DELL 社 LATITUDE C600 における液晶パネルにセットされている 放電管用インバータ回路の測定について(2)

2002年3月25日

株式会社 テクノリウム 代表取締役 牛 嶋 昌 和

 パソコン型番
 DELL 社 LATITUDE C600

 液晶パネル
 韓国三星電子製 LTN141X8-02(14.1 インチ)

 インバータ回路方式
 二次側基本波共振、一次側電流共振ゼロ電流スイッチング方式

 インバータ型式
 台湾 AMBIT 社 K02I024.00(Kは AMBIT 型番で韓国向け仕様を表わす)

 調光方式
 管電流調光方式

 一次側発振周波数
 約 61.5kHz ~ 64.5kHz

二次側並列共振容量

約 61.5kHz~64.5kHz 15pF(二次側の共振周波数調整用)



写真1は上記製品の全体図、写真2は液晶パネルの写真です。 図1は、上記製品の放電管用インバータ回路の等価回路図です。



二次側共振点の測定について

次に、共振について実測します。 測定装置は、図2のとおりです。



インピーダンスアナライザ HP4194A と高周波アンプ NF4025 について

このインピーダンスアナライザはコイル、トランス、水晶発振子などの特性を測定する 場合に良く使われるものです。

今回の測定ではこの装置の REFERENCE-CHANNEL と TEST-CHANNNEL に測定信 号を入力して測定します。

この装置は REFERENCE-CHANNEL と TEST-CHANNNEL とに入力されたそれぞれの電気信号の「比」と「位相の差」を測定することができます。

OUTPUT 端子は一定の正確な電圧を出力する端子で、例えば「周波数を 30KHz から 130KHz まで変化させる」という設定をすると、自動的に周波数が変化した信号を発生す ることができます。

この出力を NF4025 高周波パワーアンプによって 10 倍に増幅して、トランス入力端子に 加えます。

その結果、LCD-PANEL は点灯し、点灯した状態における二次側回路に生じる寄生容量 が発生します。

この寄生容量と漏洩磁束性トランスの二次巻線から生じる誘導性出力(リケージインダクタンスなど)とが何 KHz で共振しているか、などの測定ができるものです。

この測定装置により得られた測定値の意味するところは、

横軸に周波数、	縦軸に入力電圧と入力電流との比	アドミタンス値 Y
横軸に周波数、	縦軸に入力電圧と入力電流との位相差	共振点、損失最小点
横軸に周波数、	縦軸に入力電圧と出力電流との比	共振点付近の密結合
などのデータが得ら	られることです。	



測定するインバータ回路と測定装置とを以下のように接続します。

インバータ回路に用いられているトランスの一次巻線側から測定装置を接続しますが、 インバータ回路に取り付けられているコンデンサ C12 は二次側の共振周波数を調整する目 的も兼ねているため、基板上に取り付けたまま測定しなければなりません。

コンデンサ12は本特許明細書「【0011】上記の寄生容量が十分な大きさではなく直列共振に必要な容量に達しない場合は放電管と並列に補助容量を付加することによって共振周波数を調整する。」、或いは、「【0014】上記寄生容量7が直列共振の計算値に達しないときには、並列に補助容量5を加えることによって共振周波数を調整する」と記載されている補助容量に該当しています。

測定結果について

この共振点の測定と、本件特許との関係は以下のとおりです。

アドミタンス値|Y|

電圧値に比べて電流値が周波数ごとにどのように変化するかがわかります。 電圧値に比べて電流値が極大になる点が直列共振周波数です。

<u>直列共振点の周波数は 66kHz ないしは 68kHz</u>です。

位相特性

電圧の位相に比べて電流の位相が周波数ごとにどのように変化するかがわかります。 位相の値が0degree に近いほど、一次巻線に流れる無効電流が減り、銅損が少なくなり ます

直列共振周波数と銅損が最も少なくなる周波数は必ずしも一致はしませんが、ほぼ近い 関係にあります。



直列共振周波数付近、ないしはそれより も若干低い周波数に位相特性が最も0 degree に近いポイントが存在します。

本特許明細書に述べる、「【0021】また、 容量成分と誘導成分が打ち消しあうの で力率が改善され、その結果、昇圧トラ ンスの一次側巻線に流れる無効電流が 少なくなるため、銅損による損失が少な くなり、インバータ回路の効率が向上す る。」という記述は、直列共振周波数付 近において位相特性が0degree に近く なる周波数においてインバータを動作 させると最も効率が良いということを 述べたものです。

ちなみに力率は電圧位相と電流位相の 差を とすると、cos で表されます。 インバータの動作周波数について

LATITUDE C600 の完成品状態におけるインバータの動作周波数を測定した結果を以下に示します。



管電流によって多少の変動はしますが、実用管電流の範囲内(2mA~5mA)で約 61.5kHz ないし 64.5kHz で動作していることが確認されました。

この周波数は図 4 における直列共振周波数の測定結果とほぼ近い関係にあることになります。

このことは、当該のインバータ回路が直列共振周波数と銅損最小点の周波数との間の最 も良い条件で動作するように調整されていることを意味していますので、直列共振周波数 付近において直列共振回路が共振している</u>と結論付けることができます。 二次巻線上の漏洩磁束の測定について

被告相当製品が少なくとも閉磁路トランスではなく、漏洩磁束トランスであることを前 述しましたが、従来型の漏洩磁束トランスであるか本特許の範囲の漏洩磁束トランスであ るかについての確認をします。

本特許の特徴である二次巻線上の磁束漏れについて測定する方法を以下に示します。





写真3はインバータの写真です。

写真 5 は測定のためにこのトランスー次巻線上に L1、二次巻線一次近傍に L2、二次巻線 一次から遠端に L3 の磁束検出コイル (ピックアップコイル)を巻いたものです。

各コイルの電圧を測定します。

トランスは連続した一本の棒状に一次巻線と二次巻線とが併置されて巻かれていること とロ型形状の外部コアがある構造であることが確認できます。(写真4)





各磁束検出コイルに発生する電圧はそれぞれのコイルを通過する磁束の時間的変化に比例します。

これはファラデー・ノイマンの法則と言います。

コイルに発生する電圧はそのコイルと鎖交する磁束の時間的変化に比例する。

1秒間につき1ウエーバーの磁束が変化した場合にはコイルには1Vの電圧が発生する。





この原理に基づいて、トランスの中心コアを通 過する磁束の時間的変化を測定します。

磁束漏れが一切ない場合(図8) つまり、磁束 検出コイルL1とL2の間、及び磁束検出コイル L2とL3の間に磁束漏れが一切ないとしますと、 中心コアに取り付けられた磁束検出コイルL1, L2,L3を通り抜ける磁束 Φは全く同じになり ますから、磁束 Φの時間的変化 Φ/ tも等しい ことになります。

したがって、磁束検出コイルL1,L2,L3 に発生する電圧 e1,e2,e3は全く等しくなりま す。

磁束検出コイルL1とL2の間、及び磁束検出 コイルL2とL3の間から磁束の漏れが生じてい る場合(図9) 各磁束検出コイルを通り抜ける磁 束、Φ1、Φ2、Φ3の磁束は異なってしまいます。 この場合、各磁束検出コイルを通り抜ける磁束

の時間あたりの変化 Φ/ tも異なりますから各 磁束検出コイルL1,L2,L3に発生する電圧 e1,e2,e3も異なります。

つまり、

 $\Phi 1$ / t \neq $\Phi 2$ / t \neq $\Phi 3$ / t であれば、 e1 \neq e2 \neq e3

e1 ≠ e2 ≠ e ということになります。





実用周波数約 61.5kHz ないし 64.5kHz におけるこのトランスの中心コアを流れる磁束の 変化を観測しました。(写真6)

それぞれの電圧が異なり各コイル間の間で磁束漏れを起こしていることがわかります。

各実用電流値において磁束検出コイルに発生する電圧を実測すると、図4のような結果 が得られます。かなり大きな電圧差が観測されています。

コイル2-3間で約 300/200=1.50、コイル3-4間で約 340/300=1.13 ですから、おおよそそれぞれ 50%、13%ほどの磁束漏れを起こしていることがわかります。

このような二次巻線上からの磁束漏れは二次巻線上の疎結合を示し、弊社特許範囲のト ランスであることを意味します。



以上