

## 論文

## 対数受信系統의 探索特性

正会員 尹 賢 普\*

## Detection Performance of Logarithmic Receiver

Hyun Bo YOON\*, Regular Member

**要 約** 本論文에서는 妨害雜音이 存在하는 狀況下에서 対数受信系統에 대한 實効探知能力因子의 变化를 고찰하였다. 最大探知距離와 妨害距離를 变數로 하여 계산한 対数受信系統과 線形受信系統의 結果를 比較하였다. 対数受信系統이 線形受信系統보다 廣域의 動特性을 가지나 探知距離 100km에서 対数受信系統의 實効探知因子가 約 15% 정도 감소함을 알 수 있었다.

**ABSTRACT** This paper deals with the variation of the effective detectability factor for logarithmic receiver in noise interference environment. The computed results as a function of maximum detection range and jamming range were compared with the effective detectability factor for linear receiver.

Even though the logarithmic receiver has a wide dynamic characteristics, it is found that the effective detectability factor being reduced about 15% than the linear receiver at 100 KM range.

## 1. 序 論

対数受信系統은 線形受信系統에 比하여 큰 振幅이 入力信号를 飽和 없이 增幅시킬 수 있고 또 信号에 雜音이 混合된 경우에도 入力雜音레벨의 높은 범위에 걸쳐一定 實効值雜音을 維持할 수 있는 長点이 있다.

이 長点 때문에 自然的이거나 人為的인 妨害信号가 있을 수 있는 通信系統이나 레이다系統에 対数受信系統이 널리 使用되고 있다.

특히 妨害雜音이 混入될 때 一定誤警報率(CFAR)維持를 위해 対数受信系統이 主로 쓰이고 있는 실정이다.<sup>(1),(2)</sup>

対数增幅系統은 아날로그信号處理系統 뿐만이 아니고 디지털信号處理系統에서도 이용된다.<sup>(3)</sup>

그러나 対数受信系統은 急速히 变化하는 反射信号

에 对해 探知確率이 감소되는 경우가 있다.<sup>(4)</sup>

本論文에서는 妨害雜音이 混入되는 경우 線形受信系統과 対数受信系統의 探知能力因子를 比較하였다.

対数/一定誤警報率(Log/CFAR)과 一般一定誤警報率(conventional CFAR)間의 損失差는 Log/CFAR가 65% 정도 많은 것으로 발표된 바<sup>(5)</sup> 있으나 探知距離 100km에서 探知能力因子間의 差異는 約 15%程度 対数受信系統의 損失이 큰 것을 알 수 있었다.

## 2. 實効探知能力因子

通信이나 레이다系統에서 系統自體의 雜音以外의 妨害雜音이 있을 때의 實効出力(SNR)은<sup>(5),(6)</sup>

$$(SNR)_e = \frac{\text{信 号}}{\text{系 統 自 体 雜 音} + \text{妨 害 雜 音}} \quad (1)$$

레이다의 경우 信号 $P_{hr}$ 은 送信出力 $P_r$ , 안테나利得 $G_r$ , 使用 波長 $\lambda$ , 레이다斷面積 $\sigma$ , 信号處理利得(SP G), 探知距離 $R_{hr}$ , 안테나빔패턴 $L_r$ ,  $L_r$ 에 의해 決定되고 系統의 自體雜音은

\*東國大学校 工科大学 電子工学科

Dept. of Electronic Engineering, Dongguk University,  
Seoul, 100 Korea

論文番号: 81-3 (接受 1981. 10. 31)

$$P_{ri} = K T_e B r \quad (2)$$

로써 Boltzman의 常数  $K$ , 受信帶域幅  $B_r$ , 受信系統의 実効雜音溫度  $T_e$ 에 의해 결정되는 量이다.

妨害信号  $P_{ri}$ 는 妨害信号의 出力  $P_i$ , 안테나利用  $G_r$ , 使用波長  $\lambda$ , 受信帶域幅  $B_r$ , 妨害距離  $R_{ir}$ , 妨害機內의 損失  $L_i$ , 림페턴  $L_r$ , 妨害信号帶域幅  $B_i$ 에 의해 確定된다.

레이아웃의 実効(SNR) $_{\sigma}$ 는

$$(SNR)_{\sigma} = \frac{\left( \frac{P_r G_r G_r \lambda^2 \sigma (\text{SPG})}{(4\pi)^3 R_{ir}^4 L_i L_r} \right)}{K T_e B_r + \frac{P_i G_i G_i \lambda^2 B_i}{(4\pi)^2 R_{ir}^2 L_i L_r B}} \quad (3)$$

이다.

受信안테나의 림\_center으로 妨害雜音이 混入된 경우의 損失을 포함하는 実効探知能力因子  $D_x$ 는 整合因子  $M$ , 림페턴损失  $L_p$ , 探知能力因子  $D(n)$  일 때

$$D_x = M L_p L_x D(n) = (\text{SNR})_{\sigma} \quad (4)$$

이다.

探知能力因子와 探知確率間의 関係은 그림 1과 같다.

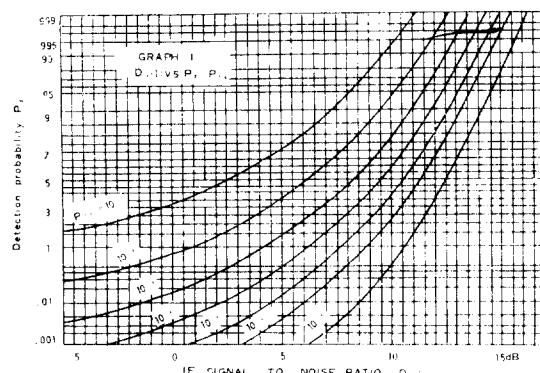


그림 1 探知確率과 探知能力因子関係

Detection probability  $P_d$  versus detectability  $D_x(1)$ .

### 3. 対數受信系統과 線形受信系統의 特性

入出力信号関係에서 入力의 限界点과 出力의 饱和点間의 動作帶width가 入力信号의 變化에 따라 出力의 直線의 으로 變化하는 関係이 成立하는 것이 線形受信系統이고 入力의 變化에 의해 出力이 対數的으로 變化하는 경우가 対數受信系統이다.

식 (2),(3),(4)에 電力密度10, 良度3 일 때 1의 値을 대입하여 계산한結果는 그림2,3과 같다.

표 1

TABLE 1.

$P_r = 2 \times 10^6 \text{ W}$
$G_r = G_r = 35 \text{ db}$
$\lambda = 0.23 \text{ m}$
$\sigma = 10 \text{ m}^2$
SPG = 3db
$L_r = L_r = 1$
$K = 1.38 \times 10^{-23} \text{ J/K}$
$T_e = 382.94$
$B_r = 400 \times 10^3 \text{ Hz}$
$G_r = 3 \text{ db} (\text{circular polarization})$
$P_i = 200 \text{ W}$
$G'_r = 25 \text{ db}$
$L_i = L_r = 1$
$B_i = 20 \times 10^6 \text{ Hz}$

그림 2는  $R_{ir}$ 이 固定일 경우로一定한 거리에서 妨害信号가 幅射하는 것이며  $R_{ir} = 64,112 \text{ km}$ 에 대하여 계산한結果이다.

그림 3은  $R_{ir} = R_{rr}$ 인目標物에서 妨害信号가 幅射하는 경우이다.

그림 2,3에서 線形과 対數受信系統을 같은 그림에 図示하여 比較가 되도록 하였다.

### 4. 探索特性의 比較

그림 2,3에서 目標物探知距離  $R_{rr}$ 은 變化시킬때 実効探知能力因子  $D_x$ 는 線形受信系統의 경우 忽速히 饱和狀態에 도달하게 되나 対數受信系統은 서서히 饱和한다.

探知距離가 가까울 경우 두 系統間의 実効探知能力因子間의 差異는  $R_{ir} = R_{rr}$ 와  $R_{ir}$  固定일 두 경우가皆같아 매우 크나 멀거리에서 두 系統間의 実効探知能力因子의 差異는 거의 편해진다.

그림 4,5는 각기 対數/一定誤警報率系統과 線形/一定誤警報率의 系統圖이다.

이 경우 두 系統의 一定誤警報率損失을 갖게 하면다.

$$N_{log} = 1.65 N_{lin} - 0.65 \quad (5)$$

된다.

이것은 두 계통의 출력에서 標本화하여 マイア스로 擁有할 때 標本率의 조정이 必要한 関係은 나타내 것이다.

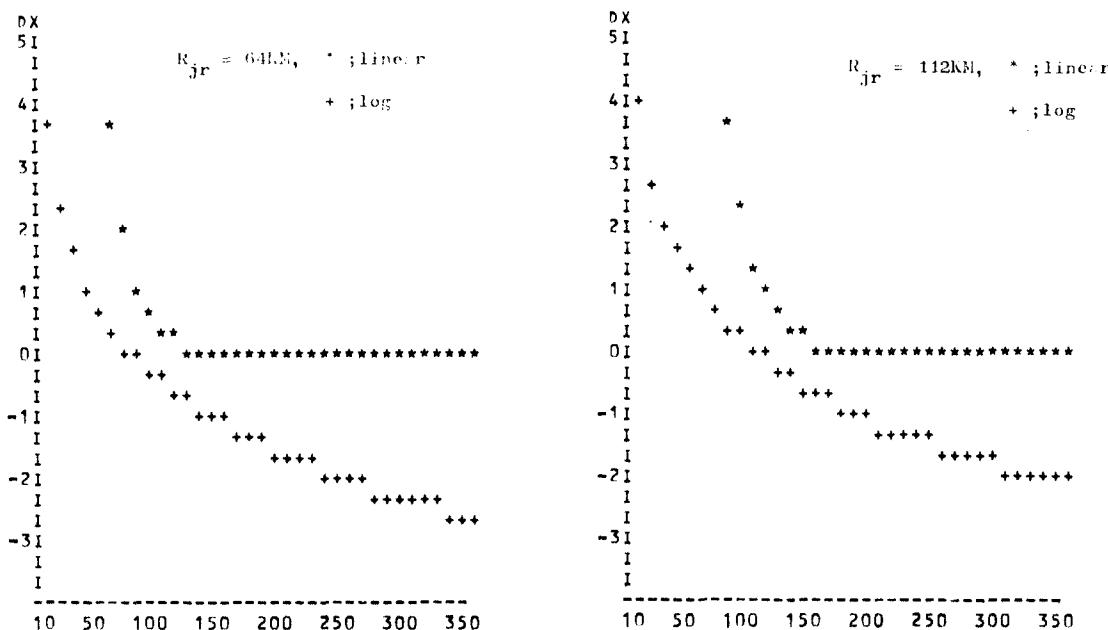
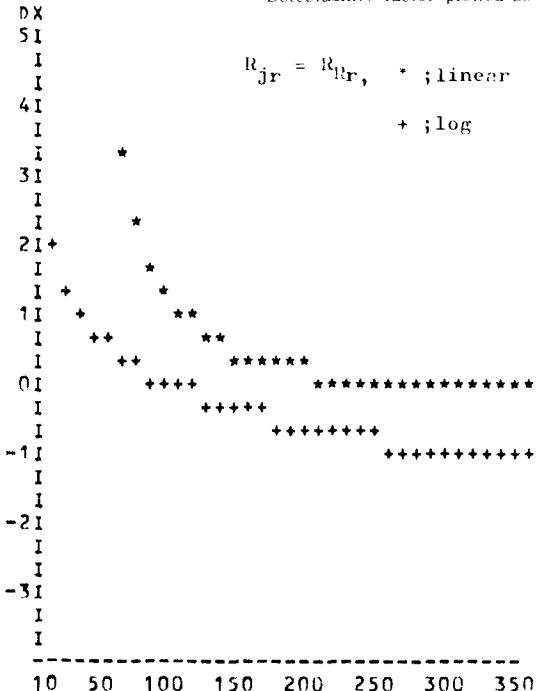
그림 2  $R_{jr}$ 과  $R_{rr}$ 에 对한 探知能力因子Detectability factor plotted as a function of parameter  $R_{jr}$  and  $R_{rr}$ .그림 3  $R_{rr} = R_{jr}$ 에 对한 探知能力因子Detectability factor plotted as a function of parameter  $R_{rr} = R_{jr}$ .

그림 2,3에서 線形受信系統과 対数受信系統을 比較해보면 探知距離 100km에서 対数受信系統의 更効探知能力因子는 線形受信系統보다 約 15% 정도 감소한 것을 알 수 있다.

이 감소율은 式(5)의 結果와 比較하면 対数受信系統의 出力を 標本化하여 一定誤警報率維持를 위해 使用할 경우 限界雷型 設定에 따른 損失이 追加되는 것으로 볼 수 있다.

## 5. 結論

対数受信系統의 損失을 考慮하는 更効探知能力因子는 線形受信系統에 比해 감소율이 均一한 것을 알 수 있었다.

가까운 거리에서 更効探知能力因子는 系統이 特定한 거리에서 감소했으며 線形受信系統은 距離의 増加에 따라 왜전한 雷型 상태에 도달하였으나 対数受信系統은 서서히 감소했다.

対数/一定誤警報率과 一般/一定誤警報率間의 損失差은 65%인 것과 探知距離에서의 15% 감소율의 差異는 이 出力에서 平均値를 バイアース로 引用할 때 限界雷型 變動에 起因되는 것으로 볼 수 있다.

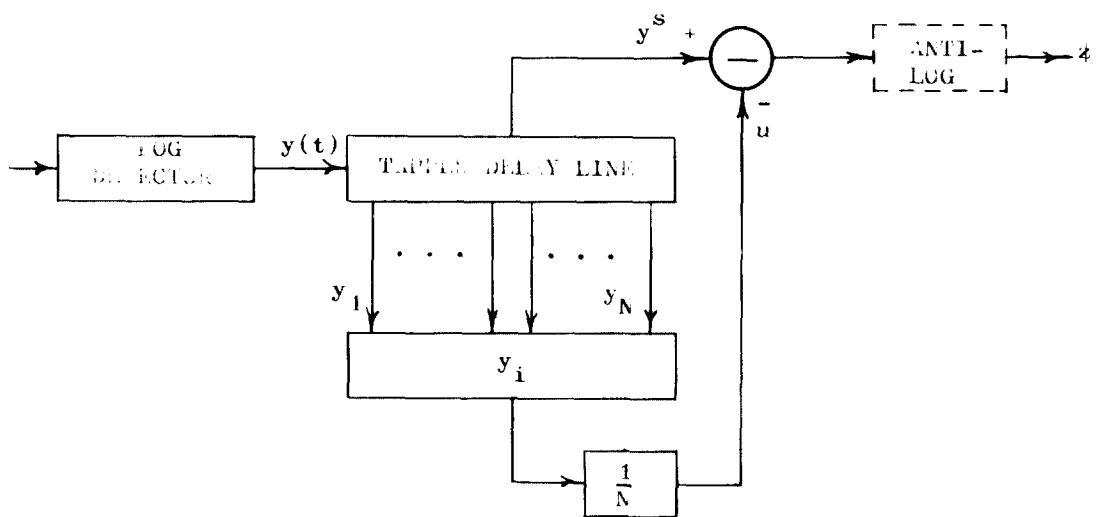


그림 4 평균LOG/CFAR受信機  
Block diagram of cell averaging LOG/CFAR receiver.

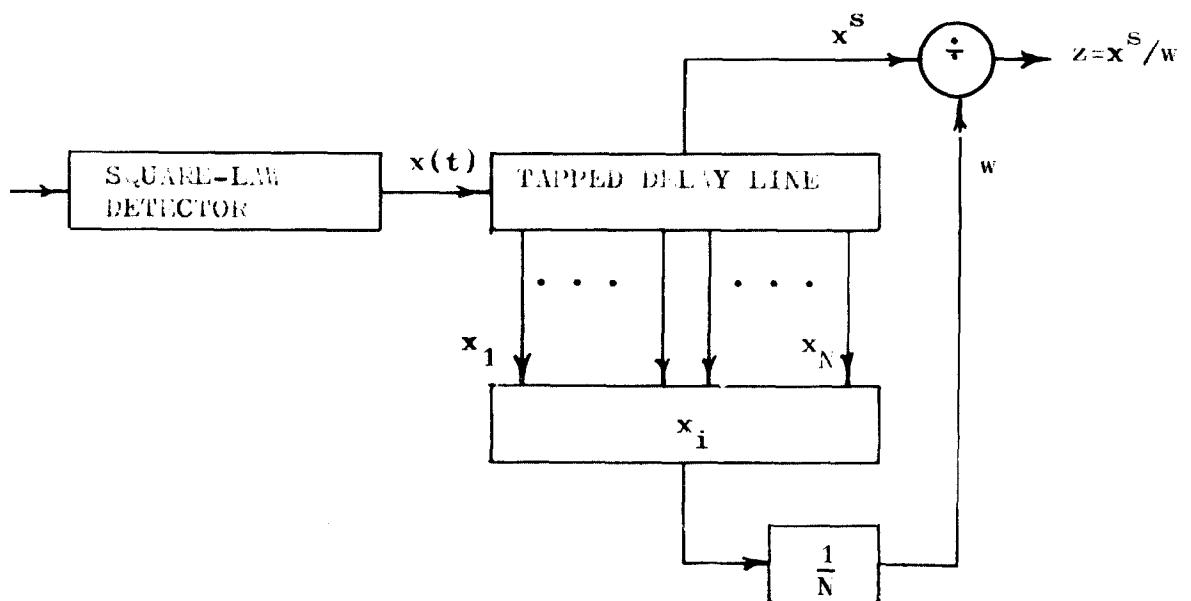


그림 5 一般平均CFAR受信機  
Block diagram of conventional cell averaging CFAR receiver.

### 参考文献

- (1) V. G. Hansen and H. R. Ward, "Detection performance of the cell averaging LOG/CFAR receiver," IEEE Trans. Aerospace and electronic systems, Vol. AES-8, No. 5, pp. 648-652, Sept. 1972.
- (2) S. L. Johnston, "Radar electronic counter-countermeasures", IEEE Trans. Aerospace and Electronic systems, vol. AES-14, No. 1, pp. 109-117, Jan. 1978.
- (3) J. F. Roulston and M. Jackson, "Optimisation of a digital auto-detector for linear and logarithmic radar video", IEEE Proc. vol. 127, Pt. F, No. 1, pp. 22-29, Feb. 1980.
- (4) D. C. Scheler, "Detection performance of logarithmic receiver employing video integrators," IEEE Trans. Aerospace and Electronic systems, vol. AES-15, No. 6, pp. 831-839, Nov. 1979.
- (5) D. K. Barton, "The Radar Equations," Radars, vol. 2, pp. 191-232, Artech House Inc. 1974.
- (6) H. J. Friedman, "Jamming susceptibility," IEEE Trans. Aerospace and Electronic systems, vol. AES-4, No. 4, pp. 515-528, July 1968.



尹賢普(Hyun Bo YOON) 正会員  
1942年1月5日生  
1964年2月：韓国航空大学電子工学科卒業  
1964年3月～1968年10月：空軍通信將校  
1968年12月～1979年2月：韓国航空大学  
副教授  
1979年3月～現在：東国大学校工科大学  
電子工学科副教授