

IMPATT-diode Oscillators and their Synchronization.

We measured the variation of frequency and amplitude with bias current, of IMPATT-diode Oscillators and the width of synchronization by signal Oscillators.

Hirosi INOUE. Konosuke KAMEI.

1.緒 言

IMPATT ダイオード発振器はガンダイオードに比 して使用電圧は高いけれども、パイアス電流が小さい 利点もあり簡易なマイクロ波信号源として実用化が進 んできた。しかし、この発振器は発振周波数が比較的 変化し易いために、固定周波数発振器として使用す るためには、超短波信号と同期を取り、いわゆる注入 同期発振器として使用せねばならない。本文はこのた めに試作した空胴共振器に対する発振特性と注入同期 の実験結果について報告したい。

2.装置

空胴共振器は可変長18cm程度の比較的長い空胴を用 いて,同軸長 ℓの変化につれて同じ周波数の発振が3 ヶ所位で起るようにした。同軸の外側の内径7 cm,内 側導体の外径3cmの比較的太い同軸を用いた。ダイオ
- ドの保持部分の構造を図―1に示す。
図―1 同軸共振器へのダイオード取付



同軸共振器へのダイオード取付



使用したダイオードは Varian 製のものである。規 格は66V,22mAであって,過電流をきらうために定 電圧電源装置として図-2のような構造とした。

すなわち普通の定電圧装置として 55~85 V D.C. を発生せしめ、これに過電流しゃ断装置を 組合わせ た。R₈に流れる電流が20mA を越すと S C Rをgate して電源を短絡するとともに R₂に流れる電流を増巾 して機械的継電器を動作させて、電源 100 Vを切るよ うにしておく。これを複帰させるには手でスイッチを



投入し直さなければならない。

3.発振器特性

I_Dの値を一定にして空胴長ℓを変化した例を図— 3に示す。

発振周波数はℓとともに連続的に変化するけれども 発振出力は相当のパラッキを示す。

次に ℓを固定しておいて, ハイアス直流電流を変化 したときの発振周波数, 発振々巾の関係を図ー4に示 す。図ー4 e 図においては発振周波数が不連続的に変 化をきたしているが, この点において検波電流を検す ると他の低い周波数成分が相当含まれていることが分



18

図**一**4 A





⊠—4 E

る。図中影線の部分はこの部分を表わしたもので、このⅠ_Dの11mA, 13mA, 14mAのときの検波電流波 形を図-5に示す。



明らかに 5 MHzの振動が見える。このほか TRAP ATT 発振が 起っているか否かは今後にまちたいと思 う。

図-4において発振々巾はダイオードにおける負性 抵抗に比例すると考えてよく、また発振周波数はダイ オードインピーダンスの虚数部によるもので、他の文 献により電子計算機で計算された結果とほぼ同じ傾向 をたどることがわかる。

4. 注入同期について

実験回路略図を図一6に示す。



IMPATT ダイオードは空胴共振器に装置され、ク ライストロン6390の発振出力と導波管内で結合するよ うにする。クライストロンの出力調整には導波管への 挿入長を変え、また整合用パットには減衰器を用い た。クライストロンの反射板電圧を鋸歯状波で掃引し て発振モードのほぼ中央にダイオードの発振周波数が くるように調整する。このとき





⊠—7 B



のような同期域図形をうることができる。 図一7 a の上の曲線は同期域を示し, b 図は電源装置の電圧計 の波形を示したもので, b, cはいづれもaより拡大し てある。次に注入した電力,発振電力と同期巾との実 験を図-8に示す。



図-8

図中の値はダイオードに流れるパイアス電流の値を 示したもので、これより

$$\Delta f \propto \left(\frac{\mathbf{P}_{\mathbf{L}}}{\mathbf{P}_{\mathbf{K}}}\right)^{-\frac{1}{2}}$$

なる関係がほぼ成立つことが分る。この図を書直して 電流と同期巾の関係を示すと図一9のようになる。

実際に使用するときには最適のバイアス電流値が存在し、この例では11:5mA程度がこの周波数附近においては、同期巾が最大となることがわかる。



図—9

5. 注入同期の考え方

今空胴の ℓ を固定してダイオードの等価アドミタン スを〔G(i)+jB(i)〕とおき,空胴の等価アドミタン スをGo+jBoとおく。図一4 より発振々巾は合成コ ンダクタンスGo-G(i) に比例するものとして発振. 々巾の電流による表示f(x) は実験結果より

 $f(x) = 13 + 2.2x - 0.12x^{2} \quad (\boxtimes a)$ = 20 - 1.25x² (\Box b) = 2 + 0.27x - 0.133x^{2} (\Box c) = 1.6 - 0.1x^{2} (\Box d)

発振周波数はBo+B(i) によって決められるので h(x)とすると実験結果より

- $h(x) = 8.587 + 0.0024x \text{ (GHz)} (\boxtimes a)$ $= 8.93 + 0.003x \text{ (GHz)} (\boxtimes b)$
 - =8.679+0.0012x (GHz) (\boxtimes c)
 - =9.089+0.0003x (GHz) (\boxtimes d)

但し電流は振巾最大点の電流値より測定した電流で mAで測ったものである。f(x)の大きさはx = 0のと きの発振々巾をmVで表わしたものである。 Harmonic balance 法より見るとh(x)からわかるよ

うに平均して見ると x の発振周波数への影響は少なく なり,結局同期域への影響はf(x)の方が大きい。した がって適当な変数変換を行えば

 $\frac{\mathrm{d}^2 \mathbf{x}}{\mathrm{d} \mathbf{t}^2} - f(\mathbf{x}) \frac{\mathrm{d} \mathbf{x}}{\mathrm{d} \mathbf{t}} + w_0^2 \mathbf{x} = 0$

のような微分方程式に導くことができる。 $f(\mathbf{x}) = \epsilon_0 - \epsilon_2 \mathbf{x}^2$ とおき,強制入力信号と同期する発振周波数信号とが共存するときには

 $\mathbf{x} = \mathbf{F} \cos \alpha t + a(t) \cos (\alpha t + \varphi)$

とおけるので⁽¹⁾ 同期域4fは

$$\Delta f = w_0 - \alpha = \varepsilon_0 \frac{\mathbf{F}}{a_0} \sin \varphi_0$$

とおくことができる。 sin φo の最大値は 1 であるの で,

$$f_{\max} = \varepsilon_0 \frac{F}{a_0}$$

図—5よりooin/1アス電流値により変化するため にdfと I_D との間に共振関係を生じ、最適値が存在す ることになる。

6.結 論

IMPATT ダイォード 発振器の注入同期に関して実 験的に考察したが,未だ不明の点もあるので更に研究 を続行したいと考えている。

- 煵 文
- 井上、川田:電気四学会北陸支部講演 昭和44年10月