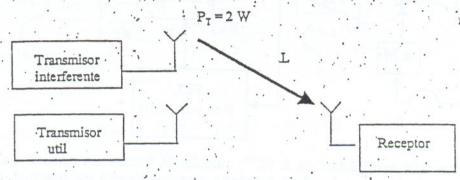
Escola Tècnica Superior d'Enginyeria de Telecomunicació

EMISSORS | RECEPTORS

Control .

15 maig 2001

olema 1: Se dispone de un receptor superheterodino de conversión simple a 450 MHz, ubicado as proximidades de un emisór a 455 MHz por el que es interferido (figura)



ide el aislamiento entre ambos equipos, y se define como la relación entre la potencia entregada emisor a su antena, y la potencia recibida de esta emisión a la entrada del receptor.

parámetros que caracterizan el sistema son:

mancia del cabezal de RF 20 dB

pperatura equivalente de ruido de la antena 1000 °K

tor de ruido del amplificador de RF 6 dB, IPi_{RF}=20 dBm

nancia mezclador –6 dB

tor de ruido del mezclador 15 dB, IPi_m= 10 dBm

nancia del amplificador de FI 15 dB.

ho de banda de FI 500 kHz

acterística no lineal del cabezal de RF: v_o(t)= a₁ v_i(t) – a₃ · v_i³(t)

Pedancia de entrada 50 Ω

stor de calidad del oscilador interferente Q=50

stor de ruido del oscilador interferente 30 dB.

ausencia de la señal interferente calcular.

Jalcular el factor de ruido del amplificador de FI si se desea obtener una relación señal a ruido de 35 dB a la entrada del demodulador, cuando se aplica una tensión a la entrada del receptor de 9.5 10⁻⁵ volts .

Para no tener problemas de compresión se diseña el cabezal de RF de forma que el nivel de compresión à 1 dB se halle 15 dB por encima de la sensibilidad indicada antenormente. En dichas condiciones, calcular cual debe ser el coeficiente de no linealidad de orden cúbico.

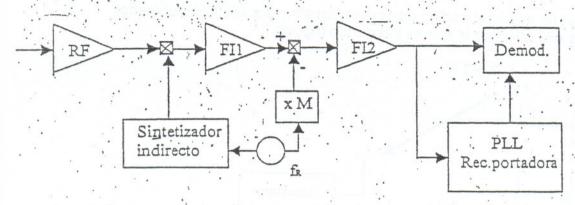
nsiderando la interferencia

Calcular el valor de L que debido a la presencia de portadora sin modular a 455 MHz, origina una pérdida de sensibilidad en el receptor de 6 dB. Suponer para ello que el oscilador del emisor interferente es ideal.

Calcular la degradación adicional de sensibilidad que se obtendría en el caso de considerar además la presencia de bandas laterales de ruido en la señal portadora interferente. Razonar el resultado.

Considerando todas las contribuciones de ruido calcular el SFDR del receptor para los productos de intermodulación de tercer orden.

blema 2: Considérese el receptor de doble conversión de la figura que trabaja en la banda de a 100 MHz. La resolución del sintetizador indirecto que actúa como oscilador local sintonizable de 100 kHz (suponer que trabaja por debajo de la frecuencia de sintonía).



Si el oscilador de emisión tiene una estabilidad de 2.10⁻⁴; calcular la frecuencia natural para asegurar que el PLL para recuperación de portadora funciona siempre dentro del margen de Lock-In.

Calcular la excursión del divisor programable asociado al primer oscilador local, así como el valor del multiplicador de frecuencia (fijo) asociado al segundo.

Calcular la potencia mínima necesaria a la entrada del receptor para asegurar que el jitter de fase en la portadora recuperada es inferior a 1°.

Si a la entrada del receptor se tiene simultáneamente señal útil de nivel —82 dBm y una señal interferente de 14 dBm próxima en frecuencia, calcular el jitter de fase de la portadora recuperada.

atos:

aracterística no lineal del cabezal y(t)= $20^{1/2}$ x(t)- x^3 (t) = 10 MHz, f_{FI2} = 1.4 MHz amperatura de ruido de antena 10^3 °K actor de ruido del cabezal 8 dB actor de amortiguamiento PLL = 0.7 apedancia de entrada 50 Ω