特集 LSI と電子機器の電磁環境性能向上技術 *

Technology to Improve EMC Reliability in LSI and Electronics

市川浩司	櫻井礼彦
Kouji ICHIKAWA	Yukihiko SAKURAI
村里和貴	永田 真
Kazutaka MURASATO	Makoto NAGATA

津田剛宏 Takahiro TUDA 岩瀬 功 Isao IWASE

Increasingly computerized on-vehicle electronic devices require LSI circuits with high performance. For example, an engine electronic control unit requires a microcontroller with an operating frequency of at least 100 MHz, and navigation systems require LSIs with even higher performance.

However, power supply current consumption of LSIs is increasing due to the higher operating frequencies and larger circuits, thus generating greater power supply noise. In addition, it has been pointed out that LSIs, which are increasingly being miniaturized, have a lower operating tolerance of noise because of their reduced operating voltages. To simultaneously achieve realization of the high performance/multifunction ability demanded of electronic devices and to secure sufficient reliability in this electromagnetic environment, it is necessary to improve the LSI characteristics and to design electronic devices that take into consideration such LSI characteristics. It is thought that it is necessary to establish a collaborative design environment in order to enable the design of onvehicle electronic devices that possess the high performance and reliability characteristics demanded of today's electronics, using LSIs which are becoming increasingly susceptible to electromagnetic interference.

This report looks at the investigation of EMC problems with electronic devices with LSI and discusses the need for a model of LSI for EMC analysis. In addition, the PCB of electronic devices was analyzed using this EMC analytical model, and the need for a cooperative design was demonstrated.

Key words: LSI, EMC, EMI, lmmunity, PCB

1. はじめに

電子機器の高機能化により,使用するLSI製品の規 模と数が増加の一途をたどっている.テレビ,カメラ, 携帯電話などの家電・情報端末からゲーム,自動車用 の制御装置に至るまで,高機能で大規模なLSIによる 制御が不可欠になっている.そしてLSIの性能を高め るために,トランジスタの高速化・微細化が急速に進 展したが,近年,そのLSI設計において解決すべき課題 が山積している.

そのひとつが電磁環境適合性(EMC: Electro Magnetic Compatibility)である. EMCとは電子機器か ら発生するノイズが,他の電子機器に影響を与える放 射電磁雑音(EMI)の問題と,他の機器のノイズで誤 動作しない電磁雑音耐性(イミュニティ)という二つ の設計課題である.従来EMCは,電子機器と電子機器 の干渉問題として扱われてきたが,電子機器に搭載さ れる LSIの高機能化,複雑化により,電子機器内におけ る EMC 問題(イントラ EMC)となり,そして LSI 自 体に対応が求められるようになってきた¹⁾ CMOS プロセスで製造される LSI は, スイッチング 時にスパイク状の電流が発生する. 高い周波数成分を 持つこの電流が, LSI からプリント基板に漏洩するこ とでEMI 問題が発生する. LSI ではこの高周波電流の 発生を抑える技術と機器への漏洩を抑える技術が求め られている. 一方 LSI プロセスの微細化により, 電源電 圧が低下し, 動作マージンが小さくなっている. これが LSI のイミュニティ性能の低下につながることが懸念 されている. LSI 内におけるデジタル回路のノイズがア ナログ回路の特性に与える影響や, スイッチングノイ ズによる電源バウンス, グラウンドバウンスが LSI 内 の高速信号品質に与える影響など, LSI 本来の性能確保 も困難になってきている.

しかしながら, LSI の EMC 性能を設計する環境や評価・解析技術は十分に整っていない. LSI と電子機器の EMC 性能の向上と, LSI の EMC 性能を考慮した電子 機器設計が可能な協調設計環境の構築が期待されている.

本論文では LSI と電子機器の協調設計の実現に向け

*日本信頼性学会の了解を得て、「REAJ 誌 2007 Vol. 29, No. 7 (通巻 163 号)」より、一部加筆して転載

て、LSI 内部の問題とプリント基板 (PCB)の関係に ついて調査し、EMC 解析技術について検討する. 車載 電子機器を題材にして、LSI 内部のノイズがプリント基 板にどのように影響するか、あるいはプリント基板の ノイズが LSI の内部にどのような影響を及ぼすか、そ れぞれ2章、3章で述べる. またそれぞれの現象に対し チップ内を直接観測し、LSI 内部の電源、グラウンドバ ウンスの様子や信号品質への影響について4章で調査 する. 5章で LSI と電子機器の協調設計の例を示し、有 効性について検証する.

2. 電子機器への LSI ノイズの伝搬(エミッション)

車載電子機器を低ノイズに設計するには、マイコン 等のLSIが発生するノイズを抑制することが重要であ る. Fig. 1 はノイズ性能が異なるLSI (同一機能,同一 端子配列)を同じプリント基板に実装した際のノイズ 伝搬の差を示した結果である.この評価はプリント基 板の約1mm上の磁界を測定した結果であり、基板に 漏洩する高周波電流の量と経路が評価できる.Fig. 1の 結果よりLSIのノイズ量の差が、プリント基板への伝 搬量と伝搬範囲に大きな差があることが理解できる. この差をプリント基板設計で対策するには、パターン の変更コスト、設計期間の長期化という問題が生じる.

車載用マイコンを提供する多くの国内半導体メーカ は「低ノイズマイコン」と謳った製品をラインナッ プしている.また,半導体のノイズ評価の方法は,近年, IEC (International Electro-technical Commission)にて 標準化された.このように EMC を対処療法ではなく, 設計課題のひとつとして認識され始めているが,車載 電子機器の更なる高機能化と低コスト化を実現してい くためには, LSI の低ノイズ化技術とそれを活かす電子



Fig. 1 Results of magnetic near-field measurement for two micro-controllers 機器設計法の両面で更なる検討が必要とされている.

LSIの低ノイズ化を実現するためには,

- ・高周波電流の発生量を抑える
- ・高周波電流の外部への伝搬量を抑える

ことが必要である. 代表的ないくつかの手法につい ては Fig. 2 に示したが, これらはすでに多くの文献 等で報告されているので, 詳細は省略する.²⁻⁶ しかし,

- (1) 集積度の向上により,ノイズの発生量が増え,か つ高周波化している
- (2) 低コスト化のためにチップ内での対策が十 分にできない場合が多い
- (3) ノイズの高周波化とパッケージ構造の変化に より、プリント基板への伝搬経路が複雑になって いる

等の理由から、低ノイズLSIの実現が難しくなっている. 特に (3) についてはノイズの高周波化により, LSI ピン 間の誘導性結合、プリント基板とLSIの容量性結合に よる伝搬が無視できない? 例えば, LSI をプリント基板 に実装した場合, LSI チップと, リードフレーム, プリン ト基板の間には Fig. 3 に示すように約7 pF の寄生容 量 Cip が存在する (LSI と PCB により容量値は異なる). この寄生容量により、インピーダンス(Zip)は、LSIの 電源 – GND 端子間のインピーダンス(Zvs)に比べて 350 MHz (f_T) 以上で小さくなる. この寄生容量の存在 により同じ LSI を実装しても LSI 直下のプリント基板 のレイアウトにより, ノイズレベルも Fig. 4 のように 異なる結果になる.このように電子機器とLSIの実装 状態により、ノイズ伝搬特性が異なるために,双方協調 した設計が求められているが,そのような設計ツール, 環境は整っていない.

3. 電子機器から LSI へのノイズ伝搬(イミュニティ)

LSIのイミュニティ性能を評価する方法も,エミッション性能と同様に IEC で標準化されている. そのひ







Fig. 3 Characteristics of impedance between LSI and PCB



Fig. 4 Noise evaluation results evaluation for two types of boards

とつ, DPI 法⁸ と呼ばれる方法は Fig. 5 のような構成 で試験を行う. 試験する信号(ノイズ)を信号発生器 から出力し, アンプで増幅したのち, バイアスティ等で DC 成分を加え LSI に印加する. この入力信号の周波数 と電力量を変化させ, LSI のノイズ耐性を評価する. LSI の端子までのプリント基板の配線は特性インピーダン ス 50 Ω で設計されているが, LSI のインピーダンスは 一様でないため, 印加しようとする電力の一部は LSI 端子部分で反射する. LSI に注入したノイズ量を把握す るためには, 方向性結合器とパワーメータで進行波電 力と反射波電力を測定する必要がある. 2種類のLSIを評価した結果をFig.6に示す.縦軸 がパワーメータで測定した進行波電力を示している. Fig.6(a)の結果は,LSI_Bの方がLSI_Aと比べてイミュ ニティ耐量が高いことを示している.この2種類の サンプルを車載の電子制御装置に実装しESD試験を 行った結果を比較したところ,Fig.6(b)に示すように, LSI_Bを使用した電子制御装置のESD耐性が高いと



Fig. 5 Measurement set up of DPI method



Fig. 6 EM immunity test results of LSI and equipment

いう結果を得た. LSI 単体と電子機器でそれぞれ異なる 試験方法 (DPI 法と ESD) のため, 周波数特性に差異は あるが, 耐性の大小関係は評価できている. 電子機器設 計においてイミュニティ耐量が優れた LSI を選択する ことや, LSI の性能を考慮した設計が電子機器のコス トの低減, 設計期間の短縮に必要である. しかしエミッ ションと同様に LSI の特性を考慮した設計・環境はで きていない.

4. オンチップ波形観測による LSI 内部の EMC 評価

前章にて LSI の EMC 性能が電子機器に及ぼす影響 を調査した.本章ではこのエミッション, イミュニティ という二つの特性に対し, LSI 内部を直接観測し現象の 確認を行なった.

4.1 LSI 内部の波形観測装置

LSI内部のノイズを直接観測する機構をFig.7に 示した⁹ 観測回路は、参照電圧発生機構 (Reference Voltage Generator: VG), サンプリングタイミング発生 機構 (Sampling Timing Generator: TG), データ処理 ユニット (Data Processing Unit: DPU) からなる波形 取得機構部と, 複数の検出フロントエンド (Probing Front-End: PFE) から構成される. PFE では被評価信 号をソースフォロアで検出し、その出力をコンパレー タで比較する.このときのコンパレータの参照電圧は 10 ビット電圧精度のインクリメンタル DAC (Digital Analog Converter) で生成する. また, 比較するタイミ ングは TG で生成される. TG は 10 ビットのインクリ メンタル遅延生成回路になっており、波形取得対象の 1 周期を 10 ビットの時間分解能で分解し、測定タイミ ングのポイントを発生する. つまり被測定波形の振幅 と位相をそれぞれ10ビットの分解能で繰返し評価す ることで, 測定波形を取得することが可能である. 観測 回路のチップ写真を Fig. 8 に示す.



Fig. 7 Architecture of waveform acquisition

4.2 LSI 内部ノイズの発生

LSI 内部の波形観測の対象となるのは,32 個の24 ビットシフトレジスタ (Shift Register: SR) とクロック 供給回路である.32 個の SR はそれぞれ独立に動作を 規定することが可能であり,また動作を停止しクロッ ク供給回路のみ動作させることができる.このデジタ ル回路は 0.18 um プロセス,電源電圧は 1.8 V である.

LSI 内部の電源ノイズ評価結果を Fig. 9 に示す. こ れは SR の出力ビットパターンを "0101" とした場合と "0000" の場合の結果である. SR のビットパターンが "0101" の場合, クロック供給回路の動作に加えてビッ トパターンの活性化により論理回路の動作が生じるた め, より大きい電源変動が生じる.

電源変動は動作周波数の 20 MHz の 1 周期 50 ns に 加え, データの切り替えタイミングであり電流変化が 生じる 25 ns ごとに電位レベルが変動している. またそ れらタイミングの 3 倍の周波数である 120 MHz(1 周



Fig. 8 Die photo



Fig. 9 On-chip Vdd waveforms under various operating conditions

期約8.3 ns)の振動が観察された.そして回路の動作規 模と発生するノイズ量はFig. 10に示すようにほぼ線 形に増加することが確認できた.クロックに同期して 動作するトランジスタが多いほどノイズが増大してい ることが理解できる.

LSI 内で発生した高周波電流は LSI とプリント基板 のインピーダンスにより, プリント基板に漏洩する量 が決まる. プリント基板への影響を考えるためには, こ の LSI 電源系のインピーダンスと LSI 内部で発生する 高周波電流量の情報が必要となる.

4.3 外部ノイズによる LSI 内部への影響

エミッションの問題と異なり,ノイズ注入時の誤動 作のメカニズムおよび設計技術は十分に確立されてい ない. 誤動作する要因・現象が対象となる回路で異な り,限定しにくいことがその理由である.例えばデジタ ル回路では信号遅延等による論理動作不良が,アナロ グ回路ではオペアンプのオフセット変動などが,誤動 作のメカニズムとして考えられる.しかしこのような 異なる現象の直接的な理由が,共通して電源,グラウン ドの電位変動であることは,指摘されている¹⁰¹¹⁾ここ ではデジタル回路における電源変動の影響について検 討する.

4.1 節で述べた LSI 内部の波形観測回路を用いて, ノ イズ注入時のデジタル回路の影響について確認した結 果を Fig. 11 に示した. これは LSI 内にレイアウトされ たバッファ回路の電源配線, GND 配線, 信号配線を測 定した結果であり, Fig. 11(a) は 10 MHz を, Fig. 11(b) は 600 MHz のノイズを注入した結果である. 周波数が 異なるノイズ信号の印加電力を同じとしたが, LSI 内部 に及ぼす影響は異なっている. これは Fig. 12 に示した



Fig. 10 Vdd noise amplitudes at various activity levels

LSIの入力インピーダンス特性に起因する. LSIのイン ピーダンス値が大きいと注入電力の多くは反射し, LSI 内部への影響は小さい. インピーダンスが低くなると 注入される電流量が大きくなり, チップ内の電源配線 に大きな電位変動を及ぼしている. Fig. 11 にその影響 について観測した結果を示した. LSI 内部の電源変動は デジタル回路の動作マージンを低下させ, 論理動作が 不安定になる. アナログ回路では入力信号レベルと電 源電圧の関係がノイズにより変動することで, 回路が 機能しなくなる場合もある.

LSI 内部に注入された電流は, LSI の内部インピーダ ンス値に従い電源, グラウンドバウンスが生じ, それ が誤動作の要因になる. エミッションの場合と同様に チップ内のインピーダンス値と誤動作するバウンスの 程度の情報がプリント基板解析において必要である.



Fig. 11 Results of observation of waveforms of clock signal, Vcc, Vss and substrate on chip under noise impressed



Fig. 12 Measured impedance characteristics between Vcc and Vss of PCB where LSI is mounted

電子機器設計への EMC シミュレーションの 適用

4章でLSIの EMC 性能が電子機器のプリント基板 に及ぼす影響について, チップレベルから検証を行っ た.本章ではこの結果より, 電子機器の EMC 性能をシ ミュレーションで解析するための LSI のモデリングに ついて検討する.

5.1 エミッション解析

LSIの特性を考慮してプリント基板解析を行うため にはシミュレーション(ノイズ源)モデルを準備する 必要がある. 当然, LSIの設計情報すべてを解析の対象 にすることは現実的ではない. ノイズ解析に限定した, 解析負荷が軽いモデルが必要である.

LSIの電源-GND 間に流れる電流がノイズの主要 因であることは2章で述べた.このような場合,LSIの ノイズ源は Fig. 13 のようなモデルを想定することで, 機器のノイズ伝搬をよく説明できることが示されてい る.¹²⁾⁻¹⁶⁾ モデルは LSI の各電源端子,各電源系端子間の インピーダンス成分,および回路動作時に発生するス イッチング電流を高周波電流源とした等価回路から構 成される.

このモデルの有効性を以下のように確認した. プリ ント基板やマイコン以外の部品に対するモデル化誤差



Fig. 13 LSI model for EMI analysis

の影響を小さくし、マイコンのモデル精度を検証する ために、Fig. 14 のような単純な構成の評価基板を用い た. この基板の解析結果を Fig. 15 に示した. Fig. 15 に はコンデンサ (VCC 用と AVCC 用)を未実装とした場 合の結果も示した. 1 GHz までよく一致した結果であ り、シミュレーションモデルとして適用が可能である.

LSI とプリント基板の協調解析の例として、電子機 器のプリント基板の解析を行った結果を Fig. 16 示す. この例は Fig. 15 の解析結果に用いた LSI の端子配列 (VSS 端子の位置)を仮想的に変更した結果と比較した. VSS 端子と電源端子の距離が長くなると電源端子に接 続するバイパスコンデンサへの配線インピーダンスが 高くなり、プリント基板にノイズが広範囲に伝搬する. この差は LSI 単体のノイズレベル評価では差が生じに くい特性である. またこの電源端子, VSS 端子の位置関 係が適切でない場合でも, LSI のノイズレベルが低けれ ばプリント基板設計上考慮しなくてもよい. LSI 設計側 からは LSI 自体の低ノイズ化を実現する一方で、プリ ント基板設計という観点で LSI の端子配列を検討する ことが重要である. 電源, GND 端子の数が多い最近の LSI では非常に複雑な伝搬経路になることが予想でき、 シミュレーションを活用した設計環境の整備が期待さ れている.

このように LSI のシミュレーションモデルを活用す ることで、プリント基板設計の優先順位を決定するこ とができ、不必要なノイズ対策部品を採用することな く、短期間で EMC 品質を確保することができると考え ている. しかしながら 2 章で述べたように、LSI からの ノイズの伝搬には、電源系端子以外からの経路も考慮 することが必要であり、シミュレーションモデルはさ らに改善しなければならない.

5.2 イミュニティ解析 電子機器製品のイミュニティ解析の例を示す¹⁷⁾⁻¹⁹⁾



Fig. 14 Layout of PCB intended to evaluate the analysis accuracy



Fig. 15 Comparisons between simulated and measured EMI spectra

Fig. 5 に示した DPI 法(IEC62132-4)の試験結果をシ ミュレーションで確認する. 使用した LSI のモデルは エミッション解析用のモデルを利用した.4章で説明 したように LSI の誤動作の原始的なモデルとして LSI 内の電源変動を考える.この電源変動を解析するには、 電源端子間のインピーダンスが必要であり, Fig. 13の モデルを用いて解析が可能である. Fig. 17 は Fig. 16(a) と同じ電子機器について外部からノイズを印加した際 の近傍磁界の測定結果である. 図中に示した箇所から ノイズを印加した場合の LSI までの伝搬経路の確認が 可能である. Fig. 18(a) は同じ条件でその経路をシミュ レーションした結果である. Fig. 17(a) と Fig. 18(a) は よく一致し、シミュレーションの有効性を確認できた. Fig. 17(b), Fig. 18(b) はこの伝搬経路上にコンデンサ を実装した結果である.シミュレーションと近傍磁界 の測定結果, LSI に伝搬したノイズ量は低減した様子 がシミュレーションと実測で確認できた.またイミュ



PCB thickness: 1.6 mm PCB Size: 11 cm x 11 cm Capacitor: 0.1 μ F

(a) PCB circut of automotive electronic equipment that extracts power supply wiring.



(b) The terminal positions are improper and the range of the noise propagation is wide.



(c) The terminal positions are proper and the range of the noise propagation is narrow.



ニティ試験時に Fig. 17(a), Fig. 18(a) の条件ではマイ コンがリセットするという現象が観測されたが, Fig. 17(b), Fig. 18(b) ではリセットは生じなかった.

このようにノイズの伝搬経路が解析できれば適切 な対応を設計時に検討することができる.またエミッ ション解析と同様に LSI の性能が良い場合には,ノイ ズが印加されても対策が必要無い場合もある.このよ うなマイコンのイミュニティ性能を考慮した解析を行 うために,シミュレーションモデルの更なる改良が必 要である.



Position of terminal that impresses noise (a) Without capacitor



Position of terminal that impresses noise (b) With capacitor





Position of terminal that impresses noise (a) Without capacitor

Position of terminal that impresses noise (b) With capacitor

Fig. 18 Comparison of immunity simulation results with and without capacitor

6. おわりに

LSIの EMC 性能が電子機器に及ぼす影響の調査と その特性を考慮したシミュレーションモデルを用いて EMC シミュレーションを試みた. LSI からのノイズの 漏洩と外乱ノイズによる動作不良などの影響は車載電 子機器の EMC 性能に直接関係する. その一方で,機器 の性能向上には, LSI の特性を考慮した機器設計が必 要であることをシミュレーションを活用し示した. し かし高機能な LSI と電子機器への適用を考えると更な るモデルの改良を行うことが必要であると考えている. また,同時にこれらの解析を設計業務の一部として実 施できる環境の開発が必要である.

<参考文献>

- 前野剛,"車載電子製品の EMC 対応への取り組み", 17thEMC・ノイズ対策への技術シンポジウム予稿集, (April 2003).
- 得丸武治, "16 ビットマイコンのノイズ対策", 電磁 環境工学情報, No. 122 (July 1998), pp. 75-86.
- 3) 得丸武治, "システム LSI と EMC", 電磁環境工学情報, No. 135 (July 1999), pp. 59-71.
- 4) 得丸武治, "システム LSI 開発における EMC 対策事 例", 第6回 2000 EMC フォーラム (July 2000).
- 5)市川浩司,"半導体の立場から見た EMC 対策", 15thEMC・ノイズ対策への技術シンポジウム予稿 集 (April 2001).
- 6)市川浩司, "IC におけるラジオノイズ低減技術の確立",日本科学技術連盟:第47回部課長・スタッフ

特 集

T QM 大会 (November 1997), pp. 203-208.

- K. Ichikawa, " EMI Model improvement taking LSI package structure into consideration, "IEEE Symposium on Electromagnetic Compatibility (August 2006), pp. 276-279.
- 8) IEC 62132-4 Integrated Circuits Measurement of Electromagnetic Immunity - 150 kHz to 1 GHz - Part 4: Direct RF Power Injection Method.
- K. Ichikawa, "Experimental Verification of Power Supply Noise Modeling for EMI Analysis through On-Board and On-Chip Noise Measurements," IEICE Transactions on Electronics (June 2007).
- 10) 新家崇弘,"フリップフロップICの非対称ノイズ イミュニティ特性",電子情報通信学会総合大会講 演論文集 (March. 1995), pp. 600-601.
- 11) 服部佳晋, "オペアンプICのRFノイズ耐性の検討, 電子情報通信学会論文誌 B-II, Vol.J83-B-II, No. 2 (February. 1998), pp. 179-182.
- 高畠靖雄, "電流源による IC の電源端子電流の モデリング", 信学技法, EMCJ99-104 (December 1999), pp. 21-26.
- 小川雅寿, "EMI シミュレータにおける LSI 電源 モデルの記述方法の検討", 信学技法, EMCJ2000-4 (April 2000), pp. 21-26.
- 4) 鵜生高徳, "LSI 電源端子電流モデルを用いた車 載用 PCB の解析",第17回エレクトロニクス実 装学術講演大会講演論文集,12C-16 (Dec. 2003), pp. 103-104.
- 15) K. Ichikawa, "EMI Analysis of a PCB for Automotive Equipment Using an LSI Power Current Model", 4th International Workshop on Electromagnetic Compatibility of Integrated Circuits (March 2004), pp. 38-42.
- 16) K. Ichikawa, "9. EMI Analysis of a PCB for Automotive Equipment Using an LSI Power Current Model", Electromagnetic Compatibility of Integrated Circuits (Techniques for Low Emission and Susceptibility). ISBN 0-387-26600-3 (2006), pp. 383-392.
- 高橋英治, "等価内部インピーダンスを用いたシ ミュレーションによる LSIの EMS 評価", 信学技法, EMCJ2001-84.
- Frederic LAFON, "ICEM-ICIM Modeling and Exploitation for Bus Transceivers Applications",

pp123-128, EMCCompo04 (April 2004).

 K. Ichikawa, "Simulation of Integrated Circuit Immunity with LECCS Model", 17th International Zurich Symposium on Electromagnetic Compatibility (January 2006), pp. 677-682. <著 者>



市川 浩司
(いちかわ こうじ)
システム開発部
博士(工学)
EMC 技術開発に従事



櫻井 礼彦(さくらい ゆきひこ)システム開発部EMC メカニズムの研究に従事



津田 剛宏(つだ たかひろ)システム開発部EMC 解析の研究に従事



岩瀬 功 (いわせ いさお) 開発部 EMC 評価技術の開発に従事



村里 和貴(むらさと かずたか)開発部EMC 評価, 解析技術の開発に従事



永田 真
 (ながた まこと)
 神戸大学大学院工学研究科
 情報知能学専攻
 准教授 博士(工学)
 集積回路設計技術全般,特にミッ
 クストシグナル LSI やシステムオ
 ンチップに関する設計技術の研究
 に従事