5. Resultados

O objetivo deste capítulo é apresentar os resultados obtidos na otimização do sistema de telemedidas do veículo lançador de satélites.

Os resultados experimentais relativos à aquisição de um sinal senoidal pelos sistemas de telemedidas em banda básica *FDM* e *PCM* são apresentados a seguir. O sinal para análise foi obtido de um sintetizador de funções utilizado em ensaios para qualificação e aceitação de equipamentos de vôo. Este sintetizador forneceu os níveis de tensão e as freqüências requeridas para ensaio.

Os sinais obtidos através da instrumentação de telemetria foram processados pelas duas técnicas de modulação. Os dados devidamente codificados e modulados foram registrados simultaneamente em um gravador de fita magnética e pelo sistema de aquisição e processamento de dados de telemetria, conforme ilustrado na figura 5.1.



Figura 5.1: Diagrama de conexão dos sub-sistemas de telemedidas

Os dados foram reproduzidos e processados pelo sistema de Aquisição e Processamento de Dados de Telemetria (*APDT*), e disponibilizados através da Intranet para que os cálculos e a conversão em unidades de engenharia fossem realizados em outros computadores pessoais mais adequados, e finalmente analisados.

Esta seqüência de operações foi realizada utilizando os equipamentos de bordo:

- a) Osciladores de Sub-portadoras banda constante e proporcional
- b) Codificadores *PCM* comerciais
- c) Cartão Multifuncional
- d) Somador de sub-portadoras

e os equipamentos para processamento e redução de dados:

- a) Gravador Magnético
- b) Sistema integrado de aquisição e processamento de dados (Sincronizador de Bit / Decomutador PCM)
- c) Processamento e Redução de dados (Computadores clientes -*PC*)

Os equipamentos da banda básica de telemetria embarcada estão identificados na figura 5.2 e os equipamentos de solo (aquisição, processamento, gravação e redução de dados) estão ilustrados nas figuras 5.3, 5.4 e 5.5.



Figura 5.2: Equipamentos de bordo da Banda Básica de Telemetria



Figura 5.3: Sistema de Aquisição e Gravação Digital



Figura 5.4: Processamento e Redução de Dados



Figura 5.5: Gravador Magnético

5.1. Espectros de freqüências das bandas básicas

Os espectros de freqüências das bandas básicas *FDM* são mostrados nas figura 5.6 e figura 5.7. Na figura 5.6 as raias laterais correspondem aos 13 sinais de subportadoras de banda constante, somados e pré-enfatizados.



SPAN: 0,5 MHz 10 dB/Div

Figura 5.6: Espectro de Freqüência da Banda Básica FDM -OSC

Na figura 5.7 a sub-portadora de banda proporcional aparece como a maior freqüência existente no espectro. Devido a este sinal ser o de maior freqüência, ele está pré-enfatizado e possui uma amplitude 20 dB acima das subportadoras de banda constante.

Observe que as subportadoras não estão moduladas e possuem uma tensão de entrada constante de 2,5 Volts, o que implica que todas as subportadoras estão sintonizadas nas suas respectivas freqüências centrais (f_c), razão pela qual existe uma distância (Δf) maior entre a última raia de banda constante e a raia de banda proporcional.



SPAN: 0,2 MHz 10 dB/Div

Figura 5.7: Espectro de Freqüência da Banda Básica FDM -OSC e OSP

Esta diferença de freqüência (Δf) diminui consideravelmente quando o sinal de entrada da subportadora de banda proporcional desloca a freqüência do sinal de saída para a sua freqüência inferior (f_I), ou deslocamento para a esquerda, e o último oscilador de subportadora de banda constante recebe um sinal modulador que desloca o sinal de saída para sua freqüência superior (f_S), ou deslocamento para a direita.

Para evitar a intermodulação entre os canais adjacentes e preservar a faixa dinâmica de cada oscilador de subportadora, foram mantidos todos os critérios e recomendações do padrão *IRIG-106*.

Os espectros de freqüências das bandas básicas *PCM* dos codificadores comerciais são mostrados nas figura 5.8 e figura 5.9 e a figura 5.10 mostra o espectro de freqüência da banda básica do cartão multifuncional.

Observe que todos os codificadores foram programados com o código de saída $BI-\phi-L$ (Anexo F). O cartão multifuncional foi programado com uma taxa de bits de 1 *Mbps* (*SPAN=10 MHz*) e os codificadores *PCM* comerciais foram programados com 500 *Kbps* (*SPAN=5 MHz*).



SPAN: 5 MHz 10 dB/Div

Figura 5.8: Espectro de Freqüência da Banda Básica TDM – Codificador PCM-S1



SPAN: 5 MHz 10 dB/Div

Figura 5.9: Espectro de Freqüência da Banda Básica TDM – Codificador PCM-S2



SPAN: 10 MHz 10 dB/Div

Figura 5.10: Espectro de Freqüência da Banda Básica TDM – Cartão Multifuncional

5.2. Sinal característico das bandas básicas FDM e TDM

As informações que foram registradas em tempo real no processo de gravação magnética (banda básica *FDM* ou banda básica recondicionada *PCM*) reproduzem ou o sinal analógico *FDM* ou um sinal *PCM*. O sinal analógico *FDM* gravado é ilustrado na figura 5.7 e corresponde ao sinal *FDM* de 13 subportadoras de banda constante e um sinal de banda

proporcional somado. O sinal senoidal modulante na entrada dos osciladores foi mantido com amplitude e freqüência constantes durante a gravação.



0,2 V/Div 0,5μ s/Div

Figura 5.11: Sinal característico da Banda Básica FDM

A superposição da seqüência de "zeros" e "uns" (seqüência de bits) do sinal serial codificado em *PCM-Bi-fase-L* (*BI-\phi-L*) observado continuamente em um osciloscópio, resulta no diagrama do "olho" (*eye patterns*), ilustrado na figura 5.12. A observação deste sinal possibilita avaliar qualitativamente o sinal recebido, permitindo ao operador do gravador magnético em conjunto com o operador do receptor, controlar a qualidade do sinal que está sendo gravado.



Figura 5.12: Sinal característico da Gravação da Banda Básica PCM-Bi-phase-L

O diagrama da figura 5.12 ilustra um "diagrama de olho" ideal. A avaliação qualitativa é verificada observando-se a coincidência em (A) entre os sinais de maior freqüência (2xf) com a de menor freqüência (f).

O ponto de cruzamento entre os sinais de maior freqüência está coincidente com o eixo horizontal (*B*). Neste caso é considerado que o diagrama de olho está totalmente aberto, significando que o sinal recebido é de ótima qualidade para o processamento de dados.

A banda básica recondicionada *PCM* foi reproduzida e o respectivo diagrama do olho foi visualizado inserindo-se o sinal *PCM* na entrada vertical do osciloscópio e o sinal do *"clock"* reconstituído na entrada de sincronização externa do mesmo.

Os sinais *PCM Bi-fase-L* com uma cadência de 500 *kbps* (codificador *PCM*-S1 e *PCM*-S2) e 1 *Mbps* (cartão multifuncional) foram gravados em uma mesma fita magnética a uma velocidade de 3048 *mm/s*, e os seus respectivos diagramas do olho são mostrados nas figuras 5.13 e 5.14. A velocidade de gravação e o respectivo tempo de duração de uma fita magnética podem ser obtidas no Apêndice 1.



Figura 5.13: Diagrama do Olho Codificador PCM-S1 e PCM-S2



1 V/Div 0,2μ s

Figura 5.14: Diagrama do Olho - Cartão Multifuncional

O processamento dos dados após a missão de lançamento tem início com a reprodução ("*playback*") do arquivo registrado em uma mídia magnética ou digital. Em ambos a informação dos dados está preservada, mas não estão ainda disponíveis para análise.

Os sinais analisados são registrados, processados e disponibilizados na sua forma discreta através de arquivos em formato *txt* contendo uma coluna com as informações de tempo de acordo com o padrão *IRIG-B* (Apêndice 2) e uma outra com os dados medidos conforme tabela 5.1. O código de tempo *IRIG-B* possui bits codificados em *BCD* distribuídos em: dias do ano, horas, minutos e segundos. Os dias do ano e as horas foram suprimidos através de método computacional, uma vez que não tem seus valores alterados no período observado.

Tabela 5.1: Arquivo de dados medidos x tempo

5.3. Resultado comparativo

O resultado comparativo deste estudo de configuração de sistemas de aquisição e processamento de sinais, utilizando as diferentes técnicas de modulação, é apresentado após submeter todos os sistemas a um mesmo sinal padrão. Utiliza-se um sinal senoidal padrão cuja amplitude *rms* assume os valores 250 *mVolts*, 500 *mVolts* e 1000 *mVolts*. Para cada uma destas amplitudes, a freqüência assume os valores de 100 Hz, 500 Hz e 1000 Hz.

Para a análise visual, existem programas comerciais que podem ser utilizados para avaliação de dados arquivados, extração de resultados e geração de relatórios. Estes programas estão instalados em plataformas UNIX e Windows. Alguns destes programas de análises são desenvolvidos em linguagens de alto nível (MATLAB e Origin), enquanto outros estão em EXCEL e D-Plot (USAE Waterways Experiment Station – Structural Mechanics Division – Structure Laboratories). Todos incluem um variado conjunto de análises de sinais e ferramentas de estatísticas como a Transformada Rápida de Fourier *(FFT)* muito úteis na análise de sinais de vibração e utilizada nesta dissertação para determinação da freqüência do sinal reconstituído à sua forma original a partir de um sinal amostrado.

O programa *D-Plot* de visualização gráfica X-Y, foi utilizado para visualizar e manipular os dados. Os dados manipulados através da *FFT* dos arquivos foram obtidos através da reprodução de uma fita magnética e estão mostrados nas figuras 5.15 a 5.26, onde se pode observar a freqüência de um mesmo sinal senoidal ser recuperada nos diferentes sistemas de aquisição.

O resultado obtido através da *FFT* está representado nas tabelas 5.2, 5.3, 5.4 e 5.5. Os valores de freqüência correspondem aos valores obtidos através do posicionamento automático do cursor no pico máximo dos gráficos. As variações de freqüência de entrada não foram registradas automaticamente, apenas ajustadas de acordo com os valores de interesse, em razão da inexistência de um freqüêncímetro com esta função nos laboratórios.

Observa-se que as freqüências dos sinais reconstituídos estão muito próximas dos valores das freqüências ajustadas e que o sintetizador utilizado é muito estável.

SISTEMA	Freqüêr I	ncia/Amplitude Entrada	Freqüência de Saída
	Hz	mV_{RMS}	Hz
	100	250	99,7067
	100	500	99,70511
Oscilador	100	1000	99,70671
de	500	250	500,5494
Subportadora	500	500	500,6267
	500	1000	500,7694
	1000	250	1001,465
	1000	500	1001,325
	1000	1000	1001,475

Tabela 5.2: Freqüência do sinal – Oscilador de Subportadora

SISTEMA	Freqüên F	cia/Amplitude Entrada	Freqüência de Saída
	Hz	mV_{RMS}	Hz
	100	250	99,70667
	100	500	99,70416
Codificador	100	1000	99,70792
PCM	500	250	500,5494
	500	500	500,6914
3º Estágio	500	1000	500,7340
_	1000	250	1001,466
	1000	500	1002,745
	1000	1000	1002,465

Tabela 5.4: Freqüência do sinal - Codificador PCM 4º estágio

SISTEMA	Freqüên F	icia/Amplitude Entrada	Freqüência de Saída
	Hz	mV_{RMS}	Hz
	100	250	99,70663
	100	500	99,7731
Codificador	100	1000	99,7781
PCM	500	250	500,5494
	500	500	500,6491
4º Estágio	500	1000	500,6694
	1000	250	1001,465
	1000	500	1001,635
	1000	1000	1001,935

Tabela 5.5: Freqüência do sinal - Cartão Multifuncional

SISTEMA	Freqüên I	ncia/Amplitude Entrada	Freqüência de Saída
	Hz	mV_{RMS}	Hz
	100	250	99,70671
	100	500	99,7992
Cartão	100	1000	99,7631
Multifuncional	500	250	500,5494
	500	500	500,5697
	500	1000	500,6050
	1000	250	1001,4650
	1000	500	1002,0004
	1000	1000	1002,0464

As figuras 5.15 à 5.18 representam a freqüência recuperada do sinal de entrada ajustado em 100 Hz com amplitude de 250 mV_{RMS} e foram obtidas através da função *FFT* disponível no programa *D-Plot*.



Figura 5.15: Codificador PCM -3º Estágio (100 Hz / 250 mVrms)



Figura 5.16: Codificador PCM -4º Estágio (100 Hz / 250 mVrms)

As freqüências do sinal de saída obtidas nos diferentes sistemas de aquisição (codificadores *PCM* do 3° e 4° estágios, cartão multifuncional e oscilador de subportadora) estão muito próximas da freqüência ajustada para o sinal de entrada (100 *Hz*). O erro porcentual das freqüências de saída recuperadas nos quatro sistemas de aquisição é menor que 0,30 % em relação a freqüência de entrada ajustada em 100 *Hz*.



Figura 5.17: Cartão Multifuncional (100 Hz / 250 mVrms)



Figura 5.18: Oscilador de Subportadora (100 Hz / 250 mVrms)

As figuras 5.19 à 5.22 representam a freqüência recuperada do sinal de entrada ajustado em 500 Hz com amplitude de 250 mV_{RMS} e foram obtidas através da função *FFT*.



Codificador PCM 4 Estágio 500 Hz



Figura 5.20: Codificador PCM -4º Estágio (500 Hz / 250 mVrms)

O erro porcentual da freqüência de saída obtidos nos quatro sistemas de aquisição é menor que 0,12% em relação a freqüência de entrada ajustada em 500Hz.



Figura 5.21: Cartão Multifunção (500 Hz / 250 mVrms)



Oscilador de Subportadora OSC1A

Figura 5.22: Oscilador de Subportadora (500 Hz / 250 mVrms)



As figuras 5.23 à 5.26 representam a freqüência recuperada do sinal de entrada obtidas através da função *FFT* e ajustado em 1000 *Hz* com amplitude de 250 mV_{RMS} .

Figura 5.23: Codificador PCM -3º Estágio (1000 Hz / 250 mVrms)



Figura 5.24: Codificador PCM -4º Estágio (1000 Hz / 250 mVrms)

O erro porcentual das freqüências de saída obtidas nos quatro sistemas de aquisição é menor que 0,15% em relação a freqüência de entrada ajustada em 1000*Hz*.



Figura 5.25: Cartão Multifuncional (1000 Hz / 250 mVrms)

Oscilador de Subportadora 1A 1000 Hz



Figura 5.26: Oscilador de Subportadora (1000 Hz / 250 mVrms)

A amplitude do sinal padrão foi monitorada através de dois multímetros que foram programados para detectar o valor máximo, mínimo e médio do nível DC e do sinal AC (*rms*) e está mostrada na tabela 5.6.

Freqüência/	Amplitude	Nível DC			Amplitude		
Entra	ada	$[V_{DC}]$			$[V_{RMS}]$		
		Min	Máx	Média	Min	Máx	Média
100 Hz	$250 mV_{RMS}$	2,5027	2,5157	2,509161	0,2504	0,2506	0,2505
100 Hz	$500 mV_{RMS}$	2,4998	2,5235	2,511522	0,5009	0,5010	0,5009
100 Hz	1000 V_{RMS}	2,5032	2,5509	2,527004	1,0006	1,0008	1,0007
500 Hz	$250 mV_{RMS}$	2,5038	2,5064	2,505109	0,2499	0,2499	0,2499
500 Hz	$500 mV_{RMS}$	2,5032	2,5081	2,505706	0,5005	0,5006	0,5005
500 Hz	1000 V_{RMS}	2,5199	2,5305	2,525265	1,0002	1,0003	1,0002
1000 Hz	$250 mV_{RMS}$	2,9446	2,4959	2,495124	0,2508	0,2509	0,2509
1000 Hz	$500 mV_{RMS}$	2,4950	2,4977	2,496450	0,4999	0,5000	0,5000
1000 Hz	1000 V_{RMS}	2,5216	2,5282	2,524729	1,0009	1,0011	1,0010

Tabela 5.6: Sinal de Entrada (Sintetizador)

O sinal senoidal amostrado foi reconstituído a sua forma original através de um algoritmo computacional denominado "cubic spline". Uma vez reconstituído o sinal amostrado, obtém-se os resultados mostrados nas tabelas 5.7, 5.8, 5.9 e 5.10.

Em cada linha destas tabelas os erros porcentuais foram obtidos através da diferença entre os valores médios reconstituídos e a média do respectivo sinal monitorado na entrada, dividido pela média do sinal monitorado na entrada.

Freqüência/Amplitude Entrada		Nível DC [V _{DC}]	ERRO %	Amplitude [V _{RMS}]	ERRO %
		Média		Média	
100 Hz	$250 mV_{RMS}$	2,5179	0,35	0,2518	0,52
100 Hz	$500 \ mV_{RMS}$	2,5195	0,32	0,5035	0,50
100 Hz	$1000 \ mV_{RMS}$	2,5345	0,30	1,0056	0,49
500 Hz	$250 mV_{RMS}$	2,5156	0,42	0,2516	0,67
500 Hz	$500 mV_{RMS}$	2,5164	0,43	0,5041	0,71
500 Hz	$1000 \ mV_{RMS}$	2,5371	0,47	1,0068	0,66
1000 Hz	$250 mV_{RMS}$	2,5078	0,51	0,2528	0,76
1000 Hz	$500 mV_{RMS}$	2,5096	0,53	0,5040	0,80
1000 Hz	$1000 \ mV_{RMS}$	2,5383	0,54	1,0084	0,74

Tabela 5.7: Sinal reconstituído – Cartão Multifuncional

Os erros porcentuais foram obtidos através da diferença entre os valores médios recuperados ($DC \ e \ AC$) e os valores médios dos respectivos sinais de entrada ($DC \ e \ AC$) divididos pelos valores médios de entrada ($DC \ e \ AC$).

Nível DC	ERRO	Amplitude	ERRO
$[V_{DC}]$	%	$[V_{RMS}]$	%
Média		Média	
2,5171	0,32	0,2492	0,50
2,5203	0,35	0,4982	0,54
2,5345	0,30	0,9955	0,52
2,5158	0,43	0,2484	0,60
2,5154	0,39	0,4974	0,63
2,5376	0,49	0,9938	0,64
2,5076	0,50	0,2491	0,69
2,5094	0,52	0,4962	0,76
2,5388	0,56	0,9937	0,73
	Nível DC [V _{DC}] Média 2,5171 2,5203 2,5345 2,5158 2,5154 2,5376 2,5076 2,5094 2,5388	Nível DC ERRO [V _{DC}] % Média 2,5171 0,32 2,5203 0,35 2,5345 0,30 2,5158 0,43 2,5154 0,39 2,5376 0,49 2,5076 0,50 2,5388 0,56	Nível DCERROAmplitude[V_Dc]%[V_RMS]MédiaMédiaMédia2,51710,320,24922,52030,350,49822,53450,300,99552,51580,430,24842,51540,390,49742,53760,490,99382,50760,500,24912,53880,560,9937

Tabela 5.8: Sinal reconstituído - PCM 3º Estágio

Tabela 5.9: Sinal reconstituído - PCM 4º Estágio

Freqüência/	Amplitude	Nível DC	ERRO	Amplitude	ERRO
Entr	Entrada		%	[V _{RMS}]	%
		Média		Média	
100 Hz	$250 mV_{RMS}$	2,5176	0,34	0,2492	0,52
100 Hz	$500 \ mV_{RMS}$	2,5195	0,32	0,4982	0,55
100 Hz	1000 mV_{RMS}	2,5355	0,34	0,9955	0,52
500 Hz	$250 \ mV_{RMS}$	2,5153	0,41	0,2483	0,62
500 Hz	$500 \ mV_{RMS}$	2,5154	0,39	0,4973	0,65
500 Hz	1000 mV_{RMS}	2,5376	0,49	0,9940	0,62
1000 Hz	$250 \ mV_{RMS}$	2,5080	0,52	0,2491	0,71
1000 Hz	$500 mV_{RMS}$	2,5099	0,54	0,4961	0,78
1000 Hz	$1000 \ mV_{RMS}$	2,5396	0,59	0,9939	0,71

Freqüência/	Amplitude	Amplitude	ERRO
Entr	ada	Média	%
		$[V_{RMS}]$	
100 Hz	$250 mV_{RMS}$	0,2530	0,98
100 Hz	$500 mV_{RMS}$	0,5053	0,87
100 Hz	$1000 \ mV_{RMS}$	1,0095	0,87
500 Hz	$250 mV_{RMS}$	0,2518	0,76
500 Hz	$500 mV_{RMS}$	0,5043	0,75
500 Hz	$1000 \ mV_{RMS}$	1,0077	0,74
1000 Hz	$250 mV_{RMS}$	0,2531	0,87
1000 Hz	$500 mV_{RMS}$	0,5043	0,86
1000 Hz	$1000 \ mV_{RMS}$	1,0109	0,98

Tabela 5.10: Sinal reconstituído – Oscilador de Subportadora 1 A

O processo de discriminação do sistema analógico elimina o nível *DC* do sinal reconstituído. Por esta razão a tabela 5.10 não apresenta a coluna correspondente ao nível *DC* reconstituído.

A tabela 5.11 apresenta um resumo do erro porcentual de todos os sub-sistemas.

Freqüê	Freqüência/		М	PCM	РСМ		nction	Oscilador de
Amplit	tude	3° Est	ágio	4° Est	ágio	Board		Subportadora
Entra	ida							1 A
Hz	mV_{RMS}	Erro	Erro	Erro	Erro	Erro	Erro	Erro Nível
		Nível	Nível AC	Nível	Nível	Nível	Nível	AC [%]
		DC [%]	[%]	DC [%]	AC [%]	DC[%]	AC [%]	
100	250	0,32	0,50	0,34	0,52	0,35	0,52	0,98
100	500	0,35	0,54	0,32	0,55	0,32	0,50	0,87
100	1000	0,30	0,52	0,34	0,52	0,30	0,49	0,87
500	250	0,43	0,60	0,41	0,62	0,42	0,67	0,76
500	500	0,39	0,63	0,39	0,65	0,43	0,71	0,75
500	1000	0,49	0,64	0,49	0,62	0,47	0,66	0,74
1000	250	0,50	0,69	0,52	0,71	0,51	0,76	0,87
1000	500	0,52	0,76	0,54	0,78	0,53	0,80	0,86
1000	1000	0,56	0,73	0,59	0,71	0,54	0,74	0,98

Tabela 5.11: Erro porcentual dos sub-sistemas

A configuração atual utiliza o mesmo codificador *PCM* para aquisição de sinais tanto de freqüência alta como de baixa. Com a nova proposta, que consiste na implementação de um codificador *PCM* em um cartão Multifuncional de baixo custo, obtém-se resultados muito próximos dos obtidos pelos codificadores *PCM* comerciais e muito melhores que os obtidos através do sistema analógico *FM*.

O capítulo 6 apresenta as conclusões e as perspectivas de evolução do trabalho.