



Application Report JAJA236

## オール・セラミック出力コンデンサ・アプリケーションでの D-CAP™モード

Nancy Zhang, Wenkai Wu, Weidong Zhu

DCS Computing Power Management

TIのD-CAP™モード・コントローラは、コンピュータの 電源管理に広く用いられています。D-CAP™モードでは、 ループ安定性を確保するため、出力コンデンサに適切な大 きさの等価直列抵抗 (ESR) が必要です。しかし、多くの顧 客は、セラミック出力コンデンサなど低ESRコンデンサの 使用を好みます。その場合、システムの安定性を確保する ために十分な出力リップルが得られない可能性があります。 このアプリケーション・レポートでは、オール・セラミック・ コンデンサのアプリケーションで、リップル注入アプロー チを使用してD-CAP™モードを実装する方法を紹介します。 最初に、D-CAP™モードの基本的な動作について説明し

要約

ます。次に、システムの安定性を確保するためのリップル 注入アプローチを紹介します。最後に、各部品の選択手順 を示します。オール・セラミック出力コンデンサでリップル 注入アプローチを使用したTPS53219EVMの実際の性能も 示しています。リップル注入アプローチは、TPS51116、 TPS51117、TPS51315、TPS51218、TPS53219、および 低出力電圧アプリケーションで使用される他のシングル D-CAP™モード・コントローラに適用できます。Texas Instrumentsでは、デュアルD-CAP™モード・コントローラ でのリップル注入の使用は推奨しません。チャネル間で干 渉問題が生じる可能性があるためです。

### 1 はじめに

D-CAP™とは、"Direct connection to the output CAPacitor"(出力コンデンサへの直接接続)を意味する略語 です。D-CAP™モード制御には、多くの魅力的な特徴があ ります。

- ループ補償が不要で使いやすい
- 外部部品が最小限で済む
- 高速な過渡応答による小さな出力容量で、基板領域およびコストを節減可能
- 重負荷と軽負荷の両方で高効率

図1に、適応型オン時間変調回路を使用したD-CAP™モー ド制御の基本的なブロック図を示します。D-CAP™モードは、 実際には、次の3つの基本部品から構成されます。

- 1. ESRを持つ出力コンデンサ
- 2. VFBをVREFと直接比較するPWMコンパレータ
- 3. 擬似定周波数を生成するオン時間タイマ

資料によっては正規英語版資料の更新に対応していないものがあります。 日本TIによる和文資料は、あくまでもTI正規英語版をご理解頂くための補助的参考資料としてご使用下さい。 SLVA453 翻訳版

最新の英語版資料 http://www.ti.com/lit/slva453

この資料は、Texas Instruments Incorporated(TI)が英文で記述した資料 を、皆様のご理解の一助として頂くために日本テキサス・インスツルメンツ (日本TI)が英文から和文へ翻訳して作成したものです。

製品のご検討およびご採用にあたりましては必ず正規英語版の最新資料を ご確認下さい。

TIおよび日本TIは、正規英語版にて更新の情報を提供しているにもかかわ らず、更新以前の情報に基づいて発生した問題や障害等につきましては如 何なる責任も負いません。



図 1. 適応型オン時間変調回路を使用したD-CAP™モードのブロック図



図 2. 適応型オン時間動作によるD-CAP™モード

図2に、適応型オン時間制御を使用したD-CAP™モード制御 の動作を示します。各サイクルの開始時に、ハイサイド MOSFET M1がオンになります。内部のワンショット・タイマが 満了すると、M1がオフになります。オン時間は、VinとVoutを フィードフォワードして、周波数を入力電圧範囲内でほぽ一定に 維持することにより決定されます。そのため、これは適応型 オン時間制御と呼ばれます。帰還電圧がVrefまで低下し、出 力電圧が不十分な状態になると、M1が再度オンになります。上 記の動作を繰り返すことで、コントローラは出力電圧をレギュ レーションします。導通損失を最小限に抑えるため、オフ状態 になるたびに整流MOSFET M2がオンになります。インダクタ 電流がゼロに近づくと、M2はオフになります。これにより、軽 負荷状態で低周波数にシームレスに遷移することができ、全負 荷から軽負荷まで高い効率が実現されます。

D-CAP™モードでは、出力電圧がPWMコンパレータによっ て直接比較されます。理論的には、コンパレータのゲインと帯 域幅は無限大です。そのため、出力ノードからのループ・ゲイン は無限大になります。これは、出力ノード電圧を状態変数とし て使用するループ伝達関数は導出できず、測定可能でもないこ とを意味します。安定性分析のためには、内部容量ノード電圧 を状態変数として使用するループ伝達関数を導出できます。 D-CAP™モードのループ安定性は、出力コンデンサの特定の ESRによって決定されます。出力コンデンサの適切なESRにより、ループが安定に保たれ、PWMジッタが低下します。ループ 安定性条件とジッタ要件を次に示します。

$$f_0 = \frac{1}{2\pi \times \text{ESR} \times \text{Co}} < \frac{f_{\text{sw}}}{3}$$
(1)

 ジッタ性能:VFBピンに10mV~15mVのリップルが 必要です。通常は、12mVを選択します(出力電圧が 高いほど、大きな注入リップルが必要となる場合があ ります)。

$$\mathsf{ESR} \geq \frac{V_{\mathsf{out}} \times 12 \, \mathsf{mV}}{V_{\mathsf{ref}} \times I_{\mathsf{Ripple}}} \tag{2}$$

オール・セラミック出力コンデンサのアプリケーションの 場合、ESRは通常、上記の条件を満足するには小さすぎま す。PWM波形には、2重パルスやより大きなジッタが現れ る可能性があります。この場合は、リップル注入アプロー チを使用して、VFBピンに小さな仮想リップルを注入する ことにより、D-CAP<sup>TM</sup>モードを安定させます。このアプリ ケーション・レポートでは、リップル注入回路の実装方法 と、その性能について示します。

## 2 リップル注入アプローチ

図3に、リップル注入回路を示します。このアプローチは 単純であり、2個のコンデンサと1個の抵抗のみで構成され ています。インダクタに並列なRrおよびCrにより、インダ クタのDCRを使用してリップルが生成されます。このリッ プル電圧は、標準的なコンデンサのESRを通して生成され るリップル電圧を模したものです。生成されたリップル電 Eは、Ccを経由して帰還用VFBピンに結合されます。小さ なACリップル電圧だけが必要であるため、Ccを使用して DC電圧を分離しています。

リップル注入アプローチを使用したD-CAP™モードでの新 しいループ安定性条件:

$$\frac{L \times Co}{R_r \times C_r} > \frac{Ton}{2}$$
(3)

$$C_{\rm r} > C_{\rm c} > \frac{1}{2\pi \times f_{\rm sw}} \times \left(\frac{{\rm R1} \times {\rm R2}}{{\rm R1} + {\rm R2}}\right) \tag{4}$$



図3. リップル注入アプローチによるD-CAP™モード

## 3 Rr、Cr、およびCcの選択手順

以下の設計手順では、このリップル注入回路のRr、Cr、Cc の選択方法を示します。ここでは、例としてTPS53219EVM を使用しています。

- Vin : 12V Vout : 1.1V
- Fout :  $0A \sim 25A$
- インダクタL:0.44uH、DCR:0.32mΩ

、 スイッチング周波数f<sub>sw</sub>:300kHz

出力コンデンサCo:5 × 100µF = 500µFのセラミック・ コンデンサ、ESR:0.4mΩ

R1:10kΩ、R2:8.25kΩ Ton:PWMオン時間

- 1 on・PWMA ノ 時間
- 1. RrCrを選択します。VFBピンに約12mVの仮想リップ ルを注入します。
  - (a) RrCr = L/DCRの場合、インダクタのDCRから VFBピンに同じリップルを抽出することを意味し ます。
  - (b) RrCr > L/DCRの場合、インダクタのDCRから VFBピンにより小さいリップルを抽出することを 意味します。過渡特性の向上が見込める一方、 PWMジッタは増加する可能性があります。
  - (c) RrCr < L/DCRの場合、インダクタのDCRからVFB ピンにより大きいリップルを抽出することを意味 します。過渡特性が多少低下する可能性がありま すが、PWMジッタを低減可能です。

$$\begin{split} I_{\text{Ripple}} &= \frac{(V_{\text{in}} - V_{\text{out}}) \times V_{\text{out}}}{L \times f_{\text{sw}} \times V_{\text{in}}} & I_{\text{Ripple}} = 7.57 \text{ A} \\ V_{\text{Ind}\_\text{DCR}\_\text{Ripple}} &= I_{\text{Ripple}} \times \text{DC} & V_{\text{Ind}\_\text{DCR}\_\text{Ripple}} = 2.422 \text{ mV} \\ V_{\text{CO}\_\text{Ripple}} &= \frac{I_{\text{Ripple}}}{8 \times \text{Co} \times f_{\text{sw}}} & V_{\text{CO}\_\text{Ripple}} = 6.31 \text{ mV} \\ V_{\text{INJ}\_\text{Ripple}} &= \max(V_{\text{CO}\_\text{Ripple}}, 12 \text{ mV}) & V_{\text{INJ}\_\text{Ripple}} = 12 \text{ mV} \\ k &= \frac{V_{\text{INJ}\_\text{Ripple}}}{V_{\text{INJ}\_\text{DCR}\_\text{Ripple}}} & k = 4.955, \ k \colon \text{U} \neg \mathcal{T} \mathcal{I} \text{L} \text{L} \text{L} \\ R_{r} \times C_{r} &= \frac{L}{k \times \text{DCR}} & R_{r} \times C_{r} = 0.000277 \end{split}$$
(5)

2. RrCrがループ安定性を満足することを確認します。

$$\frac{L \times Co}{R_r \times C_r} > \frac{Ton}{2}$$

$$\frac{L \times Co}{R_r \times C_r} = 0.794 \times 10^{-6} > \frac{Ton}{2} = 0.153 \times 10^{-6}$$
(6)

3.  $Rr = 10k\Omega$ に設定して $Cr = 0.027\mu$ Fを計算するか、また はCrを設定してからRrを計算します。

4. Ccの選択: CcはDC電圧の分離に使用されます。Ccが大きいと、過 渡応答が遅くなります。Ccが小さいと、過渡応答は速く なります。そのため、Cc = 1000pFを推奨します。この値 は、ほとんどのアプリケーションに適切です。図4に、過 渡応答に対するCc値の影響を示しています。



図 5. 異なるCc値での過渡応答

5. Cr、Ccが新しいループ安定性を満足することを確認します。

$$C_{\rm r} > C_{\rm c} > \frac{1}{2\pi \times f_{\rm sw} \times \left(\frac{\rm R1 \ast R2}{\rm R1 + R2}\right)}$$
$$\frac{1}{2\pi \times f_{\rm sw} \times \left(\frac{\rm R1 \times R2}{\rm R1 + R2}\right)} = 117 \,\rm pF$$
$$C_{\rm r} = 0.027 \,\mu F$$
$$C_{\rm c} = 1000 \,\rm pF \qquad (7)$$

6. 出力DC電圧の精度を確認します。

 $\text{ESR} = 0.4 \text{ m}\Omega$ 

 $V_{\text{ESR}\_\text{Ripple}} = \text{ESR} \times I_{\text{Ripple}}$  $V_{\text{ESR}\_\text{Ripple}} = 3.028 \text{ mV} \tag{8}$ 

これにより、帰還用VFBピンでの合計近似平均リップル 電圧は次のようになります。

$$\begin{split} & \mathsf{V}_{\mathsf{FB}\_\mathsf{Ripple}} = \mathsf{V}_{\mathsf{ESR}\_\mathsf{Ripple}} + \mathsf{V}_{\mathsf{CO}\_\mathsf{Ripple}} + 12\mathsf{mV} \\ & \mathsf{V}_{\mathsf{FB}\_\mathsf{Ripple}} = 21.338 \; \mathsf{mV} \\ & \mathsf{V}_{\mathsf{ref}} = 0.6 \; \mathsf{V} \\ & \mathsf{V}_{\mathsf{FB}} = \mathsf{V}_{\mathsf{ref}} + \frac{\mathsf{V}_{\mathsf{FB}\_\mathsf{Ripple}}}{2} \\ & \mathsf{V}_{\mathsf{FB}} = 0.6107 \; \mathsf{V} \\ & \mathsf{V}_{\mathsf{out}} = \left(\frac{\mathsf{R1} + \mathsf{R2}}{\mathsf{R1}}\right) \times \mathsf{V}_{\mathsf{FB}} \\ & \mathsf{V}_{\mathsf{out}} = 1.115 \; \mathsf{V} \end{split} \tag{9}$$

リップル注入用部品のレイアウト:
 図5に示されるように、RrおよびCrはインダクタに近付けて配置し、CcはICの近くに配置する必要があります。



図 5. リップル注入回路のレイアウトに関する考慮事項

## オール・セラミック出力コンデンサで のTPS53219EVMの性能

TPS53219は、適応型オン時間を使用したD-CAP™モー ドのコントローラです。通常、TPS53219を適切に動作さ せるには、特定のESRを持つ出力コンデンサが必要です。 ただし、オール・セラミック出力コンデンサの場合でも、 リップル注入アプローチを使用することで、同等以上の性 能を実現可能です。

このアプリケーション・レポートで説明した設計手順か ら、Rr = 10k $\Omega$ 、Cr = 0.027 $\mu$ F、Cc = 1000pFの各値が得ら れます。図6に、リップル注入なしで2重パルスおよび大き なジッタが見られるPWM波形を示します。図7に、リップ ル注入によって2重パルスがなくなりジッタが低減された波 形を示します。

適応型オン時間変調回路を使用したD-CAP™モードに対 しては、ボード線図を測定できません。ただし、リップル 注入を行ったD-CAP™モードのボード線図は測定可能であ り、ループ安定性のおおまかな指針となります。(測定され た帯域幅は実際の過渡特性とは関係がないことに注意して ください。これは、小信号モデルを大信号コントローラ、 つまりD-CAP™モード制御には適用できないためです。)

図8は、オール・セラミック・コンデンサのアプリケー ションで測定したTPS53219EVMのボード線図です。測定 条件:12Vin、1.1V/25A、クロスオーバー周波数: 21.43kHz、位相余裕:85.50度、ゲイン余裕:-21.58dB



図 6.12Vin、1.2V/5Aのオール・セラミック・コンデンサでの波形(リップル注入なし)



図7.12Vin、1.2V/5Aのオール・セラミック・コンデンサでの波形(リップル注入あり)



図8.オール・セラミック・コンデンサのアプリケーションで測定したTPS53219EVMのボード線図

### 5 結論

D-CAP™モード制御は、低コストで高性能なDC/DCコン バータに対する市場の要求を満足するために導入されました。 リップル注入アプローチによって、従来のD-CAP™モード制御 の制限を克服することができます。オール・セラミック出力コン デンサでリップル注入アプローチを使用したD-CAP™モードで は、優れた性能と使いやすさが示されました。

## 6 結論

- Tetsuo Tateishi, The D-CAP<sup>™</sup> Mode operation and an implementation of the OOA<sup>™</sup> skip mode, TI's Integrated Power Conference 2005
- 2. Adaptive Constant On-Time (D-CAP™) Control Study In Notebook Applications application report (SLVA281)
- 3. Wenkai Wu, The D-CAP™ Mode with all ceramic output design procedure, Presentation, 2010
- 4. TPS53219, Wide Input Voltage, Eco-mode<sup>™</sup>, Single Synchronous Step-Down Controller data sheet (SLUSAA8)
- 5. Using the TPS53219EVM-690 Wide-Input Voltage, Eco-mode<sup>™</sup>, Single, Synchronous, Step-Down Controller user's guide (SLVU431)

# ご注意

日本テキサス・インスツルメンツ株式会社(以下TIJといいます)及びTexas Instruments Incorporated (TIJの親会社、以下TIJないしTexas Instruments Incorporatedを総称してTIといいます)は、その製品及びサービスを任意に修正し、 改善、改良、その他の変更をし、もしくは製品の製造中止またはサービスの提供を 中止する権利を留保します。従いまして、お客様は、発注される前に、関連する最 新の情報を取得して頂き、その情報が現在有効かつ完全なものであるかどうかご 確認下さい。全ての製品は、お客様とTIJとの間に取引契約が締結されている場 合は、当該契約条件に基づき、また当該取引契約が締結されていない場合は、ご 注文の受諾の際に提示されるTIJの標準販売契約約款に従って販売されます。

TIは、そのハードウェア製品が、TIの標準保証条件に従い販売時の仕様に対応 した性能を有していること、またはお客様とTIIとの間で合意された保証条件に従 い合意された仕様に対応した性能を有していることを保証します。検査およびそ の他の品質管理技法は、TIが当該保証を支援するのに必要とみなす範囲で行 なわれております。各デバイスの全てのパラメーターに関する固有の検査は、政府 がそれ等の実行を義務づけている場合を除き、必ずしも行なわれておりません。

TIは、製品のアプリケーションに関する支援もしくはお客様の製品の設計につい て責任を負うことはありません。TI製部品を使用しているお客様の製品及びその アプリケーションについての責任はお客様にあります。TI製部品を使用したお客様 の製品及びアプリケーションについて想定されうる危険を最小のものとするため、 適切な設計上および操作上の安全対策は、必ずお客様にてお取り下さい。

TIは、TIの製品もしくはサービスが使用されている組み合せ、機械装置、もしくは 方法に関連しているTIの特許権、著作権、回路配置利用権、その他のTIの知的 財産権に基づいて何らかのライセンスを許諾するということは明示的にも黙示的に も保証も表明もしておりません。TIが第三者の製品もしくはサービスについて情報 を提供することは、TIが当該製品もしくはサービスを使用することについてライセン スを与えるとか、保証もしくは是認するということを意味しません。そのような情報を 使用するには第三者の特許その他の知的財産権に基づき当該第三者からライセ ンスを得なければならない場合もあり、またTIの特許その他の知的財産権に基づ きTIからライセンスを得て頂かなければならない場合もあります。

TIのデータ・ブックもしくはデータ・シートの中にある情報を複製することは、その情報 に一切の変更を加えること無く、かつその情報と結び付られた全ての保証、条件、 制限及び通知と共に複製がなされる限りにおいて許されるものとします。当該情 報に変更を加えて複製することは不公正で誤認を生じさせる行為です。TIは、そ のような変更された情報や複製については何の義務も責任も負いません。

1. 静電気

されていること。

温度:0~40℃、相対湿度:40~85%で保管・輸送及び取り扱

いを行うこと。(但し、結露しないこと。)

2. 温·湿度環境

TIの製品もしくはサービスについてTIにより示された数値、特性、条件その他のパ ラメーターと異なる、あるいは、それを超えてなされた説明で当該TI製品もしくは サービスを再販売することは、当該TI製品もしくはサービスに対する全ての明示的 保証、及び何らかの黙示的保証を無効にし、かつ不公正で誤認を生じさせる行為 です。TIは、そのような説明については何の義務も責任もありません。

TIは、TIの製品が、安全でないことが致命的となる用途ないしアプリケーション(例 えば、生命維持装置のように、TI製品に不良があった場合に、その不良により相当 な確率で死傷等の重篤な事故が発生するようなもの)に使用されることを認めて おりません。但し、お客様とTIの双方の権限有る役員が書面でそのような使用に ついて明確に合意した場合は除きます。たとえTIがアプリケーションに関連した情 報やサポートを提供したとしても、お客様は、そのようなアプリケーションの安全面及 び規制面から見た諸問題を解決するために必要とされる専門的知識及び技術を 持ち、かつ、お客様の製品について、またTI製品をそのような安全でないことが致 命的となる用途に使用することについて、お客様が全ての法的責任、規制を遵守 する責任、及び安全に関する要求事項を満足させる責任を負っていることを認め、 かつそのことに同意します。さらに、もし万一、TIの製品がそのような安全でないこ とが致命的となる用途に使用されたことによって損害が発生し、TIないしその代表 者がその損害を賠償した場合は、お客様がTIないしその代表者にその全額の補 償をするものとします。

TI製品は、軍事的用途もしくは宇宙航空アプリケーションないし軍事的環境、航空 宇宙環境にて使用されるようには設計もされていませんし、使用されることを意図 されておりません。但し、当該TI製品が、軍需対応グレード品、若しくは「強化プラス ティック 製品としてTIが特別に指定した製品である場合は除きます。TIが軍需対 応グレード品として指定した製品のみが軍需品の仕様書に合致いたします。お客 様は、TIが軍需対応グレード品として指定していない製品を、軍事的用途もしくは 軍事的環境下で使用することは、もっぱらお客様の危険負担においてなされると いうこと、及び、お客様がもっぱら責任をもって、そのような使用に関して必要とされ る全ての法的要求事項及び規制上の要求事項を満足させなければならないこと を認め、かつ同意します。

TI製品は、自動車用アプリケーションないし自動車の環境において使用されるよう には設計されていませんし、また使用されることを意図されておりません。但し、TI がISO/TS 16949の要求事項を満たしていると特別に指定したTI製品は除きます。 お客様は、お客様が当該TI指定品以外のTI製品を自動車用アプリケーションに使 用しても、TIは当該要求事項を満たしていなかったことについて、いかなる責任も 負わないことを認め、かつ同意します。

Copyright © 2012, Texas Instruments Incorporated 日本語版 日本テキサス・インスツルメンツ株式会社



以上