

## Part I :

## 基準電壓雜訊為何非常重要？

■作者：Anshul Shah / ADI 應用工程師

## 介紹

從航空航太和防務、天然氣探勘到製藥和醫療設備製造，這些產業越來越需要能夠實現高於 24 位元解析度的超高精度測量。例如，製藥產業使用高精度實驗室天秤，該天秤在 2.1 g 滿量程範圍內提供 0.0001 mg 解析度，所以需要使用解析度高於 24 位元的類比數位轉換器 (ADC)。校準和測試這些高精度系統對儀器儀錶產業來說是一大挑戰，要求提供解析度達到 25 位元以上、測量精度至少 7.5 數位位元的測試設備。

為了實現這種高解析度，需要使用低雜訊訊號鏈。圖 1 顯示雜訊與有效位元數 (ENOB) 和訊號雜訊 (SNR) 之間的關係。注意，雜訊是基於基準電壓 ( $V_{REF}$ ) = 5 V，ADC 輸入設定為滿量程範圍來計算的。舉例來講，要實現 25 位元解析度，或者 152 dB 動態範圍，可允許的最大系統雜訊為 0.2437  $\mu$ V rms。

基準電壓設定輸入類比訊號的限值，ADC 可以解析該訊號。公式 1 是 ADC 的理想轉換函數，其中輸出數位碼 (小數形式) 透過類比輸入訊號  $V_{IN}$ 、基

準電壓  $V_{REF}$  和 ADC 位數  $N$  計算得出。

$$ADC \text{ Code} = V_{IN} \times \frac{2^N}{V_{REF}} \quad (1)$$

一般來說，ADC 資料手冊中的解析度是基於輸入短路技術得出，其中 ADC 輸入連接至 GND，或者 ADC 差分輸入連接至共源極。ADC 輸入短路技術有助於確定 ADC 解析度的絕對限值特性，方法是忽略 ADC 輸入源雜訊，消除  $V_{REF}$  雜訊的影響。結果確實如此，因為  $V_{IN}$  設定為 0 V，使得  $V_{IN}/V_{REF}$  也等於 0 V。

為了研究基準電壓雜訊對整體系統雜訊的影響，圖 2 顯示了總系統雜訊 (rms) 和 ADC 輸入直流源電壓之間的關係。實施本次測試期間，我們使用了 AD7177-2 32 位元 ADC，其  $V_{REF}$  輸入連接至 LTC6655-5? (5 V)，ADC 輸入則連接至低雜訊直流源。ADC 輸出資料速率設定為 10 kSPS。注意，在整個 ADC 輸入電壓範圍內，ADC 雜訊保持恆定 (35 nV/ $\sqrt{\text{Hz}}$ )，但 ADC 直流輸入源雜訊增大 ( $\leq 6$  nV/ $\sqrt{\text{Hz}}$ )，與基準電壓雜訊 (96 nV/ $\sqrt{\text{Hz}}$ ) 相比，仍保持較低水準。如圖 2 所示，總體雜訊與 ADC 直流輸入電壓成正比。這是因為  $V_{IN}$  (5 V)，ADC 輸入則連接至低雜訊直流源。ADC 輸出資料速率設定為 10 kSPS。注意，在整個 ADC 輸入電壓範圍內，ADC 雜訊保持恆定 (35 nV/ $\sqrt{\text{Hz}}$ )，但 ADC 直流輸入源雜訊增大 ( $\leq 6$  nV/ $\sqrt{\text{Hz}}$ )，與基準電壓雜訊 (96 nV/ $\sqrt{\text{Hz}}$ ) 相比，仍保持較低水準。如圖 2 所示，總體雜訊與 ADC 直流輸入電壓成正比。這是因為  $V_{IN}/V_{REF}$  比隨之增大，所以在 ADC 使用滿量程輸入時， $V_{REF}$  雜訊主導整體系統雜訊。訊號鏈中各元件的雜訊會以和方根 (RSS) 的方式疊加，導致曲線形狀如圖 2 所示。

圖 1：雜訊與 ENOB 和 SNR。

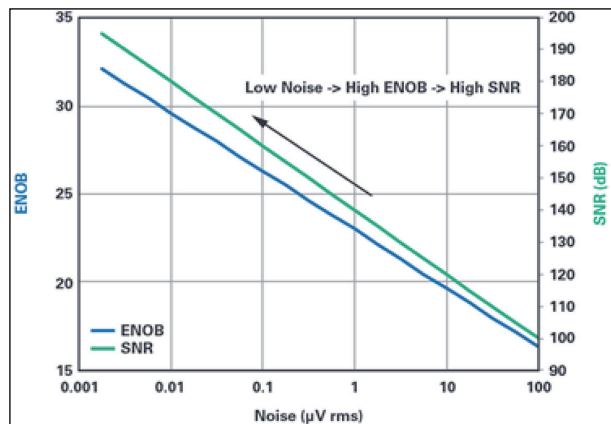
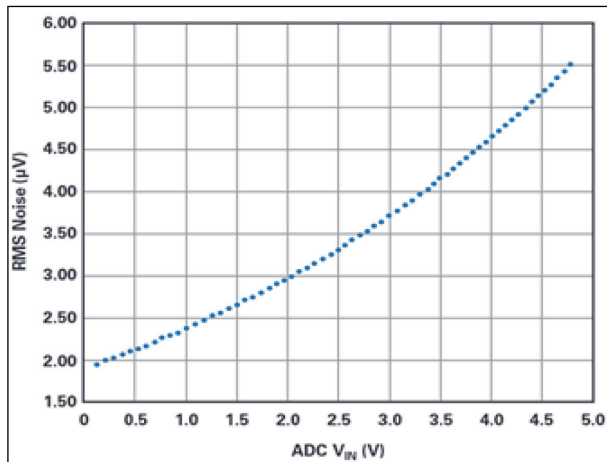


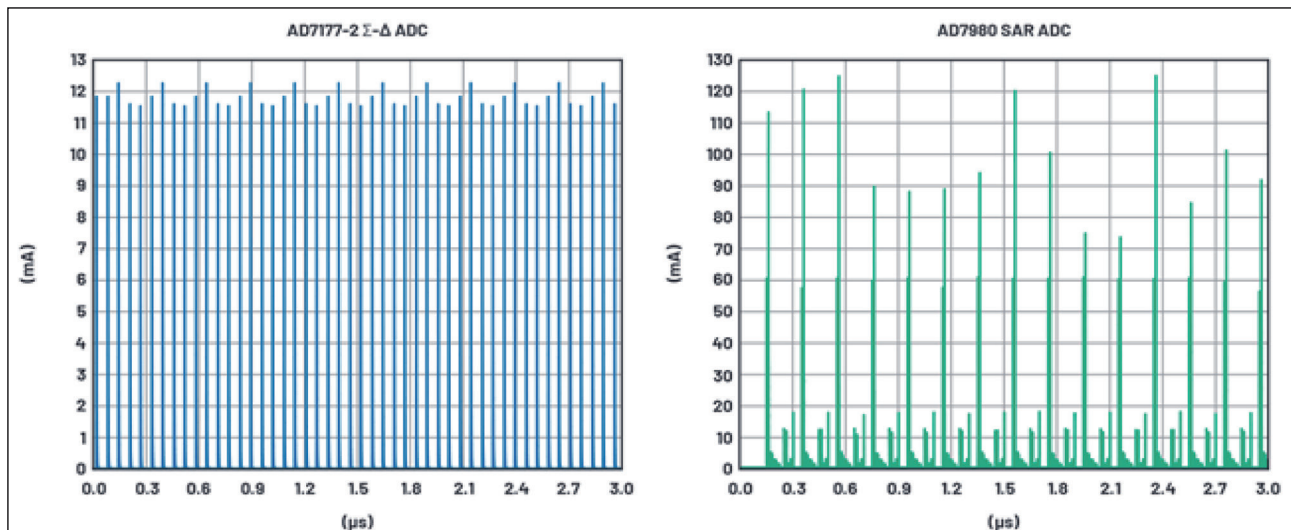
圖 2：ADC  $V_{IN}$  與 rms 系統雜訊之間的關係。 $V_{REF}$  設定為 LTC6655-5。



為了實現 25 位元或以上的高測量解析度，即使是市面上最好的獨立基準電壓（具備低雜訊規格）也需要獲取一些幫助來衰減其雜訊。添加外部電路（例如濾波器）可以幫助衰減雜訊，以達到所需的 ADC 動態範圍。

本文的其餘部分介紹各種類型的低通濾波器，以及如何使用這些濾波器來衰減基準電壓雜訊。本文還會討論濾波器設計技術和與濾波器有關的取舍。本文將以衰減基準電壓雜訊為基礎，介紹兩種類型的低通濾波器，分別是簡單的被動 RC 低通濾波器 (LPF) 和基於主動訊號流程圖 (SFG) 的低通濾波器。電路性能部分會展示系統評估結果，用  $\Sigma\Delta$

圖 4：AD7177-2 和 AD7980 類比動態基準電流回應。



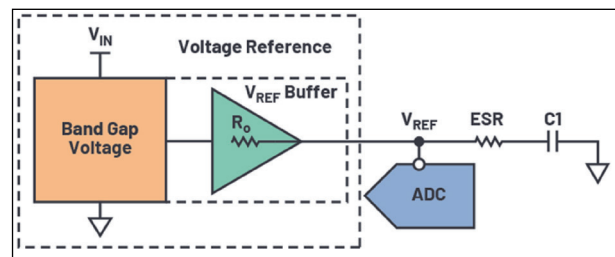
ADC 表示測試。

## 使用被動低通濾波器來降低雜訊

圖 3 顯示基準電壓透過低通濾波器驅動 ADC，該濾波器採用了外部儲能電容  $C1$ 、儲能電容的等效串聯電阻 (ESR)，以及基準電壓運算放大器（運放）的輸出阻抗。被動 RC LPF 截止頻率由以下公式確定

$$f_c = \frac{1}{2\pi RC} \quad (2)$$

從公式可以看出，頻寬與電阻  $R$  和電容  $C$  成反比。



從公式可以看出，頻寬與電阻  $R$  和電容  $C$  成反比。

儲能電容  $C1$  也可以用於本地電源記憶體，用於補償 ADC 基準電壓電路突然要求負載電流發生變化時產生的電壓尖峰。圖 4 顯示  $\Sigma\Delta$  ADC AD7177-2 和 SAR AD7980 ADC 動態基準電流回應。

用戶可以選擇  $C1$  電容的值來滿足 LPF 截止頻率要求，但是有些 SAR ADC 要求基準輸入端採用至少  $10\ \mu\text{F}$  電容，以保證正常運行。最小的  $10\ \mu\text{F}$   $C1$  電容可以降低基準電壓源緩衝器的相位餘裕。隨著

相位餘裕降低，緩衝器回饋不再為負。1 在單位增益交叉頻率附近的訊號與輸入訊號同相回饋。1 這導致閉迴響應在交叉頻率附近出現雜訊峰值。1 由於源自截止頻率 ( $-3$  dB 點) 的頻寬最高達到  $16$  MHz，總整合雜訊 (rms) 由雜訊峰值主導。即使基準電壓儲能電容  $C1$  作為雜訊濾波器使用，並補償電壓尖峰，也需注意雜訊峰值。圖 5 顯示 LTC6655 基準電壓的雜訊峰值，該峰值因儲能電容  $C1$  引起。雜訊峰值幅度由儲能電容的值和其 ESR 額定值決定。

大多數基準電壓都具備複雜的輸出級，以驅動適用於 ADC 基準電壓源電路的大型負載電容。例如，LTC6655 輸出級設計用於採用設定為  $10\ \mu\text{F}$  的儲能電容來執行關鍵衰減。LTC6655 的儲能電容設定為最小  $2.7\ \mu\text{F}$ 、最大  $100\ \mu\text{F}$  時，會產生雜訊峰值。

$V_{\text{REF}}$  輸出儲能電容的等效串聯電阻會消除主要的雜訊峰值，但是會在  $100\ \text{kHz}$  和以上頻率時產生二次雜訊峰值。究其原因，可能是因為電容的 ESR

產生零雜訊，可以改善相位餘裕和降低主要雜訊峰值。但是，這個零雜訊與 LTC6655 固有的零雜訊結合在一起，產生了二次雜訊峰值。注意，圖 5 所示的雜訊響應只適用於 LTC6655 基準電壓源。

過濾基準電壓雜訊、消除雜訊峰值，以及合理驅動 ADC 的另一種解決方案是增加被動 RC LPF，然後增加緩衝器。透過增加緩衝器，我們可以隔離 LPF 和 ADC 基準電壓源輸入電容之間的設計限制。請參見圖 6。

將被動 RC LPF 截止頻率設定為遠低於單位增益交越頻率，不止可以降低寬頻和低頻率雜訊，還可以避免出現雜訊峰值。例如，圖 7 顯示 LTC6655 雜訊回應，其中  $C1 = 100\ \mu\text{F}$  ( $\text{ESR} = 0\ \Omega$ )，後接被動 LPF，其中  $R = 10\ \text{k}\Omega$ 、 $C2 = 10\ \mu\text{F}$  ( $\text{ESR} = 0\ \Omega$ )，在  $1.59\ \text{Hz}$  時產生極點。

增大低通濾波器電阻  $R$  可以協助實現低截止頻率，但是也可能會降低精密基準電壓的直流精度。

圖 5：LTC6655 基準電壓雜訊峰值密度。

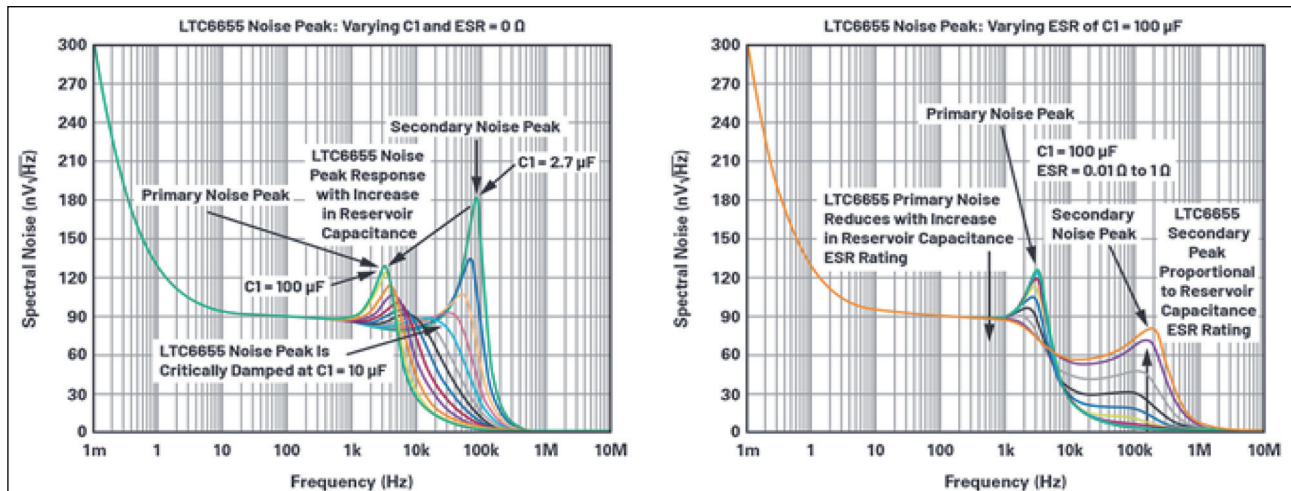


圖 6：被動 RC LPF，後接緩衝器。

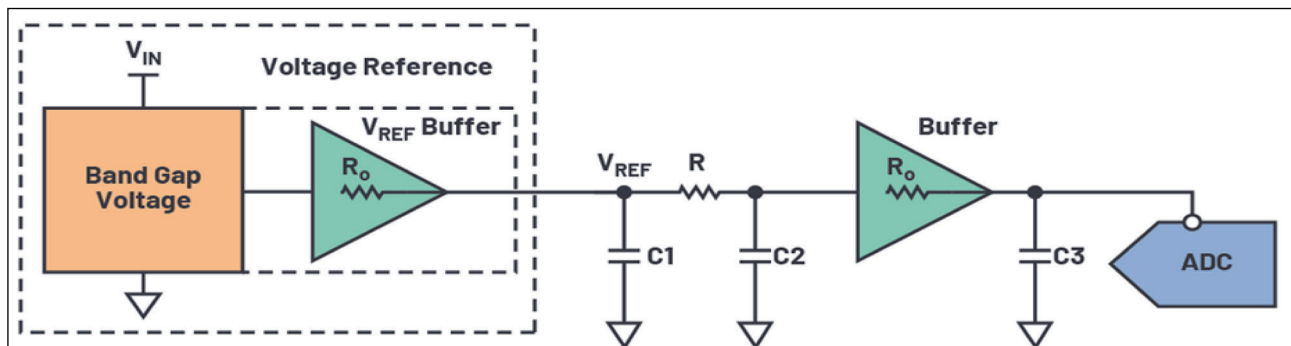
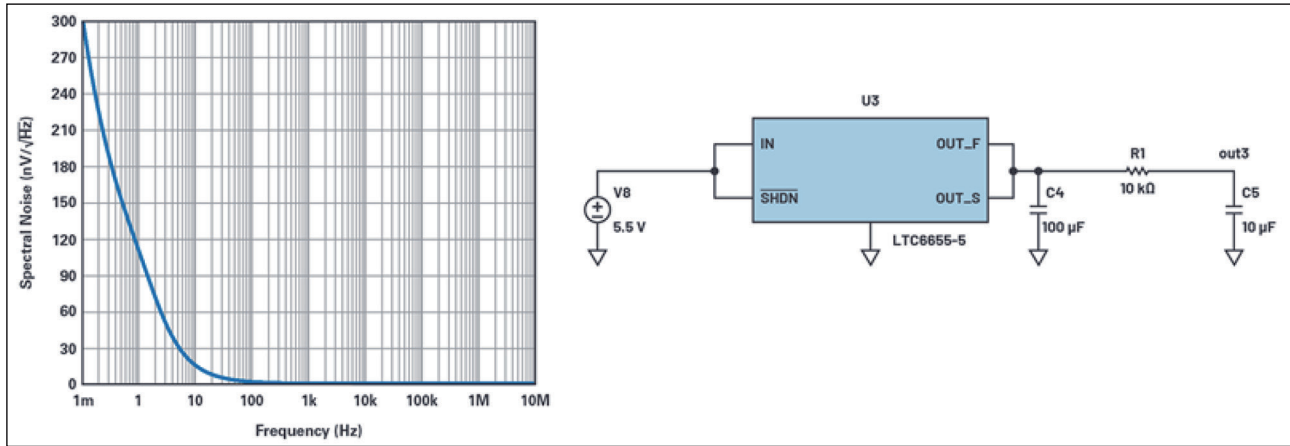


圖 7: LTC6655-5，後接被動 RC LPF 雜訊響應。



增加被動 RC LPF 時，使用者還必須考慮對負載調整和  $V_{REF}$  緩衝器回應 ( $\tau = RC$ ) 的影響，在驅動 ADC 時，這會影響其瞬變性能。

要達到所需的瞬變性能，建議如圖 6 所示使用緩衝器。選擇緩衝器時，要考慮的關鍵規格包括超低雜訊、支援高負載電容的能力、低失真、傑出的壓擺率，以及寬增益頻寬。建議採用的緩衝器為 ADA4805-1 和 ADA4807-1。

## 使用主動 LPF 降低雜訊

表 1 指明了所需的動態範圍和必須滿足的可允許最大系統雜訊要求，以實現所需的 ENOB ADC 解析度。根據表 1: 條件:  $V_{REF} = 5V$ , ADC 輸入設定為滿量程範圍

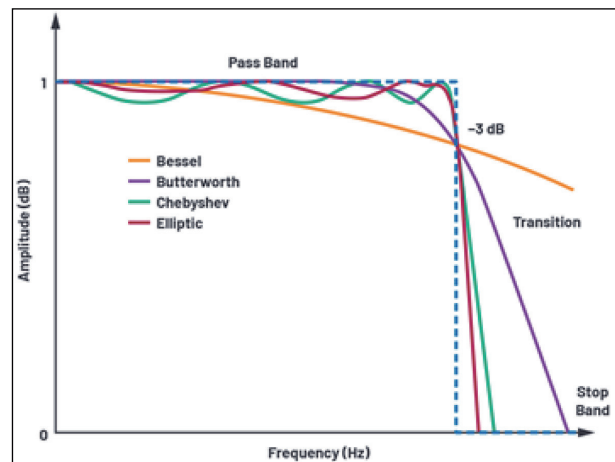
ENOB	SNR (dB)	雜訊 ( $\mu V$ rms)
20	122.16	7.798301
21	128.18	3.89942
22	134.2	1.949845
23	140.22	0.97499
24	146.24	0.487528
25	152.26	0.243781
26	158.28	0.121899
27	164.3	0.060954
28	170.32	0.030479
29	176.34	0.015241
30	182.36	0.007621
31	188.38	0.003811
32	194.4	0.001905

低精密基準電壓的直流精度。但是，基於主動元件設計更高階的 LPF 可以在輸入和輸出之間提供良好的隔離，大幅避免基準電壓直流精度下降，並提供低輸出阻抗來驅動 ADC 的基準電壓源電路。

$$SNR = 6.02N + 1.76 \text{ dB} \quad (3)$$

$$LSB = \frac{V_{REF}}{2^N} \quad (4)$$

圖 8: 濾波器振幅回應示例。



現在提供幾種不同類型的主動低通濾波器，例如，Bessel、Butterworth、Chebyshev 和 elliptic，具體如圖 8 所示。採用平坦帶通或無漣波帶通，可以大幅地避免降低精密基準電壓的直流精度。在所有濾波器類型中，基於 Butterworth 拓撲的 LPF 設計可以實現平坦的帶通和陡峭的衰減。CTA

(下期待續...)