

AD7788/AD7789

特長

AD7788：16ビット分解能

AD7789：24ビット分解能

電力

電源電圧：2.5～5.25V動作

通常動作時：最大75 μA

パワーダウン時：最大1 μA

rmsノイズ：1.5 μV

AD7788：16ビットp-pの分解能

AD7789：19ビットp-pの分解能（実効21.5ビット）

積分非直線性：3.5ppm (typ)

50Hzと60Hzを同時除去

内部クロック発振器

V_{DD}モニター・チャンネルを装備

10ピンMSOPパッケージ

インターフェース

3線式シリアル

SPI[®]、QSPI[™]、MICROWIRE[™]、DSP互換

SCLKにシュミット・トリガー内蔵

アプリケーション

スマート・トランスミッタ

バッテリー・アプリケーション

ポータブル計測機器

センサー計測

温度計測

圧力計測

重量計

4～20mAのループ

機能ブロック図

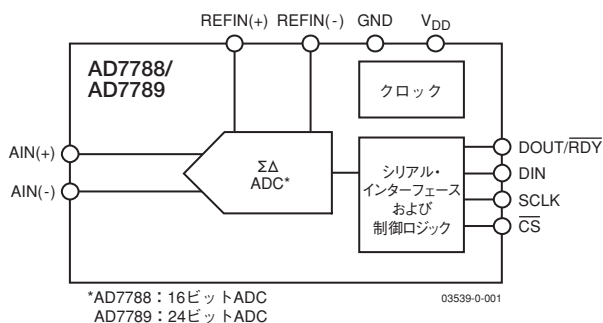


図1

概要説明

AD7788/AD7789は、低周波計測アプリケーション向けの低消費電力でローノイズのアナログ・フロントエンドです。AD7789には、差動入力を1本持つローノイズの24ビットΣΔ A/Dコンバータ(ADC)が内蔵されています。AD7788は、AD7789の16ビット・バージョンです。

このデバイスは内部クロックで動作するため、クロック源の供給は不要です。出力データ・レートは16.6Hzで、同時に50Hz/60Hzが除去されます。

2.5～5.25Vの単電源で動作し、3Vの電源で動作する場合の消費電力は最大225 μWです。AD7788/AD7789は10ピンMSOPパッケージを採用しています。

アナログ・デバイセズ社は、提供する情報が正確で信頼できるものであることを期していますが、その情報の利用に関して、あるいは利用によって生じる第三者の特許やその他の権利の侵害に関して一切の責任を負いません。また、アナログ・デバイセズ社の特許または特許の権利の使用を明示的または暗示的に許諾するものでもありません。本紙記載の商標および登録商標は、各社の所有に属します。

*日本語データシートは、REVISIONが古い場合があります。最新の内容については英語版をご参照ください。
©2003 Analog Devices, Inc. All rights reserved.

REV.0

AD7788/AD7789

目次

AD7789—仕様	3	ADC回路情報	14
AD7788—仕様	4	概要	14
AD7788/AD7789 - 仕様	5	ノイズ性能	14
タイミング特性	6	デジタル・インターフェース	14
絶対最大定格	8	シングル変換モード	15
ピン配置および機能の説明	9	連続変換モード	15
代表的な性能特性	10	連続読み出しモード	16
内蔵レジスタ	11	回路の説明	17
コミュニケーション・レジスタ (RS1, RS0 = 0, 0)	11	アナログ入力チャンネル	17
ステータス・レジスタ (RS1, RS0 = 0, 0; パワーオン/ リセット = 0x88 [AD7788] および 0x8C [AD7789])	12	バイポーラ/ユニポーラ構成	17
モード・レジスタ (RS1, RS0 = 0, 1; パワーオン/ リセット = 0x02)	12	データ出力のコーディング	17
データ・レジスタ (RS1, RS0 = 1, 1; パワーオン/ リセット = 0x0000 [AD7788] および 0x000000 [AD7789])	13	リファレンス入力	17
		V _{DD} のモニター	18
		グラウンディングとレイアウト	18
		外形寸法	19

改訂履歴

リビジョン0: 初版

AD7789—仕様¹

表1. (特に指定のない限り、 $V_{DD} = 2.5 \sim 5.25V$ 、 $REFIN(+)$ = 2.5V、 $REFIN(-)$ = GND、 $GND = 0V$ 、 $T_{MIN} \sim T_{MAX}$ で全仕様を規定)

パラメータ	AD7789B	単位	テスト条件/備考
ADCチャンネルの仕様 出力更新レート	16.6	公称Hz	
ADCチャンネル ノーマル・ミスコード ²	24	ビット (min)	
分解能	19	ビット p-p	
出力ノイズ	1.5	μV rms (typ)	
積分非直線性	± 15	FSRのppm (max)	
オフセット誤差	± 3	μV (typ)	
オフセット誤差の温度ドリフト	± 10	nV/°C (typ)	
フルスケール誤差 ³	± 10	μV (typ)	
ゲインの温度ドリフト	± 0.5	ppm/°C (typ)	
電源除去比	90	dB (min)	100dB (typ)、 $A_{IN} = 1V$
アナログ入力 差動入力電圧範囲 A_{IN} 電圧絶対限界値 ²	$\pm REF_{IN}$ GND - 30mV $V_{DD} + 30mV$	公称V V (min) V (max)	$REF_{IN} = REF_{IN}(+) - REF_{IN}(-)$
アナログ入力電流 平均入力電流 ² 平均入力電流ドリフト ノーマル・モード除去比 ² @ 50Hz、60Hz	± 400 ± 50 65	nA/V (typ) pA/V/°C (typ) dB (min)	入力電流は入力電圧に応じて変化 50±1Hz、60±1Hz $A_{IN} = 1V$
同相ノイズ除去比 @ DC @ 50Hz、60Hz ²	90 100	dB (min) dB (min)	100dB (typ) 50±1Hz、60±1Hz
リファレンス入力 REF_{IN} 電圧 リファレンス電圧範囲 ²	2.5 0.1 V_{DD}	公称V V (min) V (max)	$REF_{IN} = REF_{IN}(+) - REF_{IN}(-)$
絶対 REF_{IN} 電圧限界値 ²	GND - 30mV $V_{DD} + 30mV$	V (min) V (max)	
平均リファレンス電圧入力電流 平均リファレンス電圧入力電流ドリフト ノーマル・モード除去比 ² @ 50Hz、60Hz	0.5 ± 0.03 65	$\mu A/V$ (typ) nA/V/°C (typ) dB (min)	50±1Hz、60±1Hz $A_{IN} = 1V$
同相ノイズ除去比 @ DC @ 50Hz、60Hz	110 110	dB (typ) dB (typ)	50±1Hz、60±1Hz

¹ 温度範囲は-40~+105°C。

² これらの仕様は出荷テストを行っていませんが、量産開始時の特性評価データにより保証しています。

³ フルスケール誤差は正と負の両フルスケールに対するものであり、出荷時キャリブレーション条件 ($V_{DD} = 4V$) で適用されます。

AD7788/AD7789

AD7788—仕様¹

表2. (特に指定のない限り、 $V_{DD}=2.5\sim 5.25V$ (Bグレード)、 $V_{DD}=2.7\sim 5.25V$ (Aグレード)、 $REFIN(+)=2.5V$ 、 $REFIN(-)=GND$ 、 $GND=0V$ 、 $T_{MIN}\sim T_{MAX}$ で全仕様を規定)

パラメータ	AD7788A、B	単位	テスト条件/備考
ADCチャンネルの仕様 出力更新レート	16.6	公称Hz	
ADCチャンネル ノーマル・モード ² 分解能 出力ノイズ 積分非直線性	16 16 1.5 ± 15 ± 50	ビット (min) ビット p-p μV rms (typ) FSRのppm (max) FSRのppm (max)	Bグレード Aグレード
オフセット誤差 オフセット誤差の温度ドリフト フルスケール誤差 ³ ゲインの温度ドリフト 電源除去比	± 3 ± 10 ± 10 ± 0.5 90 90	μV (typ) nV/°C (typ) μV (typ) ppm/°C (typ) dB (min) dB (typ)	Bグレード Aグレード
アナログ入力 差動入力電圧範囲 AIN電圧絶対限界値 ²	$\pm REFIN$ GND-30mV $V_{DD}+30mV$	公称V V (min) V (max)	$REFIN = REFIN(+)-REFIN(-)$
アナログ入力電流 平均入力電流 ² 平均入力電流ドリフト ノーマル・モード除去比 ² @ 50Hz、60Hz	± 400 ± 50 65 60	nA/V (typ) pA/V/°C (typ) dB (min) dB (min)	入力電流は入力電圧に応じて変化 Bグレード、50±1Hz、60±1Hz Aグレード、50±1Hz、60±1Hz
同相ノイズ除去比 @ DC @ 50Hz、60Hz ²	90 90 100 100	dB (min) dB (typ) dB (min) dB (typ)	AIN=1V Bグレード、100dB (typ) Aグレード Bグレード、50±1Hz、60±1Hz Aグレード、50±1Hz、60±1Hz
リファレンス入力 REFIN電圧 リファレンス電圧範囲 ²	2.5 0.1 V_{DD}	公称V V (min) V (max)	$REFIN = REFIN(+)-REFIN(-)$
REFIN電圧絶対限界値 ²	GND-30mV $V_{DD}+30mV$	V (min) V (max)	
平均リファレンス入力電流 平均リファレンス入力電流ドリフト ノーマル・モード除去比 ² @ 50Hz、60Hz	0.5 ± 0.03 65 60	$\mu A/V$ (typ) nA/V/°C (typ) dB (min) dB (min)	Bグレード、50±1Hz、60±1Hz Aグレード
同相ノイズ除去比 @ DC @ 50Hz、60Hz	100 110	dB (typ) dB (typ)	AIN=1V 50±1Hz、60±1Hz

1 温度範囲：Bグレードは、 $-40\sim +105^{\circ}C$ 、Aグレードは、 $-40\sim +85^{\circ}C$ 。

2 これらの仕様は出荷テストを行っていませんが、量産開始時の特性評価データにより保証しています。

3 フルスケール誤差は正と負の両フルスケールに対するものであり、出荷時キャリブレーション条件 ($V_{DD}=4V$) で適用されます。

AD7788/AD7789仕様

表3

パラメータ	AD7788A、B/ AD7789B	単位	テスト条件/備考
ロジック入力			
SCLK以外のすべての入力 ¹			
V _{INL} (入力ローレベル電圧)	0.8	V (max)	V _{DD} = 5V
	0.4	V (max)	V _{DD} = 3V
V _{INH} (入力ハイレベル電圧)	2.0	V (min)	V _{DD} = 3Vまたは5V
SCLKのみ(シュミット・トリガー入力) ¹			
V _T (+)	1.4/2	V (min)/V (max)	V _{DD} = 5V
V _T (-)	0.8/1.4	V (min)/V (max)	V _{DD} = 5V
V _T (+) - V _T (-)	0.3/0.85	V (min)/V (max)	V _{DD} = 5V
V _T (+)	0.9/2	V (min)/V (max)	V _{DD} = 3V
V _T (-)	0.4/1.1	V (min)/V (max)	V _{DD} = 3V
V _T (+) - V _T (-)	0.3/0.85	V (min)/V (max)	V _{DD} = 3V
入力電流	±1	μA (max)	V _{IN} = V _{DD}
入力容量	10	pF (typ)	全デジタル入力
ロジック出力			
V _{OH} (出力ハイレベル電圧) ¹	V _{DD} - 0.6	V (min)	V _{DD} = 3V, I _{SOURCE} = 100 μA
V _{OL} (出力ローレベル電圧) ¹	0.4	V (max)	V _{DD} = 3V, I _{SINK} = 100 μA
V _{OH} (出力ハイレベル電圧) ¹	4	V (min)	V _{DD} = 5V, I _{SOURCE} = 200 μA
V _{OL} (出力ローレベル電圧) ¹	0.4	V (max)	V _{DD} = 5V, I _{SINK} = 1.6mA
フローティング状態リーク電流	±1	μA (max)	
フローティング状態出力容量	10	pF (typ)	
データ出力コーディング	オフセット・バイナリ		
電源条件 ²			
電源電圧			
V _{DD} - GND	2.5/5.25	V (min)/(max)	AD7789、AD7788 Bグレード
	2.7/5.25	V (min)/(max)	AD7788 Aグレード
電源電流			
I _{DD} 電流	75	μA (max)	65 μA (typ)、V _{DD} = 3.6V
	80	μA (max)	73 μA (typ)、V _{DD} = 5.25V
I _{DD} (パワーダウン・モード)	1	μA (max)	

¹ これらの仕様は出荷テストを行っていませんが、量産開始時の特性評価データにより保証しています。

² デジタル入力 = V_{DD}またはGND

AD7788/AD7789

タイミング特性^{1, 2}

表4. (特に指定のない限り、 $V_{DD} = 2.5 \sim 5.25V$ (AD7788BおよびAD7789)、 $V_{DD} = 2.7 \sim 5.25V$ (AD7788A)、 $GND = 0V$ 、 $REFIN(+) = 2.5V$ 、 $REFIN(-) = GND$ 、入力ロジック0 = 0V、入力ロジック1 = V_{DD})

パラメータ	T_{MIN} 、 T_{MAX} での限界値 (Bバージョン)	単位	条件/備考
t_3	100	ns (min)	SCLKのハイレベル・パルス幅
t_4	100	ns (min)	SCLKのローレベル・パルス幅
読み出し動作			
t_1	0	ns (min)	\overline{CS} の立ち下がりエッジから $\overline{DOUT/RDY}$ アクティブまでの時間
	60	ns (max)	$V_{DD} = 4.75 \sim 5.25V$
	80	ns (max)	$V_{DD} = 2.7 \sim 3.6V$
t_2^3	0	ns (min)	SCLKのアクティブ・エッジからデータ有効までの遅延 ⁴
	60	ns (max)	$V_{DD} = 4.75 \sim 5.25V$
	80	ns (max)	$V_{DD} = 2.7 \sim 3.6V$
$t_5^{5, 6}$	10	ns (min)	\overline{CS} の非アクティブ・エッジからバス開放までの時間
	80	ns (max)	
t_6	100	ns (max)	SCLKの非アクティブ・エッジから \overline{CS} の非アクティブ・エッジまで
t_7	10	ns (min)	SCLKの非アクティブ・エッジから $\overline{DOUT/RDY}$ のハイレベルまで
書き込み動作			
t_8	0	ns (min)	\overline{CS} の立ち下がりエッジからSCLKのアクティブ・エッジまでのセットアップ・タイム ⁴
t_9	30	ns (min)	データ有効からSCLKエッジまでのセットアップ・タイム
t_{10}	25	ns (min)	データ有効からSCLKエッジまでのホールド・タイム
t_{11}	0	ns (min)	\overline{CS} の立ち上がりエッジからSCLKエッジまでのホールド・タイム

1 量産開始時にサンプル・テストにより適合性を保証。すべての入力信号は $t_r = t_f = 5ns$ (V_{DD} の10~90%)で規定し、電圧レベル=1.6Vからの時間とします。

2 図3と図4を参照。

3 これらの値は図2に示す負荷回路で測定し、出力が V_{OH} または V_{OL} の限界値と交差するまでに必要な時間と定義します。

4 SCLKのアクティブ・エッジとは、SCLKの立ち下がりエッジを意味します。

5 これらの値は、図2の負荷回路でデータ出力が0.5V変化するのに要する時間の測定値から導出。この値は50pFコンデンサの充放電の影響を受けない値として推測されているため、タイミング特性で使用する時間はデバイスの真のバス開放時間であり、外部バスの負荷容量とは無関係です。

6 ADCを読み出した後、 \overline{RDY} はハイレベルに戻ります。シングル変換モードおよび連続変換モードでは、 \overline{RDY} がハイレベルの間に、必要なら同一データを再度読み出すことができますが、2回目の読み出しは次の出力更新に近いところで読み出さないように注意してください。連続読み出しモードでは、デジタル・ワードは1回しか読み出すことができません。

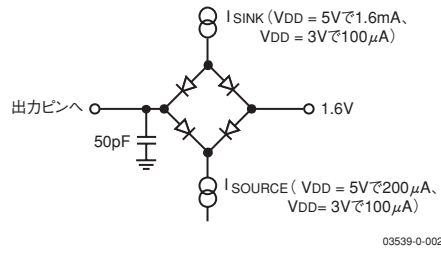


図2. タイミング特性の負荷回路

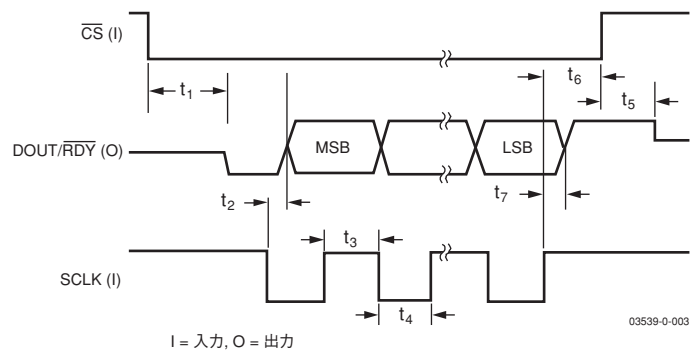


図3. 読み出しサイクルのタイミング図

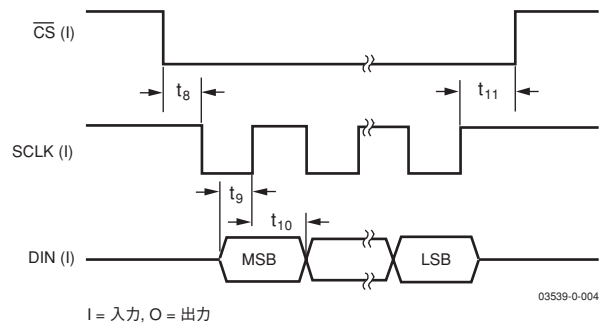


図4. 書き込みサイクルのタイミング図

AD7788/AD7789

絶対最大定格

表5. (特に指定のない限り、 $T_A=25^{\circ}\text{C}$)

パラメータ	定格
GNDに対する V_{DD}	$-0.3\sim+7\text{V}$
GNDに対するアナログ入力電圧	$-0.3\text{V}\sim V_{DD}+0.3\text{V}$
GNDに対するリファレンス入力電圧	$-0.3\text{V}\sim V_{DD}+0.3\text{V}$
総合AIN/REFIN電流(不定)	30mA
GNDに対するデジタル入力電圧	$-0.3\text{V}\sim V_{DD}+0.3\text{V}$
GNDに対するデジタル出力電圧	$-0.3\text{V}\sim V_{DD}+0.3\text{V}$
動作温度範囲	
Bグレード	$-40\sim+105^{\circ}\text{C}$
Aグレード	$-40\sim+85^{\circ}\text{C}$
保存温度範囲	$-65\sim+150^{\circ}\text{C}$
最大ジャンクション温度	150 $^{\circ}\text{C}$
MSOP	
θ_{JA} 熱インピーダンス	206 $^{\circ}\text{C}/\text{W}$
θ_{JC} 熱インピーダンス	44 $^{\circ}\text{C}/\text{W}$
ピン温度(ハンダ処理、10秒)	300 $^{\circ}\text{C}$
赤外線リフロー・ピーク温度	220 $^{\circ}\text{C}$

絶対最大定格を超えるストレスを加えると、デバイスに恒久的な損傷を与えることがあります。この規定はストレス定格のみを指定するものであり、この仕様の動作に関するセクションに記載されている規定値以上のデバイス動作を定めたものではありません。長時間デバイスを絶対最大定格状態に置くと、デバイスの信頼性に影響を与えることがあります。

ピン配置および機能の説明

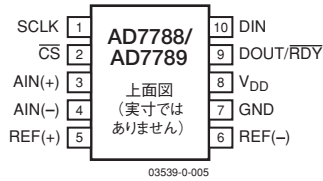


図5. ピン配置

表6. ピン機能の説明

ピン番号	記号	機能
1	SCLK	ADCとの間のデータ転送のシリアル・クロック入力。SCLKにはシュミット・トリガー入力が入蔵されているため、光絶縁アプリケーションのインターフェースに適しています。全データを連続したパルス列で転送する場合、シリアル・クロックを連続して使用できます。 一方、ADCとの間でデータをもっと小さいバッチで転送する場合は、これを不連続クロックとして用いることもできます。
2	\overline{CS}	チップ・セレクト入力。アクティブ・ローのロジック入力であり、ADCの選択に使用します。 \overline{CS} は、シリアル・バスに複数のデバイスが接続されているシステムでADCを選択するときに使うことができます。また、デバイスとの通信のフレーム同期信号として使うこともできます。ADCを3線式モードで使うときは、 \overline{CS} をローレベルにハードウェア接続し、デバイスとのインターフェースにSCLK、DIN、DOUTを使用します。
3	AIN(+)	アナログ入力。AIN(+) ¹ は、フル差動アナログ入力の正側ピンです。
4	AIN(-)	アナログ入力。AIN(-) ¹ は、フル差動アナログ入力の負側ピンです。
5	REFIN(+)	リファレンス入力(正)。REFIN(+) ¹ の入力レンジは、 $V_{DD} - GND + 0.1V$ です。公称リファレンス電圧 (REFIN(+) ¹ - REFIN(-) ¹)は2.5Vですが、 $0.1V \sim V_{DD}$ のリファレンス電圧でも動作します。

ピン番号	記号	機能
6	REFIN(-)	リファレンス入力(負)。このリファレンス入力レンジは、 $GND \sim V_{DD} - 0.1V$ です。
7	GND	グラウンド基準ポイント
8	V_{DD}	公称3Vまたは5Vの電源電圧
9	DOUT/RDY	シリアル・データ出力/データ・レディ出力。DOUT/RDYは、2つの機能を持ちます。ADCの出力シフトレジスタにアクセスする際には、シリアル・データ出力ピンとして機能します。出力シフト・レジスタには、任意の内蔵データ・レジスタまたは制御レジスタからのデータが格納されます。そのほかに、DOUT/RDYはデータ・レディ・ピンとして機能し、変換の完了をローレベルで示します。変換後にデータの読み出しがない場合には、DOUT/RDYは次の更新が行われる前にハイレベルになります。 DOUT/RDYの立ち下がりエッジは、プロセッサに対する割り込みとして使用でき、データが有効であることを示します。外部シリアル・クロックを使用すると、DOUT/RDYピンを使ってデータを読み出すことができます。 \overline{CS} がローレベルのとき、データ/制御ワード情報はSCLKの立ち下がりエッジでDOUT/RDYピンに出力され、SCLKの立ち上がりエッジで有効になります。 変換の終了は、ステータス・レジスタのRDYビットによっても表示されます。 \overline{CS} がハイレベルのとき、DOUT/RDYピンはスリーステートになりますが、RDYビットはアクティブのまま残ります。
10	DIN	ADCの入力シフト・レジスタに対するシリアル・データ入力。このシフト・レジスタのデータは、ADC内のコントロール・レジスタに転送されます。該当するレジスタは、コミュニケーション・レジスタのレジスタ選択ビットによって指定されます。

AD7788/AD7789

代表的な性能特性

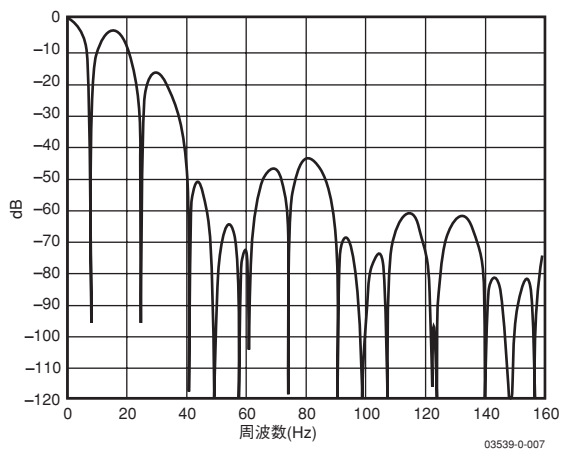


図6. 16.6Hz更新レートでの周波数応答

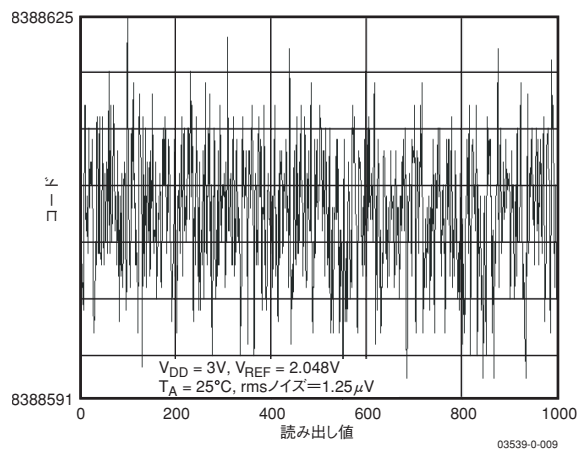


図8. AD7789のノイズ・プロット

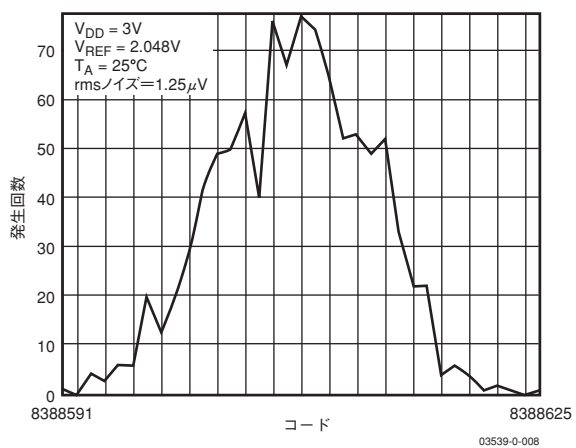


図7. AD7789のノイズ・ヒストグラム

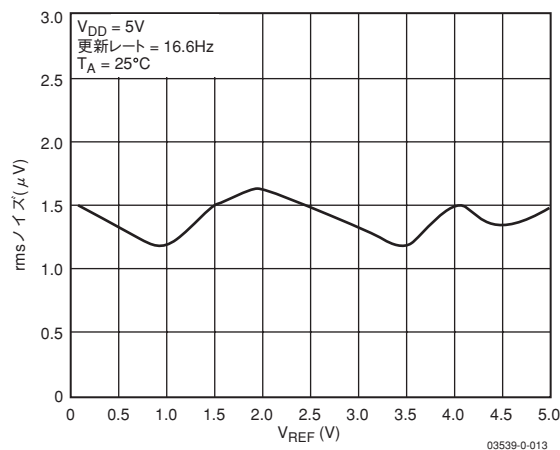


図9. AD7788/AD7789の V_{REF} 対ノイズ

内蔵レジスタ

ADCは、多くの内蔵レジスタを使って制御および設定されますが、その詳細を以下のページで説明します。以下の説明では、特に注記がない限り、「セット」はロジック1状態を、「クリア」はロジック0状態を意味します。

コミュニケーション・レジスタ (RS1、RS0 = 0、0)

コミュニケーション・レジスタは8ビットの書き込み専用レジスタです。デバイスに対するすべての通信は、コミュニケーション・レジスタに対する書き込み動作で開始されます。コミュニケーション・レジスタに書き込まれたデータにより、次の動作が読み出しか書き込みかが指定され、対象となるレジスタも指定されます。読み出しまたは書き込み動作では、選択されたレジスタに対する後続の読み出しまたは書き込み動作が完了すると、インターフェースはコミュニケーション・レジスタに対する書き込み動作待ちの状態に戻ります。これはインターフェースのデフォルト状態であり、パワーアップ時またはリセット後にADCはデフォルト状態になり、コミュニケーション・レジスタに対する書き込み動作を待ちます。インターフェース・シーケンスがなくなった場合には、DINが少なくともシリアル・クロックで32サイクル間ハイレベルを維持する書き込み動作を行わせると、デバイスがリセットされ、ADCはこのデフォルト状態に戻ります。表7に、コミュニケーション・レジスタのビット配置を示します。CR0～CR7はビット位置を表し、CRはコミュニケーション・レジスタ内のビットを表します。CR7はデータ・ストリームの先頭ビットです。カッコ内の値は、そのビットのパワーオン/リセット時のデフォルト・ステータスを表します。

CR7	CR6	CR5	CR4	CR3	CR2	CR1	CR0
$\overline{\text{WEN}}$ (0)	0 (0)	RS1 (0)	RS0 (0)	R/ $\overline{\text{W}}$ (0)	CREAD (0)	CH1 (0)	CH0 (0)

表7. コミュニケーション・レジスタのビット配置

ビット位置	ビット名	説明
CR7	$\overline{\text{WEN}}$	ライト・イネーブル・ビット。コミュニケーション・レジスタへの書き込み動作を実際に実行するには、このビットに「0」を書き込みます。最初のビットに「1」を書き込むと、レジスタ内の後続ビットに対するクロック駆動が停止され、このビットに「0」が書き込まれるまで、このビット位置にとどまります。 $\overline{\text{WEN}}$ ビットに「0」を書き込むと、次の7ビットがコミュニケーション・レジスタにロードされます。
CR6	0	正常動作のためには、このビットに「0」を書き込む必要があります。
CR5～CR4	RS1～RS0	レジスタ・アドレス・ビット。シリアル・インターフェース通信中に使用するADCのレジスタを決定します。表8を参照。
CR3	R/ $\overline{\text{W}}$	このビットが「0」の場合は、次の動作が指定レジスタへの書き込みであることを表します。このビットが「1」の場合は、次の動作が指定レジスタからの読み出しであることを表します。
CR2	CREAD	データ・レジスタの連続読み出し。このビットに「1」が設定され、かつデータ・レジスタが選択されると、シリアル・インターフェースはデータ・レジスタの連続読み出しに設定されて、データ・レジスタの内容が、SCLKパルスが入力されたとき自動的にDOUTピンに出力されます。データ読み出しのために、コミュニケーション・レジスタに書き込みを行う必要はありません。連続読み出しモードをイネーブルするときは、コミュニケーション・レジスタに命令001111XXを書き込みます。連続読み出しモードを終了するときは、RDYピンがローレベルのときに、命令001110XXをコミュニケーション・レジスタに書き込みます。連続読み出しモードでは、連続読み出しモードの終了命令を受信できるように、ADCはDINラインの動作を監視します。さらに、連続する32個の「1」がDINに入力されると、リセットが発生します。したがって、命令がデバイスに書き込まれるまで、連続読み出しモードではDINをローレベルに維持しておく必要があります。
CR1～CR0	CH1～CH0	これらのビットを使ってアナログ入力チャンネルを選択します。差動チャンネル(AIN(+)/AIN(-))または内部短絡(AIN(-)/AIN(-))を選択することができます。あるいは、電源を選択して、ADCで電源電圧を測定できます。電源変動を監視するのに便利です。電源電圧は1/5にされて変換用の変調器に加えられます。A/D変換用のリファレンスとして、1.17V±5%の内部リファレンス電圧が用いられます。チャンネル内で変更があると、フィルタがリセットされて新しい変換が開始されます。

表8. レジスタの選択

RS1	RS0	レジスタ	レジスタ・サイズ
0	0	書き込み動作時のコミュニケーション・レジスタ	8ビット
0	0	読み出し動作時のステータス・レジスタ	8ビット
0	1	モード・レジスタ	8ビット
1	0	予備	8ビット
1	1	データ・レジスタ	16ビット (AD7788) 24ビット (AD7789)

表9. チャンネルの選択

CH1	CH0	チャンネル
0	0	AIN(+)-AIN(-)
0	1	予備
1	0	AIN(-)-AIN(-)
1	1	V _{DD} モニター

AD7788/AD7789

ステータス・レジスタ (RS1、RS0 = 0, 0; パワーオン/リセット = 0x88 [AD7788] および 0x8C [AD7789])

ステータス・レジスタは8ビットの読み出し専用レジスタです。ADCステータス・レジスタにアクセスするときは、コミュニケーション・レジスタに書き込みを行って次の動作を読み出しに指定し、ビットRS1とRS0に「0」を書き込みます。表10に、ステータス・レジスタのビット配置を示します。SR0～SR7はビット位置を表し、SRはステータス・レジスタ内のビットを表します。SR7はデータ・ストリームの先頭ビットです。カッコ内の値は、そのビットのパワーオン/リセット時のデフォルト・ステータスを表します。

SR7	SR6	SR5	SR4	SR3	SR2	SR1	SR0
$\overline{\text{RDY}}$ (1)	ERR (0)	0 (0)	0 (0)	1 (1)	WL (1/0)	CH1 (0)	CH0 (0)

表10. ステータス・レジスタのビット配置

ビット位置	ビット名	説明
SR7	$\overline{\text{RDY}}$	ADCのレディ・ビット。データがADCデータ・レジスタに書き込まれると、クリアされます。ユーザーに変換データの読み出しを行わないよう知らせるため、ADCデータ・レジスタの読み出し完了後、または、次の変換結果でデータ・レジスタが更新される一定時間前に、 $\overline{\text{RDY}}$ ビットは自動的にセットされます。デバイスがパワーダウン・モードになったときにも、セットされます。変換の完了もDOUT/ $\overline{\text{RDY}}$ ピンで示されます。このピンをステータス・レジスタの代わりに使って、ADCの変換データを監視することができます。
SR6	ERR	ADCエラー・ビット。このビットは、 $\overline{\text{RDY}}$ ビットと同時に書き込まれます。セットされると、ADCデータ・レジスタに書き込まれた変換結果は全ビット「0」または全ビット「1」にクランプされていることを表します。エラー原因としては、オーバーレンジやアンダーレンジなどがあります。変換を開始させる書き込み動作でクリアされます。
SR5	0	このビットは自動的にクリアされます。
SR4	0	このビットは自動的にクリアされます。
SR3	1	このビットは自動的にセットされます。
SR2	1/0	このビットはデバイスがAD7788の場合には自動的にクリアされ、デバイスがAD7789の場合には自動的にセットされます。このビットでAD7788とAD7789を区別することができます。
SR1～SR0	CH1～CH0	これらのビットで、ADCが変換しているチャンネルがわかります。

モード・レジスタ (RS1、RS0 = 0, 1; パワーオン/リセット = 0x02)

モード・レジスタは8ビット・レジスタで、データの読み書きが可能です。このレジスタでADCのユニポーラ・モードまたはバイポーラ・モードの選択、バッファのイネーブルまたはディスエーブルの選択、デバイスのパワーダウン・モードの設定を行います。表11にモード・レジスタのビット配置を示します。MR0～MR7はビット位置を表し、MRはモード・レジスタ内のビットを表します。MR7はデータ・ストリームの先頭ビットです。カッコ内の値は、そのビットのパワーオン/リセット時のデフォルト・ステータスを表します。セットアップ・レジスタに書き込みを行うと、変調器とフィルタがリセットされ、 $\overline{\text{RDY}}$ ビットがセットされます。

MR7	MR6	MR5	MR4	MR3	MR2	MR1	MR0
MD1 (0)	MD0 (0)	0 (0)	0 (0)	0 (0)	$\overline{\text{U/B}}$ (0)	1 (1)	0 (0)

表11. モード・レジスタのビット配置

ビット位置	ビット名	説明
MR7～MR6	MD1～MD0	モード選択ビット。これらのビットを使って、連続変換モード、シングル変換モード、スタンバイ・モードを選択します。連続変換モードでは、ADCは連続して変換を行い、変換結果をデータ・レジスタに格納します。変換が完了すると、 $\overline{\text{RDY}}$ はローレベルになります。連続読み出しモードでは、SCLKパルスが入力されると、変換結果が自動的にDOUTラインに出力されるので、変換結果を読み出すことができます。あるいは、コミュニケーション・レジスタへ書き込みを行うことにより、ADCに変換結果を出力させることもできます。パワーオン後、最初の変換結果は $2/f_{\text{ADC}}$ 経過後に得られますが、後続の変換結果は周波数 f_{ADC} で得られます。シングル変換モードでは、変換中でないときのADCはパワーダウン・モードにされます。シングル変換モードが選択されると、ADCはパワーアップして変換を1回、 $2/f_{\text{ADC}}$ 経過後に実行します。変換結果はデータ・レジスタに格納され、 $\overline{\text{RDY}}$ がローレベルになり、ADCはパワーダウン・モードに戻ります。データが読み出されるか次の変換が実行されるまで、データ・レジスタ内の変換結果は保持され、 $\overline{\text{RDY}}$ はアクティブのままに(ローレベル)になります。表12を参照。

ビット位置	ビット名	説明
MR5~MR3	0	正常動作のためには、このビットに「0」を書き込む必要があります。
MR2	U/B	ユニポーラ/バイポーラ・ビット。セットされると、ユニポーラ・コーディングがイネーブルになりゼロ差動入力で000…000出力、フルスケール差動入力で111…111出力が得られます。クリアされると、バイポーラ・コーディングがイネーブルになります。出力コードは、負側フルスケール差動入力で000…000、ゼロ差動入力で100…000、正側フルスケール差動入力で111…111が得られます。
MR1	1	正常動作のためには、このビットに「1」を書き込む必要があります。
MR0	0	正常動作のためには、このビットに「0」を書き込む必要があります。

表12. 動作モード

MD1	MDO	モード
0	0	連続変換モード(デフォルト)
0	1	予備
1	0	シングル変換モード
1	1	パワーダウン・モード

データ・レジスタ (RS1、RS0 = 1, 1; パワーオン/リセット = 0x0000 [AD7788]および0x000000 [AD7789])

ADCの変換結果がこのデータ・レジスタに格納されます。読み出し専用レジスタです。このレジスタからの読み出し動作が完了すると、RDYビット/ピンがセットされます。

AD7788/AD7789

ADC回路情報

概要

AD7788/AD7789はデジタル・フィルタと $\Sigma\Delta$ 変調器を内蔵した低消費電力のADCであり、圧力トランスデューサ、重量計、温度計測などのアプリケーションで広いダイナミック・レンジを持つ低周波信号の計測を目的としています。

このデバイスはバッファのない差動入力を1本持っています。デバイスには、 $0.1V \sim V_{DD}$ の外部リファレンス電圧が必要です。図10に、このデバイスを動作させるのに必要な基本接続を示します。

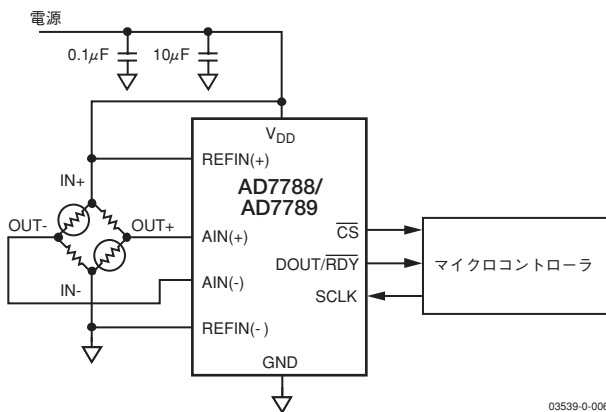


図10. 基本接続図

AD7788/AD7789の出力レート (f_{ADC})は16.6Hzであり、セトリング・タイムは $2 \times t_{ADC}$ (120.4ms)です。ノーマル・モード除去は、デジタル・フィルタの重要な機能です。この更新レートでノッチが50Hzと60Hzの両方に配置されているため、50Hzと60Hzの同時除去が最適化されます(図6を参照)。

ノイズ性能

AD7788/AD7789は $1.5 \mu V_{rms}$ (typ)のrmsノイズを持っており、これはAD7788ではピークtoピーク分解能16ビットに、AD7789ではピークtoピーク分解能19ビットに(実効分解能21.5ビットに等価)対応します。これらの値は、2.5Vリファレンス電圧を使用するバイポーラ入力レンジのもので、ノイズは、差動入力電圧= 0Vで測定した値です。ピークtoピーク分解能値は、6シグマ限界内でコード・フリッカが生じない分解能を表しています。出力ノイズの発生源は2つあります。最初のノイズ源は、変調器を構成する半導体デバイスの電氣的ノイズです(デバイス・ノイズ)。2つ目は量子化ノイズであり、アナログ入力デジタル領域に変換される際に加わります。

デジタル・インターフェース

すでに概要を説明したように、AD7788/AD7789のプログラマブル機能は一連の内蔵レジスタを使って制御します。これらのレジスタには、デバイスのシリアル・インターフェースを経由してデータが書き込まれ、内蔵レジスタの読み出しもこのインターフェースで行います。デバイスに対するすべての通信は、必ずコミュニケーション・レジスタへの書き込み動作からスタートします。パワーオンまたはリセットの後、デバイスはコミュニケーション・レジスタへの書き込みを待ちます。コミュニケーション・レジスタに書き込まれたデータから、次のデータ転送動作が読み出しか書き込みかが決定され、対象レジスタも決定されます。したがって、他のすべてのレジスタに対する書き込みアクセスは、コミュニケーション・レジスタへの書き込み動作で開始され、その後を選択したレジスタに対する書き込みが続きます。他のすべてのレジスタからの読み出し動作(連続読み出しモード時は除く)は、コミュニケーション・レジスタへの書き込み動作で開始され、その後を選択したレジスタからの読み出しが続きます。

AD7788/AD7789のシリアル・インターフェースは、 \overline{CS} 、DIN、SCLK、DOUT/RDYの4つの信号から構成されています。DINラインは内蔵レジスタにデータを転送するときに、DOUT/RDYラインは内蔵レジスタからデータを取り出すときに使います。SCLKはデバイスのシリアル・クロック入力であり、すべてのデータ転送(DINまたはDOUT/RDY上での転送)は、このSCLK信号を基準として実行されます。DOUT/RDYピンはデータ・レディ信号としても機能し、新しいデータ・ワードが出力レジスタから読み出し可能になると、このラインはローレベルになります。データ・レジスタからの読み出し動作が完了すると、この信号はハイレベルに戻ります。この信号はデータ・レジスタの更新前にもハイレベルになり、デバイスからの読み出しができないことを示して、レジスタの更新中にデータが読み出されることを防止します。 \overline{CS} はデバイスの選択に使います。シリアル・バスに複数のデバイスが接続されているシステムでは、AD7788/AD7789のデコードにも \overline{CS} を使うことができます。

図3と図4に、デバイスのデコードに \overline{CS} を使ったAD7788/AD7789へのインターフェースのタイミング図を示します。図3にAD7788/AD7789の出力シフト・レジスタの読み出し動作のタイミングを、図4に入力シフト・レジスタに対する書き込み動作のタイミングを示します。連続読み出しモードを除くすべてのモードで、最初の読み出し動作後、DOUT/RDYラインがハイレベルに戻った後でも、データ・レジスタから同じワードを読み出すことができます。しかし、次の出力更新が開始される前に読み出し動作が完了するように注意する必要があります。連続読み出しモードでは、データ・レジスタは1回しか読み出すことができません。

シリアル・インターフェースは、 \overline{CS} をローレベルに固定して、3線式モードで動作させることができます。この場合、SCLK、DIN、DOUT/RDYの各ラインを使ってAD7788/AD7789との通信を行います。変換の終了は、ステータス・レジスタのRDYビットを使って監視することができます。この方式は、マイクロコントローラとのインターフェースに適しています。デコーディング信号として \overline{CS} が必要な場合は、ポート・ピンから生成できます。マイクロコントローラとのインターフェースには、各データ転送の間にSCLKをアイドル・ハイにすることを推奨します。

AD7788/AD7789では、 \overline{CS} をフレーム同期信号として使用することが可能です。この方式は、DSPインターフェースに便利です。この場合、DSPでは通常、 \overline{CS} がSCLKの立ち下がりエッジの後に発生するため、先頭ビット(MSB)は実質的に \overline{CS} によってクロック駆動されます。タイミング数に従う限り、SCLKはデータ転送とデータ転送の間も動作を継続することができます。

DIN入力に一連の「1」を書き込むことにより、シリアル・インターフェースをリセットすることができます。少なくとも32シリアル・クロック・サイクルの間、連続するロジック1をAD7788/AD7789のDINラインに書き込むと、シリアル・インターフェースがリセットされます。3線式システムでソフトウェア・エラーやシステムのグリッチによってインターフェースが機能しなくなった場合、この方法を使って、インターフェースを既知状態にリセットすることができます。リセットにより、インターフェースがコミュニケーション・レジスタに対する書き込み動作待ちの状態に戻ります。この動作により、すべてのレジスタ値がそれぞれのパワーオン時の値にリセットされます。

AD7788/AD7789は、連続変換またはシングル変換に設定することができます。図11～13を参照してください。

シングル変換モード

シングル変換モードでは、変換と変換の間、AD7788/AD7789はシャットダウン・モードに置かれます。モード・レジスタのMD1に「1」を、MD0に「0」を設定すると、シングル変換モードになり、AD7788/AD7789がパワーアップしてシングル変換を実行した後、シャットダウン・モードに戻ります。1回の変換には、 $2 \times t_{ADC}$ の時間が必要です。変換が完了すると、DOUT/RDYはローレベルになります。データ・レジスタからデータ・ワードを読み出すと、DOUT/RDYがハイレベルになります。 \overline{CS} がローレベルの場合、次の変換が開始されて完了するまで、DOUT/RDYはハイレベルのままになります。DOUT/RDYがハイレベルでも、必要ならデータ・レジスタは数回読み出すことができます。

連続変換モード

デフォルトのパワーアップ・モードです。AD7788/AD7789は連続的に変換を行い、変換が完了するたびに、ステータス・レジスタのRDYピンがローレベルになります。 \overline{CS} がローレベルの場合には、変換が完了したときにDOUT/RDYラインもローレベルになります。変換結果を読み出すときは、コミュニケーション・レジスタに書き込みを行って、次の動作がデータ・レジスタからの読み出しであることを指定することができます。SCLKパルスがADCに入力されると直ちに、DOUT/RDYピンにデジタル変換結果が出力されます。変換結果が読み出されると、DOUT/RDYがハイレベルに戻ります。このレジスタは必要に応じて何回も読み出すことが可能ですが、次の変換の完了時にデータ・レジスタへのアクセスが行われないように注意する必要があります。もしこの時点でアクセスすると、新しい変換ワードが失われてしまいます。

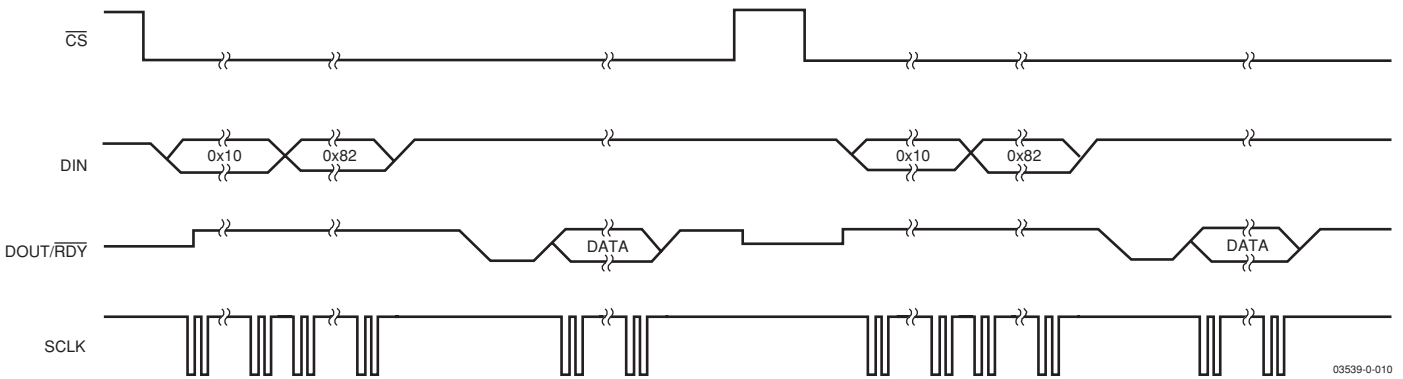


図11. シングル変換

AD7788/AD7789

連続読み出しモード

変換が完了するたびに、データにアクセスするためにコミュニケーション・レジスタに書き込みを行う代わりに、AD7788/AD7789を連続読み出しモードに設定することができます。コミュニケーション・レジスタに001111XXを書き込むと、適切なSCLKサイクル数をADCに入力するだけで連続読み出しモードになります。変換が完了すると、データ・ワードが自動的にDOUT/RDYラインに出力されます。

変換が完了してDOUT/RDYがローレベルになったとき、十分なSCLKサイクル数をADCに入力して、データ変換結果をDOUT/RDYラインに出力します。変換結果を読み出すと、次の変換結果が有効になるまでDOUT/RDYはハイレベルに戻ります。このモードでは、データは1回しか読み出すことができません。また、次の変換が完了する前にデー

タ・ワードを読み出すように注意する必要があります。次の変換の完了前に変換結果を読み出さなかった場合、またはワードを読み出すための十分なシリアル・クロック数がAD7788/AD7789に入力されなかった場合には、次の変換の完了時にシリアル出力レジスタがリセットされ、新しい変換結果が出力シリアル・レジスタに格納されます。

連続読み出しモードを終了するときは、RDYピンがローレベルのときに、命令001110XXをコミュニケーション・レジスタに書き込みます。連続読み出しモードでは、連続読み出しモードを終了させる命令が受信できるように、ADCはDINラインの動作を監視します。さらに、32個の連続する「1」がDINに入力されると、リセットが発生します。したがって、デバイスに命令が書き込まれるまで、連続読み出しモードではDINをローレベルに維持しておく必要があります。

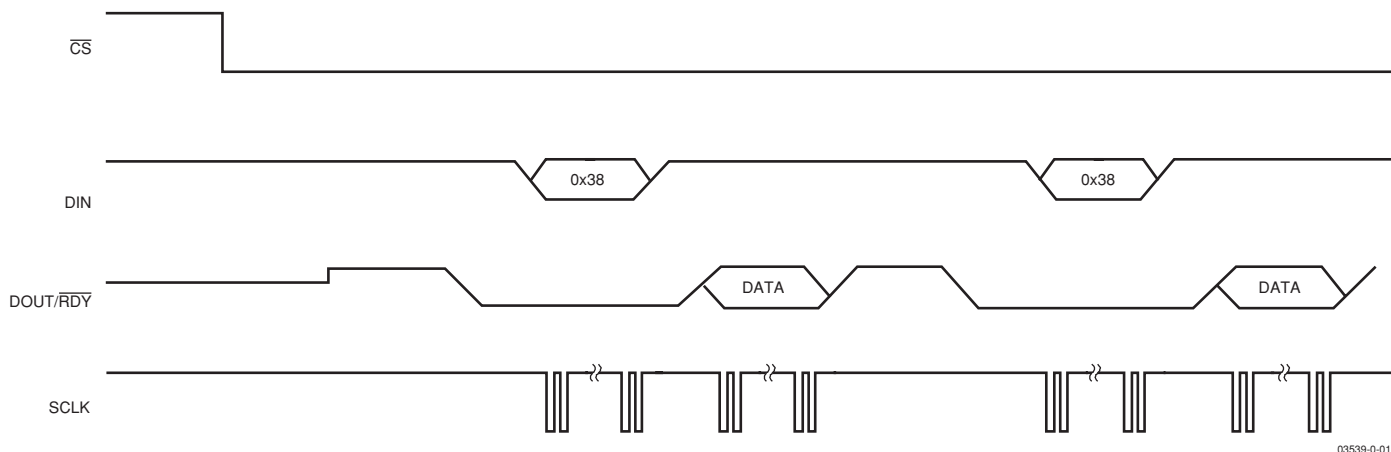


図12. 連続変換

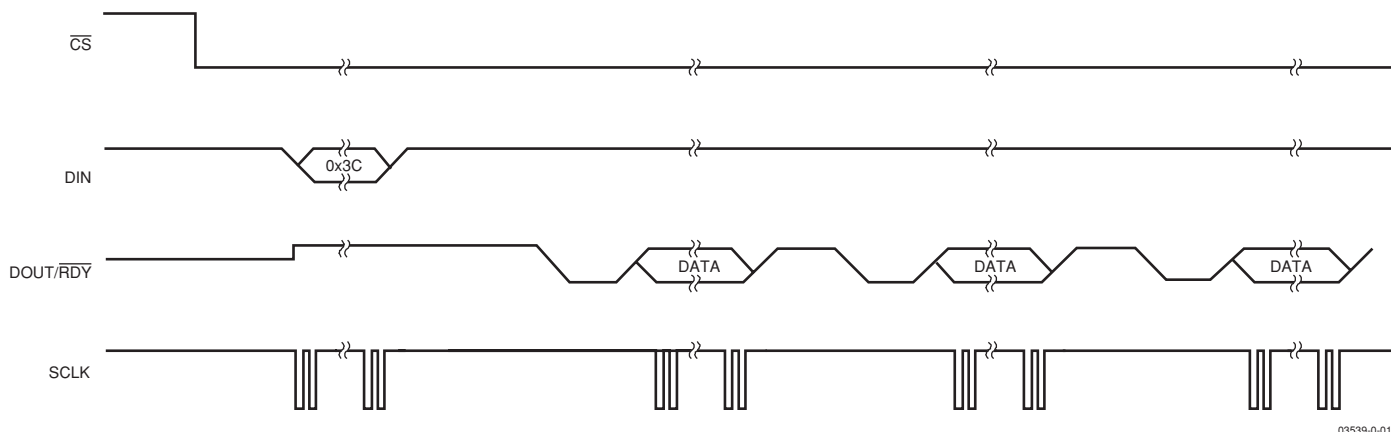


図13. 連続読み出し

回路説明

アナログ入力チャンネル

AD7788/AD7789は、変調器に接続された差動アナログ入力を1チャンネル持っています。すなわち、入力にはバッファが付いていません。このバッファなしの入力パスは、駆動源に対して動的負荷になることに注意してください。このため、ADC入力を駆動する信号源の出力インピーダンスに応じて、入力ピン上の抵抗/コンデンサの組み合わせがDCゲイン誤差を発生させることがあります。表13に、16ビット・レベルのゲイン誤差を発生しない外付け抵抗/容量値の組み合わせを示します(AD7788)。表14に、20ビット・レベルのゲイン誤差を発生しない外付け抵抗/容量値の組み合わせを示します(AD7789)。

表13. 16ビット・ゲイン誤差を発生しない外付けRCの組み合わせ(AD7788)

C (pF)	R (Ω)
50	22.8K
100	13.1K
500	3.3K
1000	1.8K
5000	360

表14. 20ビット・ゲイン誤差を発生しない外付けRCの組み合わせ(AD7789)

C (pF)	R (Ω)
50	16.7K
100	9.6K
500	2.2K
1000	1.1K
5000	160

絶対入力電圧は、 $GND-30mV \sim V_{DD}+30mV$ の範囲になります。この負側の入力電圧絶対限界値では、GNDを基準とする小さいバイポーラ信号の監視が可能です。

バイポーラ/ユニポーラ構成

AD7788/AD7789のアナログ入力には、ユニポーラまたはバイポーラの入力電圧を入力することができます。バイポーラ入力レンジは、システムGNDを基準とした大きな負電圧を入力できるということではありません。AIN(+)入力のユニポーラおよびバイポーラ信号は、AIN(-)入力の電圧を基準としています。たとえば、AIN(-) = 2.5Vで、ADCがユニポーラ・モードに設定されている場合、AIN(+)ピンの入力電圧範囲は2.5~5Vになります。ADCがバイポーラ・モードに設定されている場合、AIN(+)入力におけるアナログ入力レンジは0~5Vになります。バイポーラかユニポーラかの選択は、モードレジスタのU/Bビットで設定できます。

データ出力のコーディング

ADCがユニポーラ動作に設定されている場合、出力コードは自然2進数になり、ゼロ差動入力電圧がコード00...00、ミッドスケール電圧がコード100...000、フルスケール入力電圧がコード111...111に対応します。アナログ入力電圧に対する出力コードは、次のように表されます。

$$\text{コード} = 2^N \times (AIN/V_{REF})$$

ADCがバイポーラ動作に設定されると、出力コードはオフセット・バイナリになり、負側フルスケール電圧がコード000...000、ゼロ差動入力電圧がコード100...000、正側フルスケール入力電圧がコード111...111に対応します。アナログ入力電圧に対する出力コードは、次のように表されます。

$$\text{コード} = 2^{N-1} \times [(AIN/V_{REF}) + 1]$$

ここで、AINはアナログ入力電圧です。NはAD7788では16に、AD7789では24になります。

リファレンス入力

AD7788/AD7789はチャンネルに対してフル差動入力機能を持っています。これらの差動入力のコモン・モード・レンジはGND~V_{DD}です。リファレンス入力にはバッファがないため、RCソース・インピーダンスが大きいとゲイン誤差が発生します。リファレンス電圧REFIN (REFIN(+)-REFIN(-))は公称2.5Vですが、0.1V~V_{DD}のリファレンス電圧でもAD7788/AD7789は動作します。アナログ入力に接続されているトランスデューサに対する励起(電圧または電流)がデバイスのリファレンスをも駆動するようなアプリケーションはレシオメトリック動作であるため、励起電源の低周波ノイズの影響は除去されます。AD7788/AD7789をレシオメトリック・アプリケーションで使用しない場合は、ローノイズ・リファレンスを使う必要があります。

AD7788/AD7789に推奨する2.5Vリファレンス電圧源としては、ローノイズで低消費電力のADR381やADR391などがあります。アナログ回路で2.5V電源を使用する場合は、リファレンス電圧源にはヘッドルームが必要です。この場合には、ADR380やADR390のような2.048 Vリファレンスを使うことができます。これらも低消費電力でローノイズのリファレンス電圧です。リファレンス入力はハイ・インピーダンスで動的負荷を持つことにも注意する必要があります。各リファレンス入力の入力インピーダンスが動的であるため、これらの入力での抵抗/コンデンサの組み合わせは、リファレンス入力を駆動する電源の出力インピーダンスに応じて、DCゲイン誤差を発生させることがあります。

AD7788/AD7789

上述の推奨リファレンス電圧源(たとえばADR391)は、一般に出力インピーダンスが小さいため、システムにゲイン誤差を生じることなく、REFIN(+) 入力にデカップリング・コンデンサを接続することができます。外部抵抗を接続してリファレンス入力電圧を駆動すると、リファレンス入力に大きな外部ソース・インピーダンスが生じることになります。このタイプの回路構成では、各REFINピンでの外付けデカップリングの使用は推奨しません。

V_{DD}モニター

アナログ入力チャンネルは外部電圧の変換のほかにも、V_{DD}ピンの電圧監視に使うことができます。コミュニケーション・レジスタのCH1ビットとCH0ビットに「1」を設定すると、V_{DD}ピンの電圧は内部で1/5に減衰されてから、ADCに入力されます。この時、A/D変換用のリファレンスとして1.17Vの内部リファレンスが使用されます。この機能は、電源電圧の変動を監視できるように便利です。

グラウンディングとレイアウト

AD7788/AD7789のアナログ入力とリファレンス入力は差動であるため、アナログ変調器内の多くの電圧は同相電圧です。優れた同相ノイズ除去特性により、これら入力での同相ノイズが除去されます。デジタル・フィルタは、変調器のサンプリング周波数の整数倍を除く広帯域の電源ノイズを除去します。また、ノイズ源がアナログ変調器を飽和させない限り、デジタル・フィルタはアナログ入力とリファレンス電圧入力のノイズも除去します。その結果、従来の高分解能コンバータに比べて、AD7788/AD7789のノイズ干渉耐性は向上しています。しかし、AD7788/AD7789の分解能が非常に高く、生じるノイズ・レベルが低いいため、グラウンディングとレイアウトには注意が必要です。

AD7788/AD7789を実装するPCボードは、アナログ部とデジタル部を分離して、ボード内でそれぞれをまとめて配置するように設計する必要があります。一般に、エッチング部分を最小化すると最適なシールド効果が得られるため、この方法はグラウンド・プレーンに最適です。

AD7788/AD7789のGNDピンをシステムのAGNDプレーンに接続することを推奨します。すべてのレイアウトでシステム内の電流の流れに注意し、電流を目的場所まで流すパスとそのリターン・パスをできるだけ近づけて配置するように心がけることが重要です。デジタル電流はレイアウトのAGND部分を流れないようにします。

ノイズ・カップリングを防止するため、AD7788/AD7789のグラウンド・プレーンがAD7788/AD7789の下に来るように配置してください。AD7788/AD7789の電源ラインはできるだけ太いパターンにしてインピーダンスを下げ、電源ライン上のグリッチによる影響を軽減させます。クロックなどの高速なスイッチング信号は、デジタル・グラウンドでシールドし、ボードの他の部分にノイズが拡散しないようにします。また、クロック信号はアナログ入力の近くを通過しないようにします。デジタル信号とアナログ信号の交差は回避する必要があります。ボードの両側のパターンは互いに直角となるように配線します。これにより、ボードを貫通するフィールドスルーの影響を減らすことができます。マイクロストリップ技術は特に優れていますが、必ずしも両面ボードに使用できるとは限りません。この技術では、ボードの部品面はグラウンド・プレーン専用にし、信号はハンダ面に配線します。

高分解能ADCを使用するときは、デカップリングが重要になります。V_{DD}は、10 μ Fのタンタル・コンデンサと0.1 μ Fのコンデンサを並列接続してGNDにデカップリングする必要があります。デカップリングの効果を最大にするには、これらの部品をデバイスのできるだけ近くに、理想的にはデバイスの真上に配置します。すべてのロジック・チップは、0.1 μ Fセラミック・コンデンサでDGNDにデカップリングする必要があります。

外形寸法

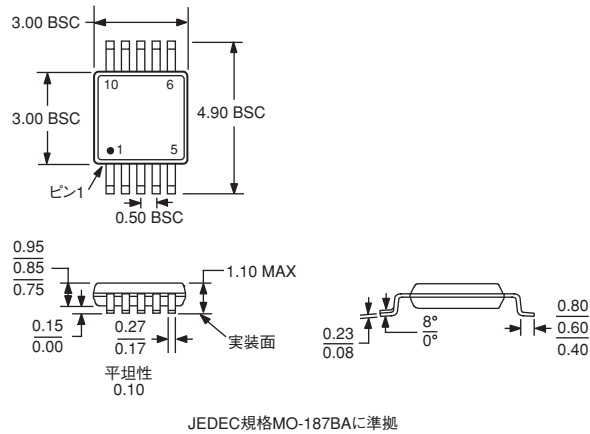


図14. 10ピン・ミニSOP[MSOP]
(RM-10)
寸法単位：mm

注意

ESD (静電放電) の影響を受けやすいデバイスです。人体や試験機器には4,000Vもの高圧の静電気が容易に蓄積され、検知されないまま放電されることがあります。本製品は当社独自のESD保護回路を内蔵してはいますが、デバイスが高エネルギーの静電放電を被った場合、回復不能の損傷を生じる可能性があります。したがって、性能劣化や機能低下を防止するため、ESDに対する適切な予防措置を講じることをお勧めします。



表15. オーダー・ガイド

製品モデル	温度範囲	パッケージ	パッケージ・オプション	ブランド
AD7788BRM	-40 ~ +105°C	10ピン・ミニSOP(MSOP)	RM-10	COX
AD7788BRM-REEL	-40 ~ +105°C	10ピン・ミニSOP(MSOP)	RM-10	COX
AD7788ARM	-40 ~ +85°C	10ピン・ミニSOP(MSOP)	RM-10	COZ
AD7788ARM-REEL	-40 ~ +85°C	10ピン・ミニSOP(MSOP)	RM-10	COZ
AD7789BRM	-40 ~ +105°C	10ピン・ミニSOP(MSOP)	RM-10	COY
AD7789BRM-REEL	-40 ~ +105°C	10ピン・ミニSOP(MSOP)	RM-10	COY

AD7788/AD7789

TDS2/2004/PDF

PRINTED IN JAPAN