSB} & {\rm Einseitenband~(engl.:~} \underline{single~\underline{sideb}and}),~{\rm S.~6} \end{array}$
SNDR Signal-Stör-Verhältnis (engl.: <u>signal-to-n</u> oise and <u>d</u> istortion <u>ratio</u>), S. 30 SSB Einseitenband (engl.: <u>single sideb</u> and), S. 6
<u>ratio</u>), S. 30 SSB Einseitenband (engl.: <u>single sideband</u>), S. 6
SSB Einseitenband (engl.: <u>single sideband</u>), S. 6
(0 = 0 = 7,
TI-ADI Zeitmultiplex-A/D-Schnittstelle (engl.: <u>time-interleaved A-</u>
to - \underline{D} $\underline{i}nterface$), S. 60
TP Tiefpass, S. 6
VCO spannungsgesteuerter Oszillator (engl.: <u>voltage controlled</u>
$\underline{oscillator}$), S. 23
ZF Zwischenfrequenz, S. 85

Operatoren und Funktionen

*	elementweise Multiplikation zweier Vektoren, S. 170
*	Faltungsoperator, S. 37
$(a)_b$	$a \mod b$, S. 61
$\lfloor x \rfloor$	größte ganze Zahl kleiner oder gleich x , S. 216
$\lceil x \rceil$	kleinste ganze Zahl größer oder gleich x , S. 216
•	Betrag, S. 5
\overline{x}	Mittelwert von x , S. 21
$\underline{x}^* = x_{\rm r} - \mathrm{j} x_{\rm i}$	Konjugation der komplexen Größe $\underline{x} = x_r + j x_i$, S. 7
$\dot{x}(t) = \mathrm{d}x(t)/\mathrm{d}t$	Ableitung der Funktion $x(t)$ nach t , S. 35
\hat{x}	Schätzer von x , S. 125
1	Vektor, deren sämtliche Koordinaten 1 sind, S. 170
$\delta(k)$	Einheitsimpuls, S. 198
$reve{\delta}(t)$	Dirac-Impuls, S. 9
$arg\{ullet\}$	Argument bzw. Winkel, S. 11
$D_X(s)$	charakteristische Funktion von X , S. 8
$\mathbf{E}_t \left\{ ullet \right\}$	Erwartungswert bezüglich des Parameters t , S. 5
$\operatorname{erf}(x)$	Fehlerfunktion, S. 30
$\operatorname{Im}\left\{ ullet ight\}$	Imaginärteil, S. 92
Re (•)	Realteil, S. 86
rect(x)	Rechteckfunktion, S. 6

 $\begin{array}{lll} \mathrm{Si}(x) & \mathrm{Integralsinus, \, S. \, 27} \\ \mathrm{si}(x) = \mathrm{sin}(x)/x & \mathrm{si-Funktion, \, S. \, 27} \\ \mathrm{sgn}(x) & \mathrm{Signumfunktion, \, S. \, 20} \\ \mathrm{u}(t) & \mathrm{Einheitssprungfunktion \, (engl.: \, \textit{unit step function}), \, S. \, 20} \\ \mathrm{Var}_t\left\{ \bullet \right\} & \mathrm{Varianz \, bezüglich \, des \, Parameters \, t, \, S. \, 126} \end{array}$

Symbole

α	Drehwinkel bei der Phasenkompensation, S. 148
$\beta_{\rm o}$	Parameter zur Bildung des Gleichanteils- bzw. DC-
	Offsetschätzers, S. 133
$\Delta \phi_{\rm s}^{ m Clk}(t,\Delta t)$	Änderung des Phasenrauschens bzw. akkumuliertes
, 5 (, , ,	Phasenrauschen (engl.: accumulated phase noise) im
	Zeitinkrement Δt , S. 8
$\Delta \tau_{\rm s}(t, \Delta t)$	Änderung des Jitters bzw. akkumulierter Jitter (engl.:
	accumulated jitter) im Zeitinkrement Δt , S. 19
$\Delta au_{ ext{d},m}$	Differenz zwischen den Aperturzeiten im m-ten und
,	nullten Zweig, S. 158
$\Delta g = g - 1$	Verstärkungsfehler, S. 29
Δt	kontinuierliches Zeitinkrement, S. 7
$\lambda_{ m o}$	Parameter zur Bildung des Gleichanteils- bzw. DC-
	Offsetschätzers mittels eines rekursiven Filters erster
	Ordnung, S. 136
μ_X	Erwartungswert von X , S. 5
$\Omega = \omega T$	normierte Kreisfrequenz, S. 6
$\omega = 2\pi f$	Kreisfrequenz, S. 6
$\omega_{\rm B} = 2\pi B$	Kreisbandbreite, S. 42
$\phi_{ au}$	Phasendrehung, die durch den Laufzeitfehler verursacht
	wird, S. 164
$ \phi_{\mathrm{s},n}^{\mathrm{Clk}}(t) \phi_{\mathrm{sin}}^{\mathrm{Clk}}(t) $	Phasenrauschen des Taktgenerators, S. 8
$\phi_{\sin}^{\mathrm{Clk}}(t)$	sinusförmige Störer beim Phasenrauschmodell, S. 16
$\varphi_c(t)$	Phase, S. 25
$\varphi_c'(t)$	modifizierte Phase, S. 91
$arphi_{ m E}$	Phasenfehler, S. 89
$arphi_i$	Phase des <i>i</i> -ten Sinusstörers, S. 16
$arphi_{ m O,i}$	Phasenfehler durch die Zuleitung vom Oszillator zum
	Mischer des I-Pfades, S. 87
$arphi_{ m O,q}$	Phasenfehler des Phasenschiebers (inkl. Laufzeit für die
	Zuleitung vom Oszillator und zum Mischer), S. 87
$arphi_{ m OS,i}$	Phase des Übersprechens vom LO-Signal auf den HF-
	Eingang des Mischers im I-Pfad, S. 89
$\varphi_{\mathrm{OS,q}}$	Phase des Übersprechens vom LO-Signal auf den HF-
	Eingang des Mischers im Q-Pfad, S. 89

$arphi'_{ m OS,i}$	modifizierte Phase des Übersprechens vom LO-Signal
	auf den HF-Eingang des Mischers im I-Pfad, S. 91
$\varphi'_{ m OS,q}$	modifizierte Phase des Übersprechens vom LO-Signal
	auf den HF-Eingang des Mischers im Q-Pfad, S. 91
$arphi_{ m S,i}$	Phasenfehler des HF-Verzweigers für den I-Pfad (inkl.
	Laufzeit für die Zuleitung zum Mischer), S. 87
$arphi_{ ext{S,q}}$	Phasenfehler des HF-Verzweigers für den Q-Pfad (inkl.
. ,,	Laufzeit für die Zuleitung zum Mischer), S. 87
$arphi_{ m SO,i}$	Phase des Übersprechens vom HF-Signal auf den LO-
,	Eingang des Mischers im I-Pfad, S. 89
$arphi_{ m SO,q}$	Phase des Übersprechens vom HF-Signal auf den LO-
7 55,4	Eingang des Mischers im Q-Pfad, S. 89
ρ	Korrelation bzw. Korrelationskoeffizient, S. 68
$ ho_{ au_{ m s,MC}^{ m Clk}}$	Korrelation zwischen den Taktjittern der MC-Zweige, S.
's,MC	67
$ ho_{ au_{ m s,TI}^{ m Clk}}$	Korrelation zwischen den Taktjittern der TI-Zweige, S.
's,TI	67
$\sigma'_{ au_{ m d}}$	Standardabweichung der Differenz zweier Aperturzeiten
	$\tau_{\mathrm{d},m}$ und $\tau_{\mathrm{d},r}$, S. 212
σ_X	Standardabweichung von X , S. 5
σ_X^2	Varianz von X , S. 6
$\begin{array}{l} \sigma_X \\ \sigma_X^2 \\ \sigma_{\Delta X}^2 (\Delta t) \\ \vartheta \end{array}$	Varianz der Änderung von X im Zeitinkrement Δt , S. 8
ϑ	Temperatur in Kelvin, S. 12
au	Gruppenlaufzeit, S. 29
au'	auf die Abtastperiode T normierte Gruppenlaufzeit, S.
	158
$ au_m(t)$	zeitabhängige Laufzeit des m -ten ADC, S. 29
$ au_{\mathrm{d},m}$	Aperturzeit des m -ten ADC, S. 5
$ au_{\mathrm{s},m}(t)$	Schwankung des Abtastzeitpunktes (Jitter) des m -ten
	ADC, S. 5
$\begin{array}{l} \tau_{\rm s}^{\rm ADC}(t) \\ \tau_{\rm s}^{\rm Clk}(t) \\ \tau_{\rm sin}^{\rm Clk}(t) \end{array}$	Aperturzeitjitter, S. 5
$ au_{ m s}^{ m Clk}(t)$	Taktjitter, S. 15
$ au_{ m sin}^{ m Cik}(t)$	sinusförmiger Taktjitter, S. 25
$ au_{\mathrm{F,i}}$	Laufzeit des Filters im I-Pfad, S. 89
$ au_{ ext{F,q}}$	Laufzeit des Filters im Q-Pfad, S. 89
$ au_{ ext{C,i}}(t)$	zeitabhängige Laufzeit des ADC im I-Pfad, S. 89
$ au_{ ext{C,q}}(t)$	zeitabhängige Laufzeit des ADC im Q-Pfad, S. 89
$ au_{ m d,C,i}$	Aperturzeit des ADC im I-Pfad, S. 89
$\tau_{ m d,C,q}$	Aperturzeit des ADC im Q-Pfad, S. 89
$ au_{ m s,i}(t)$	Schwankung des Abtastzeitpunktes (Jitter) des ADC im
(1)	I-Pfad, S. 89
$ au_{ ext{s,q}}(t)$	Schwankung des Abtastzeitpunktes (Jitter) des ADC im
	Q-Pfad, S. 89
$ au_{ m i}$	deterministischer Anteil der Laufzeit im I-Pfad, S. 89

$ au_{ m q}$	deterministischer Anteil der Laufzeit im Q-Pfad, S. 89
$ au_{ m E}$	Differenz zwischen den deterministischen Anteilen der Laufzeiten im Q- und I-Pfad, S. 89
$A_c(t)$	Amplitude, S. 25
$A'_c(t)$	modifizierte Amplitude, S. 91
A_i	Amplitude des <i>i</i> -ten Sinusstörers, S. 16
a	Anzahl der ADC einer MC-ADI, S. 59
B_{φ}	Zahl der Beobachtungen zur Bildung des Phasenschät-
r	zers, S. 155
$B_{ au}$	Zahl der Beobachtungen zur Bildung des Laufzeitschätzers, S. 158
B_c	Bandbreite des c-ten Kanals, S. 24
B_{eff}	effektive Auflösungsbandbreite (ERBW), S. 46
$B_{\rm g}$	Zahl der Beobachtungen zur Bildung des Verstärkungs-
	schätzers, S. 138
$B_{\rm o}$	Zahl der Beobachtungen zur Bildung des Gleichanteils-
	bzw. DC-Offsetschätzers, S. 125
b	Anzahl der ADC einer TI-ADI, S. 60
C	Anzahl der Kanäle, S. 54
$C_{ m OS,i}$	Gleichanteil durch Ubersprechen des LO-Signals auf den
~	HF-Eingang des Mischers im I-Pfad, S. 92
$C_{ m OS,q}$	Gleichanteil durch Übersprechen des LO-Signals auf den
~	HF-Eingang des Mischers im Q-Pfad, S. 93
$C_{ m SO,i}$	Multiplikator von $ \underline{y}'_{\underline{i}\underline{d}}(t) ^2$ durch Übersprechen des HF-
	Signals auf den LO-Eingang des Mischers im I-Pfad, S.
C	93
$C_{ m SO,q}$	Multiplikator von $ \underline{y}'_{id}(t) ^2$ durch Übersprechen des HF-
	Signals auf den LO-Eingang des Mischers im Q-Pfad, S. 93
Con	Betrag des Übersprechens des LO-Signals auf den HF-
$c_{ m OS,i}$	Eingang des Mischers im I-Pfad, S. 89
$c_{ m OS,q}$	Betrag des Übersprechens des LO-Signals auf den HF-
~~,1	Eingang des Mischers im Q-Pfad, S. 89
$c'_{ m OS,i}$	modifizierter Betrag des Übersprechens des LO-Signals
00,1	auf den HF-Eingang des Mischers im I-Pfad, S. 91
$c'_{OS,q}$	modifizierter Betrag des Übersprechens des LO-Signals
	auf den HF-Eingang des Mischers im Q-Pfad, S. 91
$c_{\mathrm{SO,i}}$	Betrag des Übersprechens des HF-Signals auf den LO-
	Eingang des Mischers im I-Pfad, S. 89
$c_{ m SO,q}$	Betrag des Ubersprechens des HF-Signals auf den LO-
,	Eingang des Mischers im Q-Pfad, S. 89
$c'_{ m SO,i}$	modifizierter Betrag des Übersprechens des HF-Signals
	auf den LO-Eingang des Mischers im I-Pfad, S. 91

$c'_{ m SO,q}$	modifizierter Betrag des Übersprechens des HF-Signals
50,q	auf den LO-Eingang des Mischers im Q-Pfad, S. 91
$c_{xx}(\Delta t)$	Kovarianzfunktion von x , S. 204
D(n)	Verzerrungsfunktion durch Verstärkungen, Aperturzei-
D(n)	ten, etc., S. 65
$\underline{D}_{\mathrm{i}}$	Verzerrungsfunktion durch die Wechselwirkung des bidi-
<u>D</u> i	rektionalen Übersprechens an den Mischereingängen im
	I-Pfad, S. 92
D	Verzerrungsfunktion durch Phasenfehler und die Wech-
$\underline{D}_{\mathrm{q}}$	
	selwirkung des bidirektionalen Übersprechens an den
D0	Mischereingängen im Q-Pfad, S. 92
$\begin{array}{l} D_{\kappa}^{\mathrm{Q}} \\ d_{e_{\mathrm{Q}}}^{\mathrm{I}}(x) \end{array}$	FOURIER-Koeffizienten von $d_{e_{Q}}^{I}(x)$, S. 198
$d_{e_{\mathbf{Q}}}^{1}(x)$	PDF des Quantisierungsfehlers im Intervall $[-q/2, q/2)$,
. ()	S. 197
$d_X(x)$	Dichte, Wahrscheinlichkeitsdichtefunktion (PDF), S. 8
E_{Q}	Quantisierungsenergie, S. 47
$e_m(t_k)$	Nichtlinearitätsfehler (Quantisierung und Sättigung)
	des m-ten ADC, S. 35
$e_{\mathrm{i}}(t_k)$	Nichtlinearitätsfehler des ADC im I-Pfad, S. 89
$e_{\mathrm{q}}(t_k)$	Nichtlinearitätsfehler des ADC im Q-Pfad, S. 89
$e_{\mathrm{C}}(t_k)$	Sättigungsfehler (engl.: <i>clipping error</i> , saturation error),
	S. 29
$e_{\mathbf{Q}}(t_k)$	Quantisierungsfehler (engl.: <i>quantisation error</i>), S. 29
F	schaltungsinterner Rauschfaktor, S. 12
f	Frequenz, S. 5
$f_{\mathrm{C},c}$	Mittenfrequenz (engl.: $\underline{centre} \underline{frequency}$) des c -ten Ka-
	nals, S. 23
$f'_{\mathrm{C},c}$	modifizierte Mittenfrequenz des c-ten Kanals, S. 227
$f_{ m e}(t)$	gerader (engl.: \underline{even}) Teil von $f(t)$, S. 19
$f_{ m F}$	Eckfrequenz des $1/f$ -Rauschens (Funkelrauschen), S. 13
$f_{ m g}$	Grenzfrequenz, S. 44
f_i	Frequenz des <i>i</i> -ten Sinusstörers, S. 16
$f_{\mathrm{l},c}$	untere (engl.: \underline{lower}) Grenzfrequenz des c -ten Kanals, S.
	23
$f_{ m M}$	Messbandbreite, S. 13
$f_{\rm O}(t)$	Oszillatorfrequenz, S. 86
$f_{ m o}(t)$	ungerader (engl.: $\underline{o}dd$) Teil von $f(t)$, S. 19
$f_{ m PLL}$	Schleifenbandbreite der PLL, S. 13
f_{Q}	Resonatoreckfrequenz, S. 12
$f_{\rm S} = 1/T$	Abtastfrequenz (engl.: <u>sampling frequency</u>), Abtastrate
•	= 1/Abtastperiode, S. 5
$f_{ m Sig,max}$	maximale Signalfrequenz, S. 17
$f_{ m T}$	Transitfrequenz, S. 51

$f_{\mathrm{u},c}$	obere (engl.: \underline{upper}) Grenzfrequenz des c -ten Kanals, S.
	23
$G(p_{\mathrm{f},m})$	äquivalente Verstärkung des m -ten ADC, S. 29
$G(p_{\mathrm{f,i}})$	äquivalente Verstärkung des ADC im I-Pfad, S. 89
$G(p_{\mathrm{f,q}})$	äquivalente Verstärkung des ADC im Q-Pfad, S. 89
$\underline{g}_n^{\text{Clk}}(t)$	Rauschen des Taktsignals, S. 7
g_m	zeitunabhängige Verstärkung des m-ten ADC, S. 29
$g_{ m C,i}$	Verstärkung des ADC im I-Pfad, S. 87
$g_{ m C,q}$	Verstärkung des ADC im Q-Pfad, S. 87
$g_{ m F,i}$	Verstärkung des Filters im I-Pfad, S. 87
$g_{ m F,q}$	Verstärkung des Filters im Q-Pfad, S. 87
$g_{ m M,i}$	Verstärkung des Mischers im I-Pfad, S. 87
$g_{ m M,q}$	Verstärkung des Mischers im Q-Pfad, S. 87
$g_{ m S,i}$	Verstärkung des HF-Verzweigers für den I-Pfad, S. 87
$g_{ m S,q}$	Verstärkung des HF-Verzweigers für den Q-Pfad, S. 87
$g_{ m i}$	Verstärkung im I-Pfad, S. 89
$g_{ m q}$	Verstärkung im Q-Pfad, S. 89
$g_{ m E}$	Verhältnis der Verstärkung im Q-Pfad zur Verstärkung
<i>0</i>	im I-Pfad, S. 89
H(z)	Übertragungsfunktion eines digitalen Systems, S. 133
$H_0(e^{\mathrm{j}\Omega})$	Amplitudengang eines digitalen Systems, S. 128
$h_0(t)$	nullphasige, nichtkausale Impulsantwort, S. 169
I	Anzahl sinusförmiger Störer, S. 16
$I_{\mathrm{A},c}$	Bei der Berechnung der Störleistung durch Aliasing auf-
	tretendes Integral, S. 214
$I_{ m JC}^{ m ADC}$	Bei der Berechnung des Störanteils des PSD durch Aper-
	turzeitjitter vorkommendes Integral, S. 217
$I_{ m JC}^{ m Clk}$	Bei der Berechnung des Störanteils des PSD durch Takt-
	jitter vorkommendes Integral, S. 218
$I_{ m J}$	Bei der Berechnung der Störleistung durch Jitter auftre-
	tendes Integral, S. 218
$I_{ m J}^{ m ADC}$	Bei der Berechnung der Störleistung durch Aperturzeit-
	jitter auftretendes Integral, S. 218
$I_{ m J}^{ m Clk}$	Bei der Berechnung der Störleistung durch Taktjitter
	auftretendes Integral, S. 218
j	imaginäre Einheit, S. 6
K	Kovarianzmatrix, S. 204
K	Konstante, S. 25
k	Boltzmann-Konstante, S. 12
\hat{k}_{arphi}	Kehrwert des Verstärkungsschätzers zur Phasenkom-
	pensation, S. 149
$k_{ au,m}$	Hilfsgröße zur Laufzeitkompensation, S. 158
$\hat{k}_{ m g}$	Kehrwert des Verstärkungsschätzers, S. 139

$\hat{k}_{\mathrm{g}}^{\prime}$	Kehrwert des modifizierten Verstärkungsschätzers, S.
0	142
$\hat{k}_{ m g}^{ m S}$	Summe der Signalbeträge zur Bildung des Verstärkungs-
	schätzers, S. 139
$reve{L}(\omega)$	Maß für das Phasenrauschen, S. 10
M	Anzahl der ADC einer H-ADI, S. 58
N_0	Rauschleistungsdichte, S. 12
$N_0 N_0^{ m Clk}$	Rauschleistungsdichte für Frequenzablagen kleiner als
	$f_{\mathrm{PLL}},\mathrm{S.}13$
$N_0^{\rm B}$	Grundrauschleistungsdichte, S. 12
$N_0^{ m B} \ N_0^{ m X} \ N_0^{ m X_{S,c}}$	Spektrale Leistungsdichte des Eingangssignals, S. 42
$N_{\rm o}^{\rm X_{\rm S,c}}$	Spektrale Leistungsdichte des Nutzanteils des Eingangs-
	signals im c -ten Kanal, S. 211
$N_0^{\mathrm{X_N}}$	Spektrale Leistungsdichte des Rauschanteils des Ein-
- 0	gangssignals, S. 211
n	Ordnung bzw. Grad, S. 159
O(n)	Störfunktion durch DC-Offsets, S. 67
<u>o</u>	komplexer DC-Offset, S. 129
O_m	DC-Offset des m-ten ADC, S. 29
o_{i}	DC-Offset im I-Pfad, S. 91
$o_{ m q}$	DC-Offset im Q-Pfad, S. 91
o_{i}^{\prime}	Gleichanteil der I-Komponente am Ausgang, S. 129
o_{q}^{\prime}	Gleichanteil der Q-Komponente am Ausgang, S. 129
$o_{ m C,i}^{ m ext{ iny c}}$	DC-Offset des ADC im I-Pfad, S. 89
$o_{\mathrm{C,q}}$	DC-Offset des ADC im Q-Pfad, S. 89
$o_{ m M,i}$	DC-Offset des Mischers im I-Pfad, S. 89
$o_{ m M,q}$	DC-Offset des Mischers im Q-Pfad, S. 89
P	Leistung, S. 31
$P_{\mathrm{A},c}$	Störleistung durch Aliasing im c -ten Kanal, S. 213
$P_{\mathrm{C},c}$	Störleistung durch Sättigung im c -ten Kanal, S. 31
$P_{\mathrm{I},c} \ P_{\mathrm{I},c}^{\mathrm{N}}$	Spiegelspektralleistung im c -ten Kanal, S. 228
$P_{\mathrm{I},c}^{\mathrm{N}}$	Spiegelspektralleistung am Ausgang hervorgerufen
	durch den Störanteil des Eingangssignals im c -ten
	Kanal, S. 228
$P_{\mathrm{I},c}^{\mathrm{S}}$	Spiegelspektralleistung am Ausgang hervorgerufen
	durch den Nutzanteil des Eingangssignals im c -ten
	Kanal, S. 107
$P'_{\mathrm{id},c}$	modifizierte ideale Ausgangsleistung im c -ten Kanal, S.
	94
$P_{\mathrm{id,N},c}$	Störanteil der idealen Ausgangsleistung im c -ten Kanal
	(ohne Fehler im DCR), S. 228
$P_{\mathrm{id,S},c}$	Nutzanteil der idealen Ausgangsleistung im c -ten Kanal,
	S. 107

$P_{\mathrm{J},c}$	Störleistung durch Jitter im c-ten Kanal, S. 50
$P_{\mathrm{N},c}$	Störleistung im c-ten Kanal, S. 209
$P_{\mathrm{O},c} P_{\mathrm{O},c}^{\mathrm{DC}}$	Störleistung durch DC-Offsets im c-ten Kanal, S. 213
	Störleistung durch DC-Offsets bei $f = 0$, S. 216
$P_{ m O,i}$	Leistung des Gleichanteils der I-Komponente, S. 104
$P_{ m O,q}$	Leistung des Gleichanteils der Q-Komponente, S. 104
$P_{\mathrm{Q},c}$	Leistung des Quantisierungsrauschens im c-ten Kanal,
	S. 32
$P_{ m R}$	thermische Rauschleistung, S. 49
$P_{\mathrm{S},c}$	Signalleistung bzw. Nutzleistung im c-ten Kanal, S. 30
$P_{{ m SO},c}$	Störleistung durch Übersprechen vom Eingangssignal
	auf die LO-Eingänge der Mischer im c -ten Kanal, S. 228
P_u	Leistung des Begrenzereingangssignals, S. 30
$P_{\mathrm{X},c}$	durch Eingangsrauschen direkt (ohne Spiegelspektrum,
	etc.) am Ausgang im c-ten Kanal hervorgerufene
	Rauschleistung, S. 213
$p_{\mathrm{f},m}$	Spitzenfaktor (engl.: \underline{p} eak \underline{f} actor, back-off factor) des m -
	ten ADC, S. 29
$p_{ m f,i}$	Spitzenfaktor des ADC im I-Pfad, S. 89
$p_{ m f,q} \ p_{ m f}^{ m opt}$	Spitzenfaktor des ADC im Q-Pfad, S. 89
$p_{ m f}^{ m opt}$	optimaler Spitzenfaktor, S. 33
p_i	Primfaktoren, S. 133
Q	Gütemaß für ADC, S. 46
Q_{L}	belastete Resonatorgüte, S. 12
q	Quantisierungsschrittweite, S. 32
R	Widerstand, S. 49
$\breve{R}_{\phi_{\rm s}^{\rm Clk}\phi_{\rm s}^{\rm Clk}}(\omega)$	Leistungsdichtespektrum des Phasenrauschens nach
V ac	dem verallgemeinerten Modell, S. 15
$\check{R}^{\mathrm{D}}_{\phi_{\mathfrak{s}}^{\mathrm{Clk}}\phi_{\mathfrak{s}}^{\mathrm{Clk}}}(\omega)$	Leistungsdichtespektrum des Phasenrauschens nach
	dem Modell von Demir et al., S. 14
$\breve{R}^{\mathrm{L}}_{\phi_{\mathfrak{s}}^{\mathrm{Clk}}\phi_{\mathfrak{s}}^{\mathrm{Clk}}}(\omega)$	Leistungsdichtespektrum des Phasenrauschens nach
	dem Modell von Leeson, S. 12
$\breve{R}^{\mathrm{M}}_{\phi^{\mathrm{Clk}}_{\mathrm{s}}\phi^{\mathrm{Clk}}_{\mathrm{s}}}(\omega)$	Leistungsdichtespektrum des Phasenrauschens nach
	dem Modell von MÜLLER, S. 13
$\breve{R}_{\phi_{e}^{\text{Clk}}\phi_{e}^{\text{Clk}}}^{\text{S}}(\omega)$	Leistungsdichtespektrum des Phasenrauschens nach
$\varphi_{ m s}$ $\varphi_{ m s}$	dem Modell von Scherer, S. 13
$\breve{R}_{\tau_{\text{s.MC},m}\tau_{\text{s.MC},r}}(\omega)$	Kreuzspektrum der Taktjitter von MC-Zweigen, S. 66
$\tilde{R}_{\tau_{\mathrm{s,TI},m}\tau_{\mathrm{s,TI},r}}(\omega)$	Kreuzspektrum der Taktjitter von TI-Zweigen, S. 66
$\breve{R}_{\mathrm{ADC}}^{\mathrm{I}}(\omega)$	Bei der Berechnung des Störanteils des PSD durch Aper-
- "ADC (**)	turzeitjitter auftretendes Faltungsintegral, das im Zu-
	sammenhang mit dem Spiegelspektralanteil des Aus-
	gangssignals entsteht, S. 101
	0- 0- 0, 0

$reve{R}_{ ext{ADC}}^{ ext{S}}(\omega)$	Poi der Persehnung des Störenteils des PSD durch Aper
$n_{ m ADC}(\omega)$	Bei der Berechnung des Störanteils des PSD durch Aper- turzeitjitter auftretendes Faltungsintegral, das im Zu-
	sammenhang mit dem Nutzanteil des Ausgangssignals
	einschließlich dem Störanteil durch das Eingangsrau-
	schen entsteht, S. 101
$\breve{R}_{\mathrm{ADC}}^{\mathrm{SO1}}(\omega),\ \breve{R}_{\mathrm{ADC}}^{\mathrm{SO2}}(\omega)$	Bei der Berechnung des Störanteils des PSD durch Aper-
	turzeitjitter auftretende Faltungsintegrale, die im Zu-
	sammenhang mit dem Anteil des Ausgangssignals durch Übersprechen vom Eingangssignal auf die LO-Eingänge
	der Mischer entstehen, S. 102
$reve{R}_{ ext{Clk}}^{ ext{I}}(\omega)$	Bei der Berechnung des Störanteils des PSD durch Takt-
CIR()	jitter auftretendes Faltungsintegral, das im Zusammen-
	hang mit dem Spiegelspektralanteil des Ausgangssignals
ĕg	entsteht, S. 101
$reve{R}_{ ext{Clk}}^{ ext{S}}(\omega)$	Bei der Berechnung des Störanteils des PSD durch
	Taktjitter auftretendes Faltungsintegral, das im Zusammenhang mit dem Nutzanteil des Ausgangssignals ein-
	schließlich dem Störanteil durch das Eingangsrauschen
	entsteht, S. 101
$\breve{R}_{\mathrm{Clk}}^{\mathrm{SO1}}(\omega),\ \breve{R}_{\mathrm{Clk}}^{\mathrm{SO2}}(\omega)$	Bei der Berechnung des Störanteils des PSD durch Takt-
	jitter auftretende Faltungsintegrale, die im Zusammen-
	hang mit dem Anteil des Ausgangssignals durch Uber- sprechen vom Eingangssignal auf die LO-Eingänge der
	Mischer entstehen, S. 102
$reve{K}_{ m J}(\omega)$	Bei der Berechnung des Störanteils des PSD durch Jitter
V	auftretendes Faltungsintegral, S. 66
$reve{R}_{ m J}^{ m ADC}(\omega)$	Bei der Berechnung des Störanteils des PSD durch Aper-
$reve{R}_{ m I}^{ m Clk}(\omega)$	turzeitjitter auftretendes Faltungsintegral, S. 67
$R_{ m J}^{ m sim}(\omega)$	Bei der Berechnung des Störanteils des PSD durch Takt- jitter auftretendes Faltungsintegral, S. 67
$\breve{R}_{xx}(\omega)$	Leistungsdichtespektrum (PSD) von $x(t)$, S. 6
$\breve{R}_{xy}(\omega)$	Kreuzspektrum von $x(t)$ und $y(t)$, S. 64
r	Rolloff-Faktor, S. 169
$r_{xx}(\Delta t)$	Autokorrelationsfunktion (ACF) von $x(t)$, S. 7
$r_{xy}(\Delta t)$	Kreuzkorrelationsfunktion (CCF) von $x(t)$ und $y(t)$, S. 64
S	Sättigungsschwelle, S. 29
$\stackrel{\sim}{SNDR}$	Signal-Stör-Verhältnis in dB, S. 32
SNDR'	Verhältnis der Erwartungswerte von Nutz- zu Störleis-
avp p	tung in dB, S. 39
$SNDR_{ m lin}$	Signal-Stör-Verhältnis, S. 209
$SNDR_{y,c}$	Signal-Stör-Verhältnis am Ausgang im c -ten Kanal in dB, S. 32
	ab, 0. 02

$SNDR^{\mathrm{C}}$	Signal-Stör-Verhältnis durch Sättigung in dB, S. 33
$SNDR_y^{\mathrm{C}} \ SNDR_y^{\mathrm{J}} \ SNDR_y^{\mathrm{Q}} \ SNDR_y^{\mathrm{Q}} \ SNDR_y^{\mathrm{opt}}$	Signal-Stör-Verhältnis durch Jitter in dB, S. 41
$SNDR_y$ $SNDR^Q$	Signal-Stör-Verhältnis durch Quantisierung in dB, S. 33
$SNDR_y$ $SNDR^{\text{opt}}$	Signal-Stör-Verhältnis durch Quantisierung und Sätti-
$DNDn_y$	
T	gung in dB für $p_{\rm f}^{\rm opt}$, S. 33
	Abtastperiode, S. 5
T_{FD}	nominelle Laufzeit des FD-Filters, S. 165
$T_{ m Sym}$	Symboldauer, S. 169
t_{Δ}	diskretes Zeitinkrement, S. 36
t_k	Abtastzeitpunkt, S. 5
$U_{\rm FS}$	Eingangsspannungsbereich eines ADC, S. 49
$u(t_k)$	Ausgangssignal des Abtasters bzw. Eingangssignal des
(,)	Begrenzers, S. 29
$u_{\mathrm{i}}(t_k)$	Ausgangssignal des Abtasters bzw. Eingangssignal des
(1.)	Begrenzers im I-Pfad, S. 93
$u_{\mathrm{q}}(t_k)$	Ausgangssignal des Abtasters bzw. Eingangssignal des
(1.)	Begrenzers im Q-Pfad, S. 93
$v_m(t_k)$	Eingangssignal des <i>m</i> -ten Begrenzers beim H-ADI-
	Modell, S. 62
w	Wortlänge, S. 32
$w_{ m Akku}$	Wortlänge des Akkumulators, S. 133
w_{eff}	effektive Wortlänge, S. 45
$w_{ m eff}^{ m C}$	effektive Wortlänge durch die Komparatorunsicherheit,
ı	S. 51
$w_{ m eff}^{ m J} \ w_{ m eff}^{ m R}$	effektive Wortlänge durch den Jitter, S. 50
$w_{ m eff}$	effektive Wortlänge durch thermisches Rauschen, S. 49
w_i $X_{\overline{\omega}}^{\text{Clk}}$	Wortlänge des i-ten Speichers, S. 133
$\frac{X_n}{\ddot{V}_n}$	Fourier-Koeffizienten des Taktsignals, S. 7
$X(j\omega)$	FOURIER-Transformierte von $x(t)$, S. 7
x(t)	Eingangssignal, S. 29
x'(t)	modifiziertes Eingangssignal, S. 91
$\frac{\tilde{x}(t)}{\tilde{x}'(t)}$	komplexe Einhüllende von $x(t)$, S. 86
$\frac{\underline{\tilde{x}}'(t)}{\tilde{x}'(t)}$	komplexe Einhüllende von $x'(t)$, S. 91
$\frac{\tilde{x}_c(t)}{\tilde{x}'(t)}$	c-tes Teilsignal von $\underline{\tilde{x}}(t)$, S. 95
$\frac{\tilde{x}'_c(t)}{\tilde{x}_c(t)}$	c-tes Teilsignal von $\underline{\tilde{x}}'(t)$, S. 95
$\underline{x}_{\text{Clk}}(t)$	Taktsignal, S. 7
$x_{\rm N}(t)$	Störanteil des Eingangssignals, S. 29
$x_{\rm S}(t)$	Nutzanteil des Eingangssignals, S. 29
$y(t_k)$	Ausgangssignal, S. 29
$\frac{y(t_k)}{y'(t_k)}$	komplexes Ausgangssignal, S. 93
$\underline{y}'(t_k)$	phasenverschobenes Ausgangssignal, S. 148
$\underline{y}''(t_k)$	zur Phasenkompensation transformiertes Ausgangssi-
o. (+)	gnal, S. 147
$\underline{y}_{\varphi}(t_k)$	phasenkompensiertes Ausgangssignal, S. 147

$\underline{y}_{\tau}(t_k)$	laufzeitkompensiertes Ausgangssignal, S. 166
$y_{\rm A}(t_k)$	Störanteil des Ausgangssignals durch Aliasing, S. 66
$\underline{y}_{\mathrm{ADC}}^{\mathrm{I}}(t_k)$	Störanteil des Ausgangssignals durch Aperturzeitjitter,
	der im Zusammenhang mit dem Spiegelspektralanteil
S (1)	des Ausgangssignals entsteht, S. 100
$\underline{y}_{\mathrm{ADC}}^{\mathrm{S}}(t_k)$	Störanteil des Ausgangssignals durch Aperturzeitjitter,
	der im Zusammenhang mit dem Nutzanteil des Ausgangssignals einschließlich dem Störanteil durch das Ein-
	gangsrauschen entsteht, S. 100
$\underline{y}_{ADC}^{SO}(t_k)$	Störanteil des Ausgangssignals durch Aperturzeitjitter,
$\underline{g}_{ADC}(c_k)$	der im Zusammenhang mit dem Anteil des Ausgangs-
	signals durch Übersprechen vom Eingangssignal auf die
	LO-Eingänge der Mischer entsteht, S. 100
$y_{C}(t_{k})$	Störanteil des Ausgangssignals durch Sättigung, S. 38
$\frac{\underline{y}_{\mathrm{C}}(t_k)}{\underline{y}_{\mathrm{Clk}}^{\mathrm{I}}(t_k)}$	Störanteil des Ausgangssignals durch Taktjitter, der im
—UIK	Zusammenhang mit dem Spiegelspektralanteil des Aus-
	gangssignals entsteht, S. 100
$\underline{y}_{\mathrm{Clk}}^{\mathrm{S}}(t_k)$	Störanteil des Ausgangssignals durch Taktjitter, der im
	Zusammenhang mit dem Nutzanteil des Ausgangssi-
	gnals einschließlich dem Störanteil durch das Eingangs-
.SO (4)	rauschen entsteht, S. 100
$\underline{y}_{\mathrm{Clk}}^{\mathrm{SO}}(t_k)$	Störanteil des Ausgangssignals durch Taktjitter, der im Zusammenhang mit dem Anteil des Ausgangssignals
	durch Übersprechen vom Eingangssignal auf die LO-
	Eingänge der Mischer entsteht, S. 100
$\underline{y}_{\mathrm{F}}(t)$	Ausgangssignal des Filters, S. 92
$\frac{\partial \mathbf{F}}{\mathbf{v}}(t_k)$	verstärkungskompensiertes Ausgangssignal, S. 147
$rac{y_{ m g}}{y_{ m I}}(t_k) \ rac{y_{ m I}}{y_{ m I}}(t_k)$	Spiegelspektralanteil des Ausgangssignals, S. 99
$y_{\rm i}(t_k)$	Inphase-Ausgangssignal, S. 93
$\underline{y}_{\mathrm{id}}(t_k)$	ideales Ausgangssignal, S. 87
$\underline{\underline{y}}_{\mathrm{id,N}}(t_k)$	Störanteil des idealen Ausgangssignals (ohne Fehler im
	DCR), S. 99
$\underline{y}_{\mathrm{id,S}}(t_k)$	Nutzanteil des idealen Ausgangssignals, S. 99
$\underline{y}'_{id}(t_k)$	modifiziertes ideales Ausgangssignal, S. 92
$\frac{\underline{y}_{\mathtt{J}}(t_k)}{y_{\mathtt{J}}^{\mathtt{I}}(t_k)}$	Störanteil des Ausgangssignals durch Jitter, S. 38
$\underline{y}_{\mathtt{J}}^{\mathtt{I}}(t_{k})$	Störanteil des Ausgangssignals durch Jitter, der im Zu-
	sammenhang mit dem Spiegelspektralanteil des Aus-
S(,)	gangssignals entsteht, S. 102
$\underline{y}_{\mathrm{J}}^{\mathrm{S}}(t_{k})$	Störanteil des Ausgangssignals durch Jitter, der im Zu-
	sammenhang mit dem Nutzanteil des Ausgangssignals
	einschließlich dem Störanteil durch das Eingangsrau-
	schen entsteht, S. 102

$\underline{y}_{\mathrm{J}}^{\mathrm{SO}}(t_{k})$	Störanteil des Ausgangssignals durch Jitter, der im Zusammenhang mit dem Anteil des Ausgangssignals durch Übersprechen vom Eingangssignal auf die LO-Eingänge der Mischer entsteht, S. 102
$\underline{y}_{\mathrm{M}}(t)$	Ausgangssignal des komplexen Mischers, S. 87
$\frac{g_{\mathrm{M}}(t)}{y_{m}(t_{k})}$	Ausgangssignal des m-ten Zweiges, S. 59
$y_m^{\text{ADC}}(t_k)$	Ausgangssignal des m-ten ADC, S. 63
	,
$\underline{y}_{\mathrm{N}}(t_k)$	Störanteil des Ausgangssignals, S. 37
$\underline{y}_{\mathcal{O}}(t_k)$	Gleichanteil des Ausgangssignals, S. 38
$\underline{y}_{\mathrm{O}}(t_k)$	Störanteil des Ausgangssignals durch Quantisierung, S.
<u>=Q</u> · · · ·	38
$y_{\mathbf{q}}(t_k)$	Quadratur-Ausgangssignal, S. 93
$\underline{y}_{\mathrm{S}}(t_k)$	Nutzanteil des Ausgangssignals, S. 37
$\underline{\underline{y}}_{SO}(t_k)$	Störanteil des Ausgangssignals durch Übersprechen vom
<u>=</u> SO ("'/	Eingangssignal auf die LO-Eingänge der Mischer, S. 99
$y_{_{\mathbf{X}}}(t_k)$	Störanteil des Ausgangssignals durch Störungen des Ein-
<u>~</u> X \ "/	gangssignals, S. 38
$\mathbb Z$	Menge der ganzen Zahlen, S. 5

Anmerkungen zur Notation

- Im Frequenzbereich werden zeitkontinuierliche bzw. zeitdiskrete Variablen mit den entsprechenden Großbuchstaben mit bzw. ohne dem Akzent '~' bezeichnet.
- Komplexe Größen werden unterstrichen.
- $\bullet\,$ Fettgedruckte kleine bzw. große Buchstaben bezeichnen Vektoren bzw. Matrizen.